

# RADIO PLANS

LES RESEAUX LOGIQUES PROGRAMMABLES  
ETUDE ET CONCEPTION D'UN FILTRE AUDIO 3 VOIES  
LE PHENOMENE DE LATCH-UP DANS LES CIRCUITS CMOS  
UN INTERPHONE DUPLEX EN FM  
LE MULTIMETRE DE TABLE FLUKE 45  
SON NUMERIQUE : UN MICRO-ECHO DIGITAL  
UN AMPLI UHF EN TECHNOLOGIE HYBRIDE



BELGIQUE : 155 FB - LUXEMBOURG : 155 FL - SUISSE : 6.30 FS - ESPAGNE : 450 Ptas - CANADA : \$ 4.25

T 2438 - 514 - 22,00 F







**ANTENNES 90**  
**du 12 au 14 Sept. 90**  
**Porte de Versailles**  
**STAND C8**

## Sortir de l'ombre

# L'Echostar SR 5 500

Vous allez découvrir une nouvelle ère de la télévision européenne par satellite avec l'Echostar SR 5 500. Le démodulateur européen qui vous offre une technologie révolutionnaire avec l'avantage d'une télécommande toutes fonctions.

Avec la simplicité du pousse bouton, vous avez accès à des fonctions comprenant :

- 100 chaînes programmables,
- affichage sur l'écran,
- condamnation de chaînes,
- mise en route magnétoscope intégré,
- 50 stations radio programmables,
- stéréo.

Et notre imagination ne s'est pas arrêtée à ces fonctions.

Nous avons aussi pré-programmé l'ensemble des satellites et des chaînes européennes pour une installation simple. Quand de nouveaux satellites seront mis en service, le SR 5 500 vous permettra d'ajouter ces chaînes.

En plus, le SR 5 500 est compatible MAC.

Avec l'Echostar SR 5 500, nous n'avons pas seulement pensé à la télévision par satellite d'aujourd'hui.

Nous avons aussi intégré les possibilités de demain.

Bienvenue dans cette nouvelle ère.



Pour connaître votre plus proche revendeur, contactez-nous dès aujourd'hui :

**TELECIEL**  
 1, chemin du Plateau 69570 DARDILLY

Tél. : 78.47.45.45  
 Fax : 78.43.20.90

**ECHOSPHERE**  
**INTERNATIONAL**



**Distributeur exclusif pour la France**

Rotterdam and Eight U.S. Locations Nationwide

Echostar™ is a registered trademark of Echosphere Corp.

©1988, Echosphere International.



# SOMMAIRE

## ETUDE ET CONCEPTION

- 25** Un interphone duplex en FM bande étroite
- 59** Un filtre audio trois voies

## MONTAGES

- 8** Un ampli UHF 5 W
- 47** Micro-écho numérique en modulation  $\Sigma \Delta$

## CIRCUITS D'APPLICATIONS

- 91** Le CXA 1145 SONY, codeur PAL

## MESURE ET INSTRUMENTATION

- 19** Le multimètre de table FLUKE 45

## TECHNIQUE

- 37** Le "latch-up" dans les circuits CMOS

## COMPOSANTS ET TECHNOLOGIE

- 44** PROLOGIC, un logiciel de programmation de PAL
- 71** Les PAL, réseaux logiques programmables

## COMMUNICATION

- 11** Acquisition de données sur le bus I2C

## INFOS

- 78** Darlington monolithiques 1 GHz HP  
Le technicome TM 120C, mesureur X, Y vidéo
- 80** POWER COMPACT, l'hybride de puissance  
Le service "privilège" d'Occaselec
- 82** Une nouvelle transil Thomson  
Contrôle de moteur complet monocarte
- 84** Le renouveau d'Audax
- 87** Les convertisseurs UHD 150 Lambda  
Les blocs lumineux COMEPA  
Les analyseurs audio LEA 2000 SYSTEL
- 88** Un nouveau circuit de commande pour MOSFET'S  
Rendez-vous FORUM MESURE  
Le commutateur rotatif A 1353 Siemens
- 89** L'autojet II de CIF  
L'oscilloscope BS 1502 Blanc Méca
- 90** Le modec, détecteur de mouvement, Heiman  
Rendez-vous "INSA de Lyon" et "Antennes 90"

Ont participé à ce numéro :  
J. Alary, Ph. Bajcik, C. Basso, F. de Dieuleveult,  
M.-L. Devaux, A. Garrigou, E. Gaudibert, P. Gueulle,  
J. Lefèvre, C. Lefebvre, R. Schnebelen.

Ce numéro comporte un encart broché Educatel folioté 51, 52, 53, 54.

# RADIO PLANS

## ELECTRONIQUE APPLICATIONS

MENSUEL édité par la SPE  
Société anonyme au capital de 1 950 000 F  
Siège social

Direction-Rédaction-Administration-Ventes :  
2 à 12, rue de Bellevue, 75940 Paris Cedex 19  
Tél. : 42.00.33.05

Télex : PGV 230472F - Télécopie : 42.41.89.40

Président-Directeur Général,

Directeur de la Publication :

J.-P. VENTILLARD

Directeur de la Rédaction :

Bernard FIGHIERA

Rédacteur en chef adjoint :

Claude DUCROS

Publicité : Société Auxiliaire de Publicité

70, rue de Compans, 75019 Paris

Tél. : 42.00.33.05 - C.C.P. 37-93-60 Paris

Directeur commercial : J.-P. REITER

Chef de publicité : Francine FIGHIERA

Assistée de : Laurence BRESNU

Promotion : Société Auxiliaire de Publicité

Mme EHLINGER

Directeur des ventes : Joël PETAUTON

Inspecteur des ventes : Société PROMEVENTE

M. Michel IATCA

24-26, bd Poissonnière, 75009 Paris.

Tél. : 45.23.25.60 - Fax. 42.46.98.11

Abonnements : Odette LESAUVAGE

Service des abonnements :

2 à 12, rue de Bellevue, 75019 Paris.

Voir notre tarif

« spécial abonnement ».

Pour tout changement d'adresse, envoyer la dernière bande accompagnée de 2,20 F en timbres.

IMPORTANT : ne pas mentionner notre numéro de compte pour les paiements par chèque postal.

Electronique Radio Plans décline toute responsabilité quant aux opinions formulées dans les articles, celles-ci n'engageant que leurs auteurs. Les manuscrits publiés ou non ne sont pas retournés.

« La loi du 11 mars 1957 n'autorisant aux termes des alinéas 2 et 3 de l'article 41, d'une part, que « copies ou reproductions strictement réservées à l'usage privé du copiste et non destinées à une utilisation collective » et, d'autre part, que les analyses et les courtes citations dans un but d'exemple et d'illustration, « toute représentation ou reproduction intégrale, ou partielle, faite sans le consentement de l'auteur ou de ses ayants-droit ou ayants-cause, est illicite » (alinéa premier de l'article 40). Cette représentation ou reproduction, par quelque procédé que ce soit, constituerait donc une contrefaçon sanctionnée par les articles 425 et suivants du Code Pénal ».

Ce numéro a été tiré à 66 600 exemplaires

Dépot légal septembre 90 - Éditeur 1623 - Mensuel paraissant en fin de mois.

Distribué par S.A.E.M. Transport-Presse.

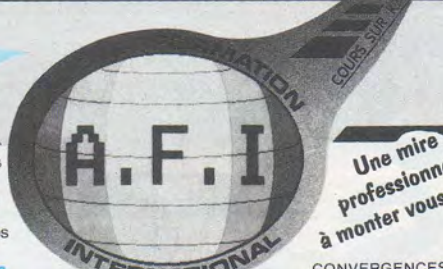
Photocomposition COMPOGRAPHIA - 75019 PARIS -

Imprimerie SNIL Aulnay-sous-Bois et REG Lagny.

Photo de couverture : E. Malemanche.



# VIDEOSTAGE



- 1 > POUR LES FUTURS PROFESSIONNELS
- 2 > POUR APPRENDRE UN MÉTIER
- 3 > POUR RÉVISER VOS CONNAISSANCES

### AUTRES MÉTIERS

- DÉPANNAGE DE MAGNÉSCOPE
- MONTEUR EN SYSTÈME D'ALARME
- TECHNICIEN EN ANTENNE TERRESTRE ET SATELLITE

Une mire professionnelle à monter vous-même

- CONVERGENCES NOIR et BLANC - COULEUR
- RASTER R, V, B.
- SORTIE SYNCHRO L/T
- SORTIE UHF
- SORTIE SON
- PAL/SECAM

DOCUMENTATION GRATUITE  TV  MAGNÉSCOPE  ANTENNE  ALARME

M.  M<sup>me</sup>  M<sup>lle</sup>  NOM : \_\_\_\_\_ PRÉNOM : \_\_\_\_\_  
 ADRESSE : N° \_\_\_\_\_ RUE : \_\_\_\_\_ CODE POSTAL \_\_\_\_\_  
 LOCALITÉ : \_\_\_\_\_ PAYS \_\_\_\_\_

ENVOYEZ CE BON A L'ADRESSE SUIVANTE :  
 A. F. I. - 52/54, avenue du 8 mai 1945 - 95200 SARCELLES

ERP 09/90

## ALIMENTATIONS à découpage Made in Germany

- \* Alimentations enfichables secteur à découpage primaire jusqu'à 50 W.
- \* Alimentations à découpage format Europe, châssis ouvert, ou en boîtier (classe d'isolement I et II) à plusieurs sorties.
- \* Programme stock standard.
- \* Développement et fabrication selon spécifications clients.



Le premier fabricant en Europe de petites alimentations et chargeurs!

**FRIWO**

ESE Ets STAMBOULI ELECTRONIQUE  
 43, avenue du G.I. de Gaulle/BP 2 · F-94420 LE PLESSIS-TREVISE  
 Téléphone (1) 45 76 63 30+ · Télécopie (1) 45 94 84 36 · Télex 264 333 F

VH 13-F

## APPAREILS DE MESURE POUR:

- ANTENNES COLLECTIVES
- RÉSEAUX CÂBLÉS
- RÉCEPTION SATELLITE

## SYNTHEST INSTRUMENTS

# UNAOHM

## FRANCE



**ANTENNE 90**  
 DU 12 AU 14 SEPT.  
 PORTE DE VERSAILLES  
 STAND G 6

Mesureurs de champ  
 Analyseurs de spectre  
 Wobulateurs  
 Systèmes d'analyse de réseaux

SYNTHEST INSTRUMENTS UNAOHM-FRANCE  
 Z.I. LOMPRAZ - 74330 LA BALME DE SILLINGY  
 TÉL. 50 68 70 32 TÉLEX 310 721



**VENTE DIRECTE**  
Confiez vos achats à un fabricant le SAV est assuré



**L'OSCILLOSCOPE "SCOOP"**



**OSCILLOSCOPE DOUBLE TRACE 10 MHz OS 7010**

**ENTREE VERTICALE**

1-2-5 séquences, 9 positions. Sensibilité : 10 mV/DIV à 5 V/DIV (± 4 % ou mieux). Réponse en fréquence : DC (AC 5 Hz) à 10 MHz (-3 dB, 6 DIV). Couplage d'entrées : AC, DC ou GND. Mode opératoire : CH1 (X), CH2 (Y), DOUBLE (Chop/Ait), X-Y.

**ENTREE HORIZONTALE**

Calibre : 1-2-5 séquences, 17 positions. Vitesse de balayage : 0,5 µsec/DIV à 0,1 sec/DIV. Amplification x 5 : 0,1 µsec/DIV à 20 mSec/DIV, ± 7 %. Mode externe de balayage : Mode X-Y (CH1 = X, CH2 = Y). Sensibilité : 10 mV/DIV à 5 V/DIV ± 5 %.

**TRIGGER**

Source de déclenchement : INT, LINE, EXT. Mode de déclenchement : AUTO, NORM, TV-V. Tube cathodique : tube rectangulaire de 140 mm avec graticule. Dimensions châssis : 264 x 145 x 262 mm. Poids : environ 5 kg. Accessoires : Adaptateurs BNC/Bananes - 2 pièces.

**1998F TTC**  
(Frais de port 53 F)

Facilités de paiement.

**FRANÇAISE D'INSTRUMENTATION**  
1, rue Eugène-Piat - 10000 TROYES  
Tél. : (16) 25.78.15.55  
FAX : (16) 25.74.11.88 - TÉLEX : 842 921

**TOUT POUR LA MESURE !**

<p><b>MULTIMETRE BBC 2004</b> Multimètre compact à affichage analogique/numérique avec constitution automatique de gamme. Test de continuité acoustique. Signal continu ou intermittent. Test de diodes. Affichage LCD 3102 points avec aiguille de lecture (53 mm). Précision de base en V : ± 0,7 % m-1 d.</p> <p>Prix : <b>1160F TTC</b></p>	<p><b>MULTIMETRES FLUKE 73</b> Affichage analogique / numérique. Vols. chms. 10 A. Essai de diode. Sélection automatique de gamme. Précision nominale des tensions continues : 0,7 %. Durée de vie de la pile plus de 2 000 heures. Garantie 3 ans.</p> <p>Prix : <b>980F TTC</b> Fluke 75 : <b>1470F TTC</b> Fluke 77 : <b>1890F TTC</b></p>	<p><b>MULTIMETRES FLUKE 83</b> Tension, intensité, résistance, test diode, continuité, fréquence et rapport cyclique, capacité, touche de maintien, mesure relative, boîtier anti-chocs avec support, précision de base 0,3 %, 5 kHz Vac, bargraph analogique et zoom. Garantie 3 ans.</p> <p>Prix : <b>2230F TTC</b> Fluke 85 : <b>2650F TTC</b> Fluke 87 : <b>3180F TTC</b></p>
<p><b>PONT RLC MIC 4060 D</b> Capacité : de 0,1 pF à 200 µF. Inductance : de 0,1 µH à 2 H. Résistance : de 0,1 Ω à 20 MΩ. Facteur de dissipation : de 0 à 19,99.</p> <p>Prix : <b>1550F TTC</b></p>	<p><b>GENERATEUR DE FONCTIONS 8102</b></p> <p>- 0,1 Hz à 2 MHz - Sinus, triangle, carré, TTL, rampe. - Sortie 50 Ω.</p> <p>Prix : <b>2073F TTC</b></p>	<p><b>GENERATEUR FREQUENCEMETRE 8112</b></p> <p>- Générateur 0,1 Hz à 2 MHz. - Fréquencemètre 10 Hz à 100 MHz.</p> <p>Prix : <b>3550F TTC</b></p>
<p><b>OSCILLOSCOPE HM 203 HAMEG</b></p> <p>Le plus vendu en Europe 2 x 20 MHz. Sensibilité max 2 mV/cm. Testeur de composants. Sondes en options.</p> <p>Prix : <b>3725F TTC</b></p>	<p><b>OSCILLOSCOPE PROFESSIONNEL PHILIPS PM 3208</b></p> <p>Faites vous plaisir ! Bande passante 2 x 20 MHz. - Sensibilité 1 mV/division. - Garantie 3 ans.</p> <p>Prix : <b>4258F TTC</b></p>	<p><b>ALIMENTATIONS</b></p> <p>DAS 2300 simple 0-30 V/2,5 A. ABTDE 2530 double 2 x 0-30 V/2,5 A.</p> <p>Prix : <b>1945F TTC</b> Prix : <b>2769F TTC</b></p>
<p><b>MODULE D'INITIATION A L'INFORMATIQUE FINFO</b></p> <p><b>NOUVEAU</b> FINFO vous initie à l'informatique et vous apprend à piloter des systèmes industriels à partir d'un micro-ordinateur. Pour tout renseignement : J. Devault 16 11 43 94 22 01.</p>	<p><b>PLATINES DE CONNEXIONS PP 272</b></p> <p>Equipe de 3 alimentations : - 5 V/1 A - de 0 à + 15 V et de 0 à - 15 V sous 0,5 A. Platine 2420 contacts.</p> <p>Prix : <b>1598F TTC</b></p>	<p><b>PLATINE DE CONNEXIONS GL 24</b></p> <p>1680 points. Dim. : 224 x 150 x 20</p> <p>Prix : <b>214F TTC</b></p>

**la puissance à votre portée**  
**MAINE INFORMATIQUE**

**CARTE EXTENSION MEMOIRE POUR PC/AT (16 BITS)**  
**BOCA RAM AT PLUS**

Livrée équipée de 2 méga de mémoire extensible à 8 méga, compatibilité totale avec la norme EMS LIM 3.2 et 4.0, (Driver fournis), fonctionne avec tous les logiciels (Lotus 1-2-3 Windows, Desqview). Support Dos et Os/2. Etend la mémoire conventionnelle de 512 k à 640 k. Driver pour Ramdisk et Mémoire tampon imprimante. Carte équipée de deux méga  
Le méga supplémentaire

**2450 F HT**  
**850 F HT**

Existe aussi pour XT (8 bits)

**Carte pour PS2 BUS MCA**

Carte équipée de 2 Mégas pour 50/60  
Carte équipée de 2 Mégas pour 50Z  
Carte série poarallèle BUS MCA

**2950 F HT**  
**2950 F HT**  
**1850 F HT**

**CARTES D'EXTENSIONS POUR IMPRIMANTES LASER**  
**CANON LBP 8 II ET HP LASER SERIE II ET IIP.**

CARTE MEMOIRE EQUIPEE DE 2 MEGA **2950 F HT**  
CARTE MEMOIRE EQUIPEE DE 4 MEGA **4750 F HT**

**DÉPASSER LA BARRE DES 640 KO/DOS**

Notre CARTE MÉMOIRE, permet de gagner jusqu'à 136 Ko. de mémoire vive. Livré avec driver d'installation et disquettes de diagnostique.

LA CARTE COMPLETE **2100 F HT**

**COPROCESSEURS**

- Coprocesseurs totalement compatible pin à pin avec INTEL
- 2/4 plus rapide
- Architecture haute performance sur 80 bits
- Très faible consommation
- Autonomie prolongé pour les micro-ordinateurs portables grace à une fonction de veille

**COPROCESSEURS DE I.I. TECHNOLOGY**

coprocesseur arithmétique 2 fois plus rapide  
2C87-8 MHZ 2C87-10 MHZ 2C87-12 MHZ  
**1590 HT 1790 HT 2100 F HT**

**FASMATH 83D87 de Cyrix, coprocesseur arithmétique**  
actuellement le plus rapide (4fois)

20 MHZ 25 MHZ 33 MHZ  
**3600 HT 4500 HT 5500 F HT**

**MAINE INFORMATIQUE**

**118 Ave du maine 75014 PARIS**  
Tél. : 42 79 94 27 - Fax. : 42 79 94 09





# LEA 2000 :

ANALYSEUR AUDIO

## VARIATION SUR UN THÈME...

- LEA 2010 Générateur
- LEA 2020 Distorsiomètre/Psophomètre/Décibelmètre
- LEA 2030 Psophomètre
- LEA 2040 Distorsiomètre/Psophomètre/Décibelmètre/Générateur
- LEA 2050 Psophomètre/Générateur

- Fréquence : 10Hz - 330 KHz
- Modularité des fonctions : Générateur  
Distorsiomètre  
Psophomètre
- Configuration personnalisée au plus juste coût
- Appareil pouvant être utilisé en laboratoire  
comme sur chantier
- Télécommande IEEE - RS232
- Sortie CENTRONICS.

### SYSTEL SA

Z.I. DE PISSALOU, PARC HÉLIOPOLIS - RUE ÉDOUARD-BRANLY  
78190 TRAPPES - FRANCE  
TEL. 33 (1) 30 69 0110 - TÉLÉCOPIEUR 33 (1) 30 69 05 96 - TÉLEX 689 764



GROUPE EXPRESSIONS 40 54 97 78 Photo SQUARE DES PHOTOGRAPHES

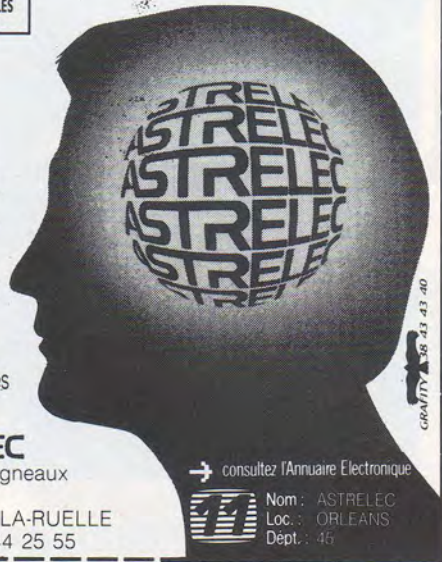
**FORUM MESURE - PORTE DE VERSAILLES - DU 18 AU 21 SEPTEMBRE - STAND 6 B 4 - HALL 5.**

# FORMATION A LA RECEPTION SATELLITES

**ANTENNE 90**  
DU 12 AU 14 SEPT.  
PORTE DE VERSAILLES  
STAND F 8

Apprendre rapidement à maîtriser les nouvelles technologies de la télévision par satellites.

Astrelec en coopération avec le réseau de l'Education nationale met à votre disposition des cycles de différents niveaux.



**ASTRELEC**  
34, rue de Bagneaux  
45140  
ST-JEAN-DE-LA-RUELLE  
Tél. (16) 38 44 25 55

→ consultez l'Annuaire Electronique  
Nom : ASTRELEC  
Loc. : ORLEANS  
Dépt. : 45

Sans engagement de ma part je désire recevoir de plus amples renseignements sur la formation ASTRELEC.

Nom : \_\_\_\_\_ Prénom : \_\_\_\_\_  
Adresse : \_\_\_\_\_

GRAVITY 38 43 43 40

E.R.P.

## AFRIQUE DU NORD ET REGIONS FRANCAISES NON DESSERVIES PAR UN EMETTEUR TV

Recevez, chez vous, les chaînes de télévision FRANCAISE.



## LA RECEPTION SATELLITE LRC

LYON RADIO COMPOSANTS

**ALLEMAND, AMERICAIN, ANGLAIS, ITALIEN, FRANCOPHONE... ...+ DE 45 CHAINES CHEZ VOUS.**

Pour tous renseignements téléphonez au:  
**78 39 69 69 - FAX 78 30 54 83**

**ou écrivez nous à LRC  
46 quai pierre scize - 69009 LYON - FRANCE**



16, rue d'Odessa - 75014 PARIS  
 Métro Montparnasse ou Edgard Quinet  
 Ouvert de 10h à 12h30 et de 14h à 19h.  
 Tous les jours du mardi au samedi  
**SERVICE EXPEDITION RAPIDE** Forfait port : 35 F  
 Contre Remboursement : 45 F  
 Prix donné à titre indicatif pouvant être modifié sans préavis.  
 Administration et Sociétés acceptés.

### LOGIQUE

74LS00 1.50	74LS94 8.00	74LS240 7.00	74S74 9.00	74HC133 8.00	74HC688 15.00	4041 4.50
74LS01 1.80	74LS95 8.50	74LS241 7.00	74S86 9.00	74HC137 12.00	74HC692 7.00	4042 4.50
74LS02 1.80	74LS96 8.50	74LS242 7.00	74S109 17.00	74HC138 8.00	74HC693 10.00	4043 4.50
74LS03 1.80	74LS97 8.50	74LS243 7.00	74S138 15.00	74HC139 8.00	74HC694 10.00	4044 4.50
74LS04 1.80	74LS98 8.50	74LS244 7.00	74S151 16.00	74HC151 8.00	74HC695 10.00	4045 4.50
74LS05 2.00	74LS99 8.50	74LS245 7.00	74S153 15.00	74HC152 8.00	74HC696 10.00	4046 4.50
74LS06 2.50	74LS100 8.50	74LS246 7.00	74S154 15.00	74HC153 8.00	74HC697 10.00	4047 4.50
74LS07 7.50	74LS101 8.50	74LS247 7.00	74S155 15.00	74HC154 8.00	74HC698 10.00	4048 4.50
74LS08 2.50	74LS102 8.50	74LS248 7.00	74S156 15.00	74HC155 8.00	74HC699 10.00	4049 4.50
74LS09 2.50	74LS103 8.50	74LS249 7.00	74S157 15.00	74HC156 8.00	74HC700 10.00	4050 4.50
74LS10 2.50	74LS104 8.50	74LS250 7.00	74S158 15.00	74HC157 8.00	74HC701 10.00	4051 4.50
74LS11 2.50	74LS105 8.50	74LS251 7.00	74S159 15.00	74HC158 8.00	74HC702 10.00	4052 4.50
74LS12 2.50	74LS106 8.50	74LS252 7.00	74S160 15.00	74HC159 8.00	74HC703 10.00	4053 4.50
74LS13 3.00	74LS107 8.50	74LS253 7.00	74S161 15.00	74HC160 8.00	74HC704 10.00	4054 4.50
74LS14 3.00	74LS108 8.50	74LS254 7.00	74S162 15.00	74HC161 8.00	74HC705 10.00	4055 4.50
74LS15 3.00	74LS109 8.50	74LS255 7.00	74S163 15.00	74HC162 8.00	74HC706 10.00	4056 4.50
74LS16 3.00	74LS110 8.50	74LS256 7.00	74S164 15.00	74HC163 8.00	74HC707 10.00	4057 4.50
74LS17 3.00	74LS111 8.50	74LS257 7.00	74S165 15.00	74HC164 8.00	74HC708 10.00	4058 4.50
74LS18 3.00	74LS112 8.50	74LS258 7.00	74S166 15.00	74HC165 8.00	74HC709 10.00	4059 4.50
74LS19 3.00	74LS113 8.50	74LS259 7.00	74S167 15.00	74HC166 8.00	74HC710 10.00	4060 4.50
74LS20 3.00	74LS114 8.50	74LS260 7.00	74S168 15.00	74HC167 8.00	74HC711 10.00	4061 4.50
74LS21 3.00	74LS115 8.50	74LS261 7.00	74S169 15.00	74HC168 8.00	74HC712 10.00	4062 4.50
74LS22 3.00	74LS116 8.50	74LS262 7.00	74S170 15.00	74HC169 8.00	74HC713 10.00	4063 4.50
74LS23 3.00	74LS117 8.50	74LS263 7.00	74S171 15.00	74HC170 8.00	74HC714 10.00	4064 4.50
74LS24 3.00	74LS118 8.50	74LS264 7.00	74S172 15.00	74HC171 8.00	74HC715 10.00	4065 4.50
74LS25 3.00	74LS119 8.50	74LS265 7.00	74S173 15.00	74HC172 8.00	74HC716 10.00	4066 4.50
74LS26 3.00	74LS120 8.50	74LS266 7.00	74S174 15.00	74HC173 8.00	74HC717 10.00	4067 4.50
74LS27 3.00	74LS121 8.50	74LS267 7.00	74S175 15.00	74HC174 8.00	74HC718 10.00	4068 4.50
74LS28 3.00	74LS122 8.50	74LS268 7.00	74S176 15.00	74HC175 8.00	74HC719 10.00	4069 4.50
74LS29 3.00	74LS123 8.50	74LS269 7.00	74S177 15.00	74HC176 8.00	74HC720 10.00	4070 4.50
74LS30 3.00	74LS124 8.50	74LS270 7.00	74S178 15.00	74HC177 8.00	74HC721 10.00	4071 4.50
74LS31 3.00	74LS125 8.50	74LS271 7.00	74S179 15.00	74HC178 8.00	74HC722 10.00	4072 4.50
74LS32 3.00	74LS126 8.50	74LS272 7.00	74S180 15.00	74HC179 8.00	74HC723 10.00	4073 4.50
74LS33 3.00	74LS127 8.50	74LS273 7.00	74S181 15.00	74HC180 8.00	74HC724 10.00	4074 4.50
74LS34 3.00	74LS128 8.50	74LS274 7.00	74S182 15.00	74HC181 8.00	74HC725 10.00	4075 4.50
74LS35 3.00	74LS129 8.50	74LS275 7.00	74S183 15.00	74HC182 8.00	74HC726 10.00	4076 4.50
74LS36 3.00	74LS130 8.50	74LS276 7.00	74S184 15.00	74HC183 8.00	74HC727 10.00	4077 4.50
74LS37 3.00	74LS131 8.50	74LS277 7.00	74S185 15.00	74HC184 8.00	74HC728 10.00	4078 4.50
74LS38 3.00	74LS132 8.50	74LS278 7.00	74S186 15.00	74HC185 8.00	74HC729 10.00	4079 4.50
74LS39 3.00	74LS133 8.50	74LS279 7.00	74S187 15.00	74HC186 8.00	74HC730 10.00	4080 4.50
74LS40 3.00	74LS134 8.50	74LS280 7.00	74S188 15.00	74HC187 8.00	74HC731 10.00	4081 4.50
74LS41 3.00	74LS135 8.50	74LS281 7.00	74S189 15.00	74HC188 8.00	74HC732 10.00	4082 4.50
74LS42 3.00	74LS136 8.50	74LS282 7.00	74S190 15.00	74HC189 8.00	74HC733 10.00	4083 4.50
74LS43 3.00	74LS137 8.50	74LS283 7.00	74S191 15.00	74HC190 8.00	74HC734 10.00	4084 4.50
74LS44 3.00	74LS138 8.50	74LS284 7.00	74S192 15.00	74HC191 8.00	74HC735 10.00	4085 4.50
74LS45 3.00	74LS139 8.50	74LS285 7.00	74S193 15.00	74HC192 8.00	74HC736 10.00	4086 4.50
74LS46 3.00	74LS140 8.50	74LS286 7.00	74S194 15.00	74HC193 8.00	74HC737 10.00	4087 4.50
74LS47 3.00	74LS141 8.50	74LS287 7.00	74S195 15.00	74HC194 8.00	74HC738 10.00	4088 4.50
74LS48 3.00	74LS142 8.50	74LS288 7.00	74S196 15.00	74HC195 8.00	74HC739 10.00	4089 4.50
74LS49 3.00	74LS143 8.50	74LS289 7.00	74S197 15.00	74HC196 8.00	74HC740 10.00	4090 4.50
74LS50 3.00	74LS144 8.50	74LS290 7.00	74S198 15.00	74HC197 8.00	74HC741 10.00	4091 4.50
74LS51 3.00	74LS145 8.50	74LS291 7.00	74S199 15.00	74HC198 8.00	74HC742 10.00	4092 4.50
74LS52 3.00	74LS146 8.50	74LS292 7.00	74S200 15.00	74HC199 8.00	74HC743 10.00	4093 4.50
74LS53 3.00	74LS147 8.50	74LS293 7.00	74S201 15.00	74HC200 8.00	74HC744 10.00	4094 4.50
74LS54 3.00	74LS148 8.50	74LS294 7.00	74S202 15.00	74HC201 8.00	74HC745 10.00	4095 4.50
74LS55 3.00	74LS149 8.50	74LS295 7.00	74S203 15.00	74HC202 8.00	74HC746 10.00	4096 4.50
74LS56 3.00	74LS150 8.50	74LS296 7.00	74S204 15.00	74HC203 8.00	74HC747 10.00	4097 4.50
74LS57 3.00	74LS151 8.50	74LS297 7.00	74S205 15.00	74HC204 8.00	74HC748 10.00	4098 4.50
74LS58 3.00	74LS152 8.50	74LS298 7.00	74S206 15.00	74HC205 8.00	74HC749 10.00	4099 4.50
74LS59 3.00	74LS153 8.50	74LS299 7.00	74S207 15.00	74HC206 8.00	74HC750 10.00	4100 4.50
74LS60 3.00	74LS154 8.50	74LS300 7.00	74S208 15.00	74HC207 8.00	74HC751 10.00	4101 4.50
74LS61 3.00	74LS155 8.50	74LS301 7.00	74S209 15.00	74HC208 8.00	74HC752 10.00	4102 4.50
74LS62 3.00	74LS156 8.50	74LS302 7.00	74S210 15.00	74HC209 8.00	74HC753 10.00	4103 4.50
74LS63 3.00	74LS157 8.50	74LS303 7.00	74S211 15.00	74HC210 8.00	74HC754 10.00	4104 4.50
74LS64 3.00	74LS158 8.50	74LS304 7.00	74S212 15.00	74HC211 8.00	74HC755 10.00	4105 4.50
74LS65 3.00	74LS159 8.50	74LS305 7.00	74S213 15.00	74HC212 8.00	74HC756 10.00	4106 4.50
74LS66 3.00	74LS160 8.50	74LS306 7.00	74S214 15.00	74HC213 8.00	74HC757 10.00	4107 4.50
74LS67 3.00	74LS161 8.50	74LS307 7.00	74S215 15.00	74HC214 8.00	74HC758 10.00	4108 4.50
74LS68 3.00	74LS162 8.50	74LS308 7.00	74S216 15.00	74HC215 8.00	74HC759 10.00	4109 4.50
74LS69 3.00	74LS163 8.50	74LS309 7.00	74S217 15.00	74HC216 8.00	74HC760 10.00	4110 4.50
74LS70 3.00	74LS164 8.50	74LS310 7.00	74S218 15.00	74HC217 8.00	74HC761 10.00	4111 4.50
74LS71 3.00	74LS165 8.50	74LS311 7.00	74S219 15.00	74HC218 8.00	74HC762 10.00	4112 4.50
74LS72 3.00	74LS166 8.50	74LS312 7.00	74S220 15.00	74HC219 8.00	74HC763 10.00	4113 4.50
74LS73 3.00	74LS167 8.50	74LS313 7.00	74S221 15.00	74HC220 8.00	74HC764 10.00	4114 4.50
74LS74 3.00	74LS168 8.50	74LS314 7.00	74S222 15.00	74HC221 8.00	74HC765 10.00	4115 4.50
74LS75 3.00	74LS169 8.50	74LS315 7.00	74S223 15.00	74HC222 8.00	74HC766 10.00	4116 4.50
74LS76 3.00	74LS170 8.50	74LS316 7.00	74S224 15.00	74HC223 8.00	74HC767 10.00	4117 4.50
74LS77 3.00	74LS171 8.50	74LS317 7.00	74S225 15.00	74HC224 8.00	74HC768 10.00	4118 4.50
74LS78 3.00	74LS172 8.50	74LS318 7.00	74S226 15.00	74HC225 8.00	74HC769 10.00	4119 4.50
74LS79 3.00	74LS173 8.50	74LS319 7.00	74S227 15.00	74HC226 8.00	74HC770 10.00	4120 4.50
74LS80 3.00	74LS174 8.50	74LS320 7.00	74S228 15.00	74HC227 8.00	74HC771 10.00	4121 4.50
74LS81 3.00	74LS175 8.50	74LS321 7.00	74S229 15.00	74HC228 8.00	74HC772 10.00	4122 4.50
74LS82 3.00	74LS176 8.50	74LS322 7.00	74S230 15.00	74HC229 8.00	74HC773 10.00	4123 4.50
74LS83 3.00	74LS177 8.50	74LS323 7.00	74S231 15.00	74HC230 8.00	74HC774 10.00	4124 4.50
74LS84 3.00	74LS178 8.50	74LS324 7.00	74S232 15.00	74HC231 8.00	74HC775 10.00	4125 4.50
74LS85 3.00	74LS179 8.50	74LS325 7.00	74S233 15.00	74HC232 8.00	74HC776 10.00	4126 4.50
74LS86 3.00	74LS180 8.50	74LS326 7.00	74S234 15.00	74HC233 8.00	74HC777 10.00	4127 4.50
74LS87 3.00	74LS181 8.50	74LS327 7.00	74S235 15.00	74HC234 8.00	74HC778 10.00	4128 4.50
74LS88 3.00	74LS182 8.50	74LS328 7.00	74S236 15.00	74HC235 8.00	74HC779 10.00	4129 4.50
74LS89 3.00	74LS183 8.50	74LS329 7.00	74S237 15.00	74HC236 8.00	74HC780 10.00	4130 4.50
74LS90 3.00	74LS184 8.50	74LS330 7.00	74S238 15.00	74HC237 8.00	74HC781 10.00	4131 4.50
74LS91 3.00	74LS185 8.50	74LS331 7.00	74S239 15.00	74HC238 8.00	74HC782 10.00	4132 4.50
74LS92 3.00	74LS186 8.50	74LS332 7.00	74S240 15.00	74HC239 8.00	74HC783 10.00	4133 4.50
74LS93 3.00	74LS187 8.50	74LS333 7.00	74S241 15.00	74HC240 8.00	74HC784 10.00	4134 4.50
74LS94 3.00	74LS188 8.50	74LS334 7.00	74S242 15.00	74HC241 8.00	74HC785 10.00	4135 4.50
74LS95 3.00	74LS189 8.50	74LS335 7.00	74S243 15.00	74HC242 8.00	74HC786 10.00	4136 4.50
74LS96 3.00	74LS190 8.50	74LS336 7.00	74S244 15.00	74HC24		

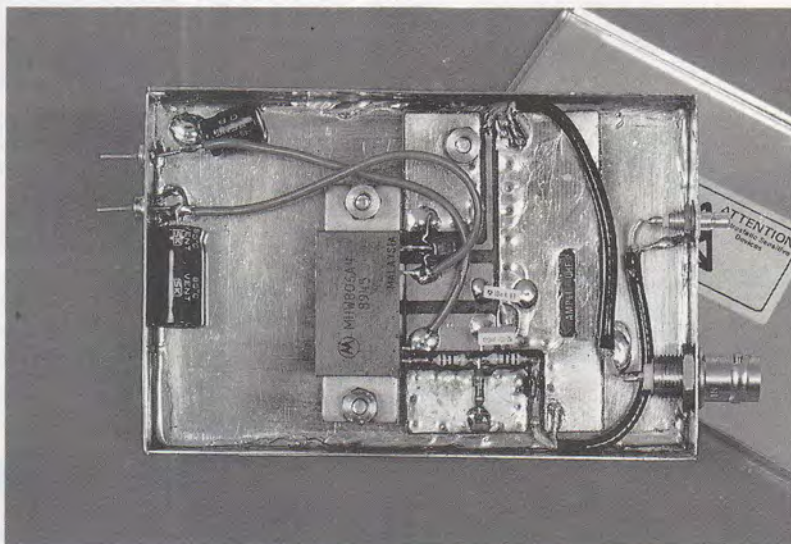


# Ampli TV 5 W

L'amplificateur UHF décrit dans les pages suivantes est destiné à augmenter la puissance de l'émetteur TV décrit aux pages 49 à 58 de Radio-Plans numéro 499.

A l'origine la puissance disponible en sortie atteignait 100 mW — + 20 dBm — et nous avons évalué la portée d'un tel émetteur couplé à un récepteur TVSAT ordinaire.

Avec cette amplificateur, la puissance atteint 5 W, + 37 dBm. Cette puissance étant relativement importante, on prendra toutes les précautions nécessaires quant à l'usage de l'émetteur et les émissions devront cesser en cas de gêne.



## Rappel du principe utilisé

Le principe de la transmission audio/vidéo mis en œuvre dans le numéro 499 de Radio-Plans est extrêmement simple.

On utilise un récepteur TV SAT, sans son convertisseur bien entendu, ce qui signifie, pour l'émetteur, que le signal vidéo module en fréquence la porteuse se situant entre 950 et 1750 MHz, le signal audio module en fréquence une sous-porteuse comprise entre 5,8 et 8 MHz.

La largeur occupée autour de la porteuse est voisine de 27 MHz. Les avantages de cette solution sont évidents : faible coût, dû principalement à l'emploi d'un récepteur standard, bonne qualité due à l'emploi de la modulation de fréquence et finalement utilisation hors des bandes IV et V TV UHF terrestre bien encombrées.

Dans le numéro 499 nous n'aborderions que la seule réalisation de l'émetteur.

Hélas, deux erreurs se sont glissées dans le schéma de principe donné à la figure 4 page 54.

La première concerne le transistor T<sub>1</sub> qui n'est pas alimenté, la tension de + 12 V est appliquée au point commun R<sub>2</sub> - C<sub>3</sub>.

La seconde erreur concerne l'amplificateur opérationnel U<sub>4</sub> dont les entrées sont inversées. Ces deux erreurs ne portent pas à conséquence si l'on utilise le

circuit imprimé, donné à la page 56, celui-ci ne comportant pas d'erreurs.

Entrons donc dans le vif du sujet avec l'amplificateur 5 W et nous commencerons par réactualiser le chapitre concernant la portée.

## LA PORTÉE

Seule la transmission en espace libre — à vue — est modélisable. C'est donc ce modèle que nous utilisons. On prendra certaines précautions quant à l'utilisation des résultats.

Soit un émetteur et un récepteur distants d'une distance D, la liaison s'effectuant à la fréquence f, les antennes étant dites isotropes — rayonnant également dans toutes les directions.

Si l'émetteur émet une puissance PE, le récepteur reçoit une puissance PR avec  $PR = PE - A$  et  $A = 22 + 20 \log D/\lambda$  et  $\lambda = c/f$

A est exprimé en dB et les puissances en dBm (0 dBm = 1 mW). Admettons que le récepteur fonctionne de manière correcte avec une puissance d'entrée de - 83 dBm, nous reviendrons sur ce point, et que l'émetteur délivre une puissance de 5 W, + 37 dBm.

On admet que le signal soit atténué de 120 dB sur le trajet. A la fréquence de 1,024 GHz, ces



valeurs donnent une distance maximale de 23 km. Le tableau de la **figure 1**

atténuation additionnelle en dB	portée en m
0	23 000
10	7 300
20	2 300
30	730
40	230

Figure 1

P émise : 5 W  
P reçue : - 83 dBm  
f = 1 024 MHz

regroupe diverses valeurs de portée pour des atténuations additionnelles comprises entre 0 et 40 dB.

Ce qui signifie que visibilité et portée diminuent de concert. Rien d'étonnant à cela mais il est bon de le chiffrer.

Plaçons-nous maintenant dans le cas le plus favorable : antenne d'émission et de réception à vue. Avec les puissances en jeu, la liaison est assurée pour une distance d'environ 23 km.

Noter qu'il n'est pas si simple que cela que deux antennes soient en vue directe sur une telle distance.

Si l'on considère la terre comme parfaitement sphérique de rayon 6 400 km et une antenne à 10 m à la vertical du sol, l'horizon local se situe à 11 km.

Si la hauteur passe à 100 m, l'horizon local est à 35 km.

Ces calculs simples ne tiennent pas compte des irrégularités du terrain et chacun pourra reprendre le calcul dans une configuration propre.

Retenons que les liaisons les plus longues sont atteintes avec des antennes placées le plus haut possible.

### Choix de l'amplificateur

Pour cet amplificateur nous avons plusieurs solutions. La plus simple réside dans l'emploi de transistors préadaptés 50 ohms/50 ohms Avantek capable de délivrer + 30 dBm, 1 W. Facilité de mise en œuvre, mais puissance limitée à 1 W.

Il était possible d'utiliser des transistors Thomson ou Motorola par exemple, pour atteindre le but recherché : 5 W

Une analyse rapide montre que la solution la plus simple et la plus économique repose sur l'emploi d'un module hybride Motorola.

Nous faisons donc appel à un module Motorola MHW 806A4 capable de délivrer 6 W sur une charge de 50 Ω. Ce module n'est spécifié qu'entre 870 et 950 MHz.

Si nous travaillons à 1 024 MHz la puissance sera réduite.

Evidemment il est possible de changer la programmation du synthétiseur de fréquence et de travailler entre 950 et 1 000 MHz, bande compatible avec l'entrée des récepteurs TV SAT.

Ce module est représenté physiquement à la **figure 2**.

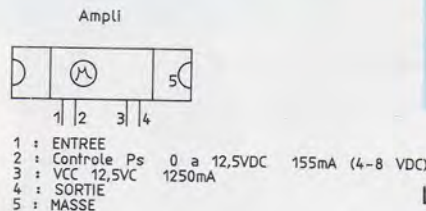


Figure 2

Il s'agit d'un module hybride reposant sur une semelle métallique et comportant quatre broches.

La semelle métallique est utilisée pour la connexion du zéro électrique, les quatre broches ont les rôles suivant :

- broche 1, signal d'entrée
- broche 2, tension de contrôle de la puissance de sortie
- broche 3, tension d'alimentation
- broche 4, signal de sortie

Dans ces conditions la fonction amplification de puissance est extrêmement simple à mettre en œuvre.

Mais attention cette mise en œuvre doit être accompagnée de quelques précautions pour éviter la destruction du module ampli.

### Conditions d'utilisation

Dans les conditions normales d'utilisation, nous avons les caractéristiques suivantes :

Tension d'alimentation nominale de 12,5 V ne devant pas dépasser 16 V.

A la puissance nominale le courant consommé vaut environ 1,3 A. Ceci donne un rendement compris entre 30 et 35 %.

Tension de contrôle de puissance de sortie comprise entre 0 et 12,5 V max.

Cette tension agit sur la polarisation du dernier étage, le courant

consommé varie entre 0 et 250 mA lorsque la tension passe de 0 à 12,5 V.

### Gain de l'amplificateur

Le gain vaut environ 22 dB. Ceci signifie que la puissance de sortie nominale + 37 dBm (5 W) est obtenue pour une puissance d'entrée de 15 dBm, (6 mW).

En tout état de cause la puissance d'entrée ne doit pas dépasser 80 mW.

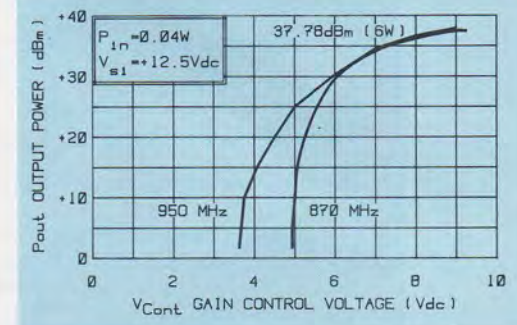


Figure 3

La courbe de variation de gain en fonction de la tension de contrôle appliquée à la broche 2 est représentée à la **figure 3**.

### APPLICATION À L'ÉMETTEUR TV DU N° 499

Avec l'émetteur du numéro 499 la puissance de sortie atteignait 100 mW, puissance trop importante, nous placerons donc un atténuateur entre la sortie de l'émetteur et l'entrée de l'ampli.

Le schéma d'utilisation est représenté à la **figure 4**. Ce schéma

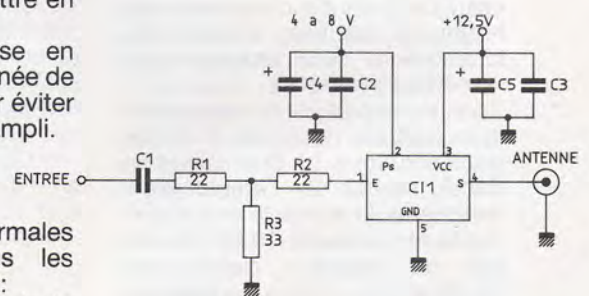


Figure 4

n'appelle aucun commentaire, il suffit simplement de câbler correctement le module Motorola.

Pour les quelques composants de découplage nous avons fait appel à un circuit imprimé double face recevant en outre les trois résistances de l'atténuateur 10 dB.



Le tracé des pistes du circuit est représenté à la **figure 5**.

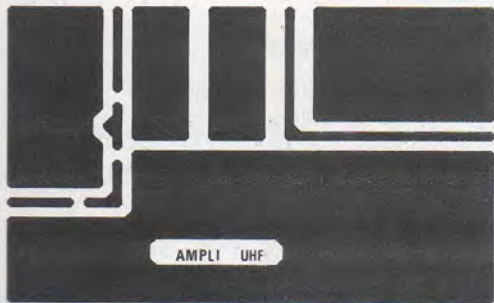


Figure 5

Il s'agit d'un circuit double face dont la face intérieure est totalement cuivrée et constitue le plan de masse. En absence de trous métallisés de nombreux passages réunissent la masse côté composants et côté plan de masse. L'équipement en composants est représenté à la **figure 6**.

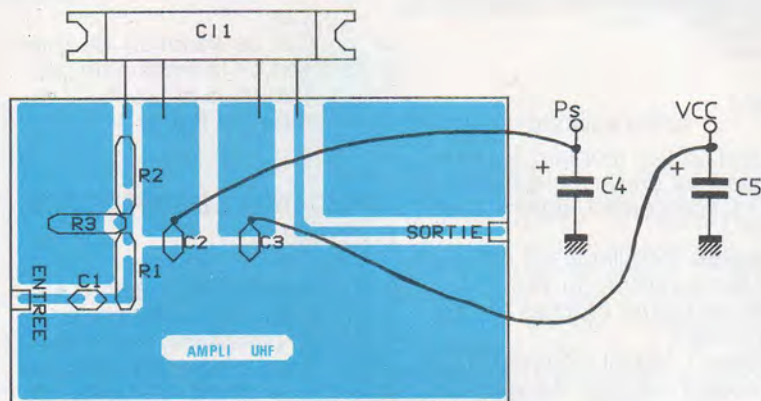


Figure 6

La photo donne un aperçu de la solution mécanique adaptée. Le boîtier en tôle d'acier étamé provient bien sûr de chez Béric et, hormis la hauteur réduite, est identique à celui employé par l'émetteur synthétisé.

Pour le contrôle et la mesure de la puissance de sortie, il existe deux solutions. La première, évidente, repose sur l'emploi d'un wattmètre, la seconde moins évidente et coûteuse (10 000 F) utilise un coupleur directionnel 20 dB et une charge capable de dissiper 10 W.

Dans la pratique on pourra admettre que si les consommations sont nominales l'amplificateur fonctionne et délivre bien la puissance.

### Antennes

Pour les antennes il existe un assez grand nombre de solutions.

Il n'y a pas forcément de solution idéale mais plutôt une solution adaptée à chaque problème. En ce qui nous concerne, nous nous sommes contentés d'une antenne doublet ce qui n'est certainement pas la solution optimale. Nos compétences en mécanique ainsi que l'équipement étant particulièrement limité nous ne pouvons hélas pas nous livrer à l'expérimentation d'antennes discoïnes ou biconiques.

### Côté récepteur

Les calculs de portée ont été menés en considérant que le récepteur interceptait un signal d'entrée de  $-83$  dBm. Cette valeur est très inférieure à la sensibilité des récepteurs TV SAT. Cette sensibilité est obtenue en adoptant le schéma de principe de la **figure 7**.

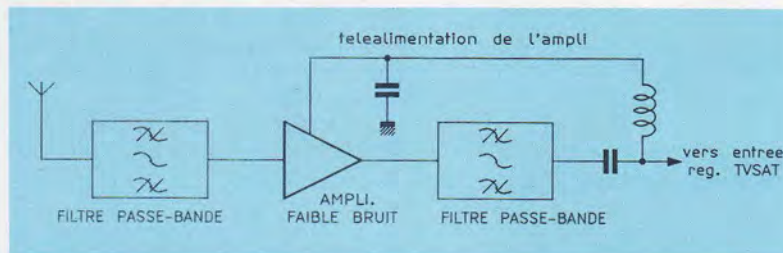


Figure 7

Si l'on travaille entre 950 et 980 MHz les filtres passe-bande peuvent être très simples : filtres hélicoïdaux Néosid par exemple. Il existe un produit standard à 980 MHz ayant une perte d'insertion de 1,8 dB et une largeur de bande à  $-3$  dB de 25 MHz. Ce filtre convient assez bien à notre application.

Pour l'amplification on peut faire appel à deux MAR 6, le facteur de bruit n'est pas fameux mais la mise en œuvre immédiate. Pour une optimisation plus poussée on utilisera un FET As-Ga.

### Remarques complémentaires

Pour l'amplification de l'émetteur TV le module Motorola donne l'application la plus sûre, la plus simple et la moins coûteuse. Il n'y a pas d'erreur, le même module amplificateur se rencontre bien dans de nombreux radio-téléphones de voiture.

D'énormes précautions d'utilisation devront bien sûr être prises et on s'assurera, dans la mesure du possible, de n'entraîner aucune gêne.

En cas de mauvais fonctionnement, on cherchera avant tout à comprendre ! Les problèmes dus aux trajets multiples ne sont pas résolus en augmentant la puissance mais plutôt en modifiant les antennes tant à l'émission qu'à la réception.

Un lecteur ayant réalisé l'émetteur TV 100 mW nous avait fait les commentaires suivants :

"Ça passe canon avec un piqué d'enfer"...

Avec cet ampli nous espérons qu'il sera encore plus satisfait.

François de Dieuleveult

### Condensateurs

- C<sub>1</sub>, C<sub>2</sub>, C<sub>3</sub> : 10 nF
- C<sub>4</sub> : 47  $\mu$ F
- C<sub>5</sub> : 100  $\mu$ F



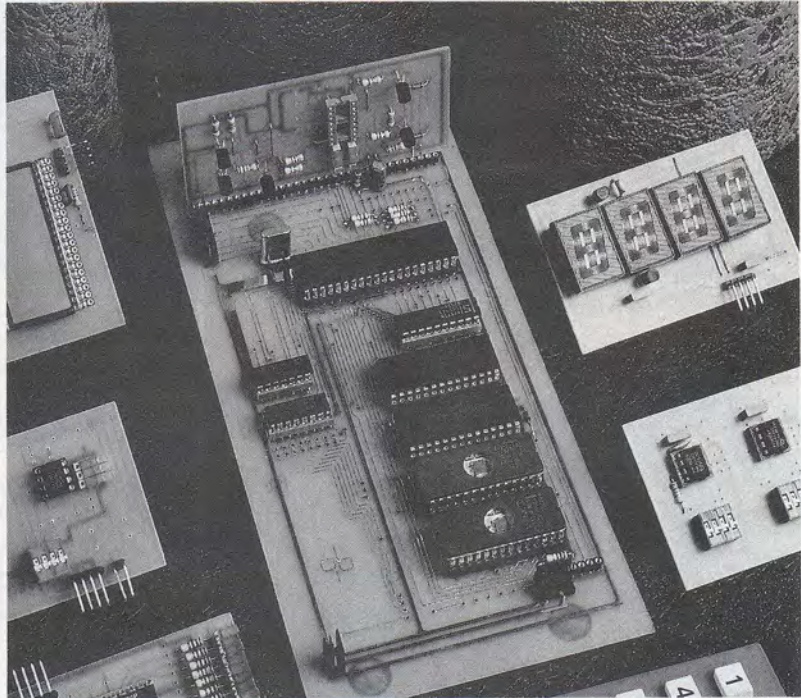
# Capteurs, applications et bus I2C

Voici le grand retour pour les inconditionnels du clavier, non assouvis par notre série d'articles sur le bus I2C et ses composants.

Vous allez enfin pouvoir recommencer à programmer. Aussi, dans cette nouvelle série sur les différents types de capteurs, revoici le moment de glisser un peu de BASIC.

Au premier abord, il peut sembler étrange d'associer les mots "capteurs" et "BASIC", mais comme vous l'avez vu lors de la présentation des différents capteurs de pression existant actuellement sur le marché, des convertisseurs A/D-D/A sont présents sur les circuits imprimés et fort utilisés.

Convertisseur... Ce mot ne vous dit rien ? Et si nous vous disions PCF 8591 ? Oui bien sûr, tout semble plus clair maintenant : revoici le bus I2C et ses petits protégés ! Même pour mesurer une pression atmosphérique, nous pouvons avoir besoin d'eux. Tout simplement parce qu'ils commencent à prendre une place non négligeable dans l'électronique actuelle.



Nous allons donc parler des différents types de programmations du PCF 8501 : lecture ou écriture, dans des cas très généraux, pour le rendre souple à toutes vos utilisations et même le transformer en un convertisseur supérieur à 8 bits, ce qui à l'origine n'était pas prévu !

Pour vous remettre dans le bain, nous allons tout d'abord parler du PCF 8591 et du bus I2C. Que ceux qui nous suivent assidûment nous excusent pour les légères redites, mais il faut penser aux nouveaux qui ne connaissent pas encore le bus I2C et ses possibilités. Bienvenus au club !

## LE CONCEPT I2C

Pour expliquer rapidement le concept I2C, nous avons jugé utile de vous fournir en premier un petit lexique de la terminologie employée, qui n'est pas forcément comprise de tout le monde.

– Protocole : Règles à suivre pour réaliser un bus de communication.

- Emetteur : Composant qui envoie des données vers un autre via le bus.
- Récepteur : Composant qui reçoit un message.
- Maître : Composant qui initialise et termine un envoi et fournit le signal d'horloge. Il peut être émetteur ou récepteur.
- Esclave : Composant adressé par un maître. Il peut être émetteur ou récepteur.
- Arbitrage : Procédure donnant une priorité d'envoi aux différents maîtres, pour éviter l'anarchie dans les envois.
- Système multimaitre : Plusieurs maîtres sont connectés au bus et effectuent leurs transferts sous surveillance d'une procédure d'arbitrage.

## Définition

Le bus I2C est un bus série composé de deux lignes bidirectionnelles connectées à une tension



positive, via une résistance de pull-up.

La première ligne véhicule les informations d'un composant vers un autre. C'est la ligne SDA (Serial Data). Le nombre d'envois est illimité.

La seconde ligne, SCL (Serial Clock), cadence les envois à une vitesse maximale de 100kbit. L'un des rôles principaux du maître est de fournir cette horloge, avec possibilité d'une vitesse lente ou rapide.

### Protocole

Comme avec tout bus de communication, nous devons respecter un protocole pour obtenir des résultats positifs (figure 1). Les différentes phases de ce protocole sont les suivantes :

- start :
- initialisation de la ligne SDA.
- Adresse :
- envoi de l'adresse d'un composant à activer.
- data's :
- conversation entre l'émetteur et le récepteur.
- stop :
- arrêt des envois gérés par le maître, soit en déroulement normal en fin d'envoi, soit en cas de problème du récepteur.

Chaque envoi est séparé du suivant par un acquittement du récepteur. En cas d'absence d'acquiescement, le maître met en place la procédure de STOP.

### Système multimaitre

Ce protocole est multimaitre : l'utilisateur peut câbler autour du bus plusieurs composants (des micro-contrôleurs) capables de le piloter. Le schéma de communication entre les différents maîtres et esclaves est donné figure 2. Nous y trouvons deux maîtres se partageant le droit de faire parler différents esclaves : driver LCD, ROM ou RAM, convertisseur.

Parmi eux, certains sont uniquement des récepteurs (driver LCD) et d'autres remplissent les deux fonctions (convertisseur et mémoires).

Lorsque plusieurs maîtres sont présents, comme dans notre exemple, il faut instaurer une procédure d'arbitrage pour éviter que les maîtres ne tentent de prendre les lignes au même instant. Voici donc comment procède le système pour établir la discipline.

Lorsque plusieurs maîtres tentent de prendre la ligne, le premier qui émet un "1", alors que les autres émettent des "0", perd son droit au transfert. La procé-

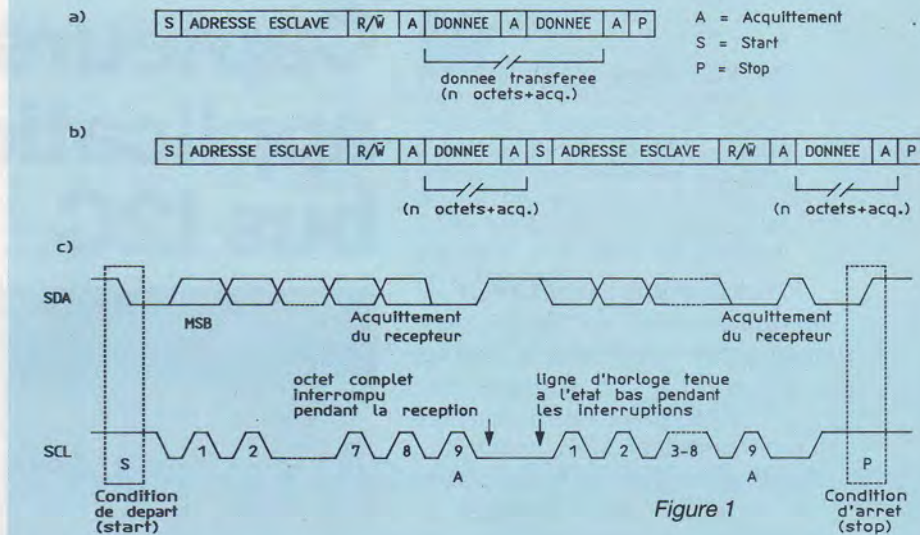


Figure 1

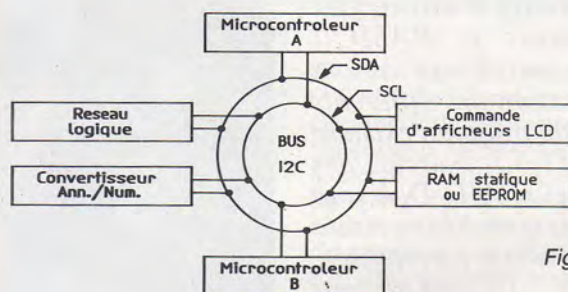


Figure 2

ure est répétée tant qu'il reste plus d'un maître en compétition. Le dernier peut alors effectuer ses transferts en toute sérénité, puisqu'il est le grand vainqueur, sans aucun risque de perturbation provenant des autres, rendus momentanément muets. Cette procédure "HARD" agit sur les connexions "AND" des microcontrôleurs.

### Les différentes procédures pour la communication

Revenons plus en détail sur les grands points du protocole I2C.

#### - Le start

Il signale un début de transmission et se traduit par un passage de l'état haut à l'état bas de la

ligne SDA pendant un temps minimum de 4 microsecondes, alors que SCL est à l'état haut (figure 3). C'est le maître qui initialise ainsi les envois.

#### - Le stop

Il signale une fin de transmission et se traduit par un passage de l'état bas à l'état haut de la ligne SDA, alors que SCL est à l'état haut (figure 3), et ce, après un temps minimum de 4,7 microsecondes entre les états bas et haut de SCL. C'est aussi le maître qui termine ainsi les envois.

#### - Les envois

Ils forment un train de wagons de huit bits chacun, cadencés par l'horloge fournie par le maître. Chaque envoi se termine par un acquittement du récepteur sur

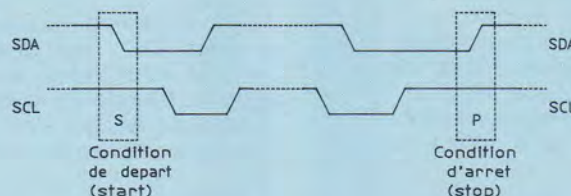


Figure 3



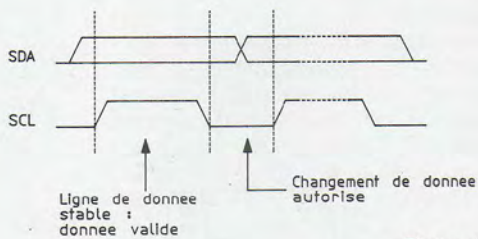


Figure 4

le neuvième coup d'horloge. La **figure 4** représente le chronogramme de la validité des envois par rapport au coup d'horloge.

**– Les acquittements**

C'est le message envoyé par le récepteur vers l'émetteur, après chaque octet reçu, pour lui signaler que tout va bien et qu'il est prêt à recevoir une autre donnée. Lorsqu'il n'y a pas d'acquiescement en retour, le maître déclenche la procédure de STOP. Soit :

- lorsque les envois sont terminés
- lorsque le récepteur n'est pas prêt.

Un acquiescement se traduit par le maintien de la ligne SDA à l'état haut sur le neuvième coup d'horloge (**figure 5**).

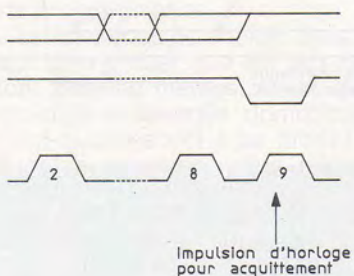


Figure 5

**– L'adresse**

Le premier mot envoyé après le START représente l'adresse de l'esclave à activer. Elle est représentative du composant : deux composants ne peuvent pas posséder la même adresse. Elle est donnée sur sept bits, le dernier étant celui de lecture (si mis à 1) ou écriture (si mis à 0).

En fait chaque adresse peut se décomposer en deux sous-adresses :

- la première fixe et dépendante du composant, représente les quatre bits de poids forts ;
- la seconde est programmable par câblage. Elle représente les trois bits suivants et permet de distinguer jusqu'à huit composants identiques sur un même bus sans autre multiplexage. La

**figure 6** permet une meilleure vue d'ensemble de l'adressage d'un composant.

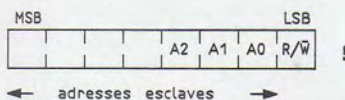


Figure 6

**RAPPEL SUR LE PCF 8591**

Le PCF 8591 est un convertisseur huit bits A/D-D/A de la famille du bus I2C. Il dispose d'entrées analogiques et d'une sortie, comme vous pouvez le voir sur la **figure 7**. Il suit le protocole présenté précédemment, mais adapté à son cas particulier.

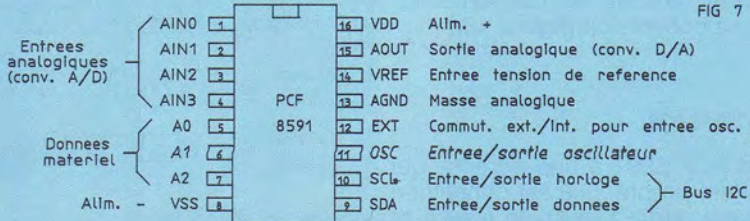


FIG 7

Figure 7

**Protocole I2C adapté au PCF 8591**

Il nécessite, comme tous les autres composants I2C, l'envoi des octets définis dans le paragraphe précédent. De plus, l'utilisateur doit lui fournir un mot de contrôle définissant le type et le mode de conversion (en montage simple ou différentiel) et le numéro du canal de travail. Le protocole correspondant est représenté par la **figure 8**.

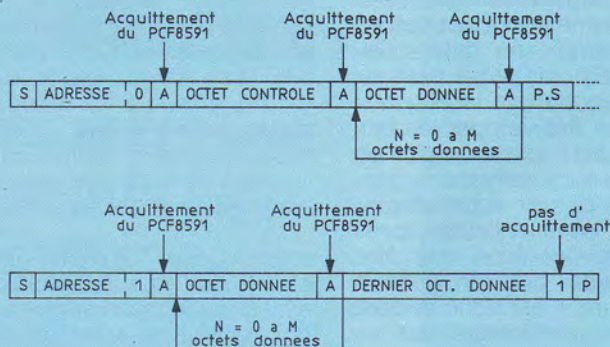


Figure 8



## Conversion analogique-digitale

Le convertisseur utilise la technique de conversion par approximations successives dont les courbes vous sont données en **figure 9**. Ce mode de conversion correspond à une lecture.

Le premier octet résultant contient la valeur de la conversion faite au cycle précédent. Il y a un coup d'horloge de décalage entre le calcul et son envoi (**figure 10**). Après un "RESET", ce premier code est systématiquement égal à 80 H. Il est donc nécessaire d'effectuer deux lectures pour obtenir celle attendue.

## Conversion digitale-analogique

Nous sommes alors en écriture. La courbe de la conversion est représentée en **figure 11**. Tout comme pour l'autre conversion, il y a un décalage entre l'octet envoyé au convertisseur et sa conversion (**figure 12**).

## Adressage

Le PCF 8591 a une adresse qui lui est propre. Elle est constituée d'une partie fixe égale à neuf et d'une autre programmable. On obtient un octet une fois reconstitué avec le bit de R/W, comme celui de la **figure 13**.

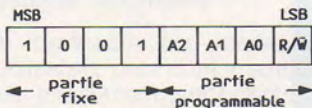


Figure 13

## Octet de contrôle

Le deuxième octet vital au PCF 8591 est un octet de contrôle, stocké dans un registre spécial, interne au convertisseur. Les bits de poids fort sont utilisés pour établir les sorties analogiques et pour programmer les entrées en montage simple ou différentiel. Les bits de poids faible permettent de sélectionner les canaux des entrées définies par les bits de poids fort. Il existe en plus un bit d'auto-incrémentation permettant de passer automatiquement d'un canal à l'autre après conversion. Cet octet doit être initialisé aussi bien en écriture qu'en lecture. Il est donc évident que même une lecture doit se commencer par une écriture (celle donnant l'octet de contrôle).

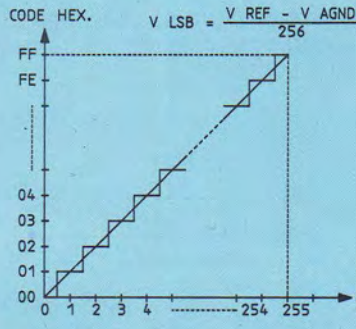


Figure 9

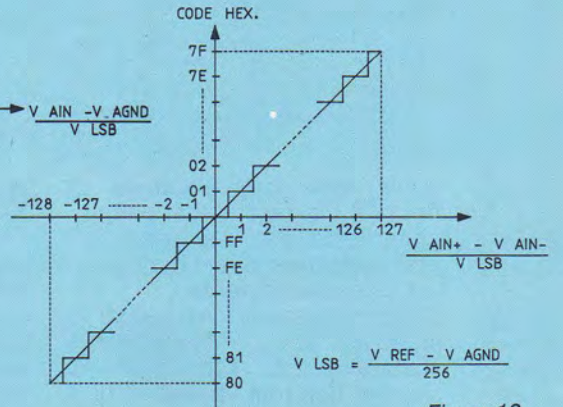


Figure 10

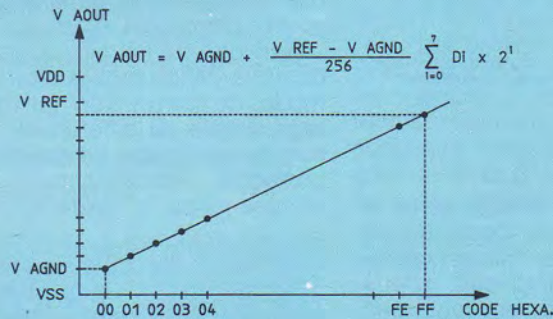
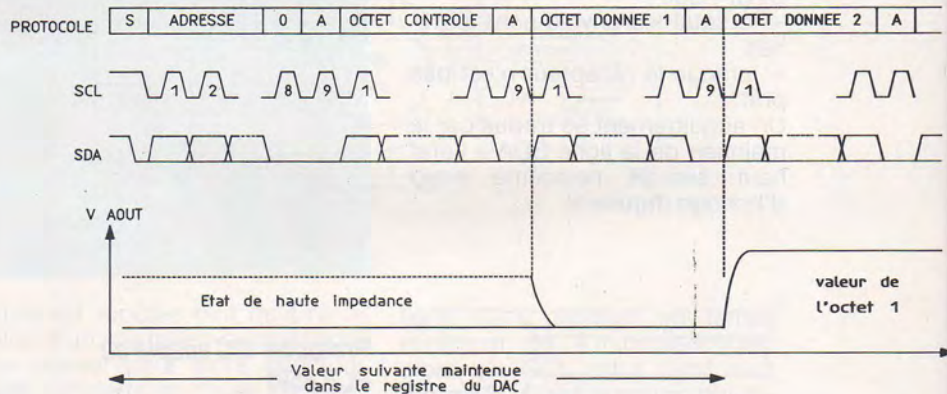


Figure 11

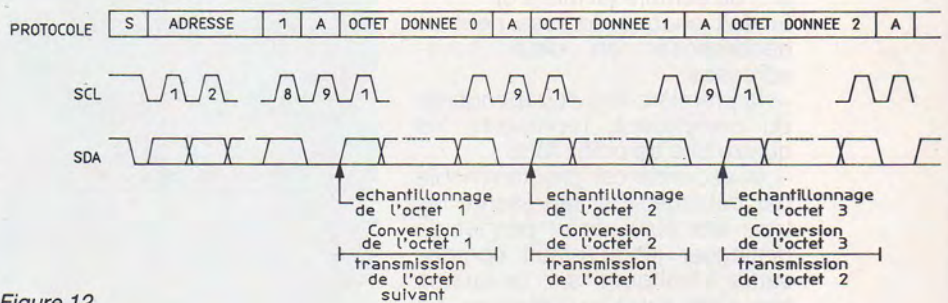


Figure 12







- NBECR : nombre d'écritures à effectuer.

- ADDRAME : première adresse de la RAM utilisée et qui contient toujours la valeur de l'adresse du composant I2C à activer par la fonction XBY telle que :

$$XBY(ADDRAME) = ADR$$

Le stockage des octets en RAM est effectué dans l'ordre suivant :

En écriture :

$$ADDRAME = 3000H$$

- ADDRAME            contient ADR  
- ADDRAME + 1        NBECR  
- ADDRAME + 2        les écritures  
- ADDRAME + 3

-

-

- ADDRAME + NBECR + 1

En lecture :

$$ADDRAME = 3200H$$

- ADDRAME            contient ADR  
- ADDRAME + 1        NBECR  
(il peut y avoir des écritures même en mode de lecture).

- ADDRAME + 2        les écritures  
- ADDRAME + 3

-

-

- ADDRAME + NBECR + 1

- ADDRAME + NBECR + 2

                          contient NBLEC

- ADDRAME + NBECR + 3

-                        contient les lectures

-

- ADDRAME + NBECR +

NBLEC + 1

Autre point intéressant à aborder : les routines assembleur de lecture et d'écriture en I2C vous ont été données dans les numéros 499 et 500 d'ELECTRONIQUE RADIO-PLANS, avec leurs explications. Nous considérons qu'elles sont stockées à leur adresses respectives :

- 9D00H pour l'écriture,

- 9E00H pour la lecture.

Voici pour les conventions.

### Les sous-programmes

La figure 15 nous donne l'organigramme du sous-programme

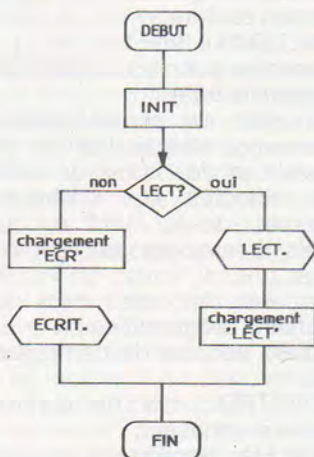


Figure 15

commun écriture/lecture. Il se compose de deux grandes parties :

- La première est générale au PCF 8591 quel que soit le sens des transferts.

- La seconde est spécifique à chacun des deux types de transferts possibles.

#### La partie générale

Elle charge dans le tampon correspondant au transfert choisi par l'utilisateur, l'adresse du composant et le nombre d'écritures à effectuer.

#### La partie spécifique

La variable LECT est mise à un (si lecture) ou à zéro (si écriture) par le programme principal, avant l'appel au sous-programme.

En fonction de sa valeur, le test "IF" détermine la direction à prendre.

#### lect = 0

Nous sommes donc en écriture. Il faut charger la mémoire tampon correspondante avec le contenu du tableau ECR, initialisé par le programme principal avec les octets à envoyer. La seule contrainte à respecter lors du chargement de ECR est de stocker la valeur de CONTRO dans ECR(1), premier octet à écrire.

Puis c'est l'appel à la routine assembleur d'écriture qui simule le bus dans ce sens de transfert, avant de rendre la main au programme principal.

#### lect = 1

Nous sommes en lecture. Le mot de contrôle puis le nombre de lectures sont chargés avant d'appeler la routine de lecture. Puis les octets provenant de la conversion sont récupérés dans le tableau LEC, afin de libérer le tampon en vue d'autres types de lectures.

La réalisation BASIC de ce petit sous-programme est en figure 16. Maintenant, regardons comment l'appeler.

### LE PROGRAMME PRINCIPAL

Rien de plus simple que notre programme principal. En fait, il s'agit plus d'un programme de test que d'un programme principal. Il est juste là à titre d'exemple d'utilisation du sous-programme pour le convertisseur.

Son rôle :

- déclaration des variables,
- initialisation des variables,
- chargement du tableau ECR
- appel du sous-programme pour le convertisseur.

```

10 REM ROUTINE POUR CONVERTISSEUR
20 REM
30 REM CHARGEMENT DE LA RAM AVEC LES OCTETS GENERAUX
  POUR CONVERTISSEUR
40 XBY(ADDRAME) = ADR
50 XBY(ADDRAME + 1) = NBECR
60 REM
70 REM CHARGEMENT DU RESTE DE LA RAM ET ENVOI SUIVANT
  DIRECTION
80 IF LECT = 0 THEN GOTO 90 ELSE GOTO 140
90 FOR I = 1 TO NBECR
100 XBY(ADDRAME + 1 + I) = ECR(I)
110 NEXT I
120 CALL BD00H
130 GOTO 200
140 XBY(ADDRAME + 2) = CONTRO
150 XBY(ADDRAME + 3) = NBLEC
160 CALL BE00H
170 FOR I = 1 TO NBLEC
180 LEC(I) = XBY(ADDRAME + 3 + I)
190 NEXT I
200 RETURN
  
```

Figure 16 - Listing du sous-programme pour PCF 8591.



Nous avons voulu faire cet exemple sur une écriture, afin que vous puissiez facilement et sans autre montage, tester le sous-programme. Aussi voici les valeurs des octets utilisés :

- ADR est égale à 90H. Les trois broches programmables A0, A1, A2 sont câblées à la masse.

- ADDRAME est égale à 3000H puisque nous sommes en écriture.

- CONTRO est à zéro d'après la configuration suivante :

- canal 0,
- pas d'auto-incrémentation,
- conversion D/A.

- NBECR est égal à deux (envoi de CONTRO et de l'octet à écrire).

- ECR (2) est égal à 1FH.

Puis, il faut définir une tension de référence pour le montage sur votre circuit imprimé. Nous pouvons prendre VREF égale à cinq Volts (tension qui ne manque pas dans le montage), VAGND est mise à la masse.

Si l'on applique la formule de conversion D/A pour connaître à l'avance la tension lue en sortie du convertisseur, nous obtenons le calcul suivant :

$$VOUT = VAGND + (VREF - VAGND) * ECR (2) / 256$$

soit  $VOUT = VREF * ECR (2) / 256$

```

300 REM PROGRAMME PRINCIPAL - DECLARATION DES VARIABLES
310 DIM ECR (10)
320 DIM LEC (10)
340 REM INITIALISATION DES VARIABLES
350 MTOP = 2FFFFH
360 ADDRAME = 3000H
370 ADR = 90H
380 CONTRO = 0
390 NBECR = 2
400 NBLEC = 0
410 LECT = 0
440 REM CHANGEMENT DU TABLEAU ECR
450 ECR (1) = CONTRO
460 ECR (2) = 1FH
470 REM APPEL SOUS-PROGRAMME CONVERTISSEUR
480 GOSUB 40
490 END
  
```

Figure 17 - Listing du programme principal.

Après remplacement par les valeurs numériques :

$$VOUT = 5 * 31 / 256$$

Soit une tension de 0,65 Volt entre les broches AOUT et AGND de notre figure 7.

La figure 17 vous donne le listing du programme principal.

M.L. DEVAUX

# QUELQUE CHOSE EN PLUS



B+K 2911



B+K 2912

- Bargraph
- Gamme automatique/manuelle
- 4000 points, affichage digital
- Fusible haut pouvoir de coupure
- Test de diode
- Maintien de l'affichage et maintien peak
- Capacimètre
- Fréquence-mètre
- Mémoire mini-maxi
- Housse anti-choc



**BK PRECISION**  
MAXTEC INTERNATIONAL CORP.

## Sécurité/ Fiabilité/Performance



**BLANC MECA**  
**ELECTRONIQUE**

Z.I.  
36220  
FONTGOMBAULT  
Tél. : 54.37.09.80  
Fax : 54.37.22.76

### DEMANDE DE DOCUMENTATION

NOM .....  
SOCIETE .....  
TEL. ....  
ADRESSE .....  
.....

ERP 09/90



# distra France

Le fournisseur  
des Professionnels  
du dépannage  
Radio TV.

**Service EXPRESS**

COMPOSANTS ELECTRONIQUES  
OUTILLAGE - MESURE  
ANTENNES  
PIÈCES ÉLECTROMÉNAGER

Pour votre ouverture de compte  
Téléphonez à Joëlle  
55 04 75 04

**distra**

B.P. 1526  
87020 Limoges Cedex

VENTE EXCLUSIVE AUX PROFESSIONNELS

## NE MANQUEZ PAS NOTRE PROCHAIN NUMERO, PARUTION DÈS LE 25 SEPTEMBRE

# Electronique

## RADIO PLANS

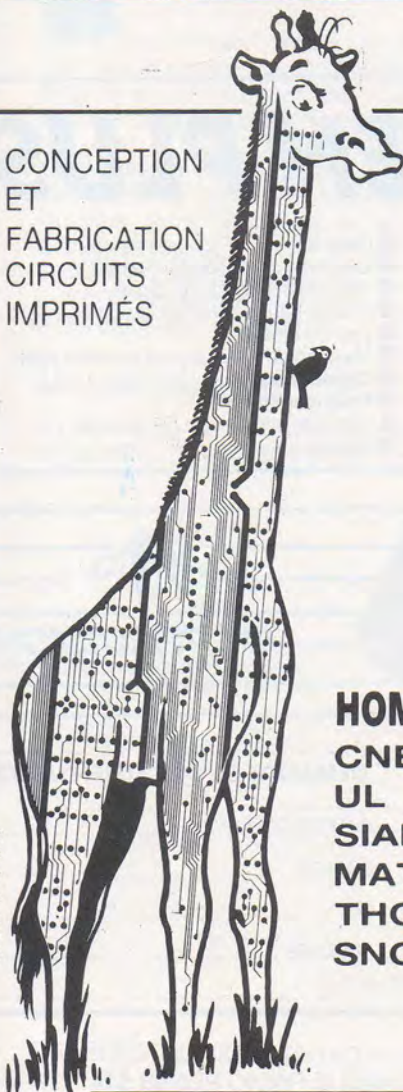
ELECTRONIC APPLICATIONS

**AU SOMMAIRE DE CE  
NUMERO D'OCTOBRE 90 :**

- CONCEPTION D'UN AMPLIFICATEUR EN CLASSE D.
- UN PROGRAMMATEUR DE PAL SIMPLIFIÉ
- LE CONVERTISSEUR RMS AD 637
- UNE CARTE DE NUMÉRISATION VIDÉO POUR PC
- APPLICATION DU SSM 2110
- LE MC 1305 S ET SES APPLICATIONS
- UN AMPLIFICATEUR DE PUISSANCE EN CONTRE-RÉACTION DE COURANT

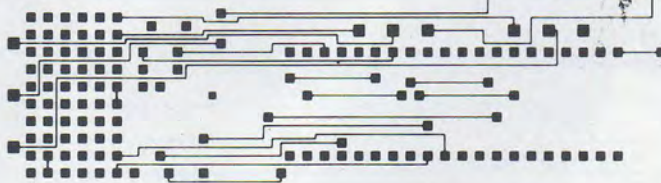
... ET NOS RUBRIQUES HABITUELLES.

CONCEPTION  
ET  
FABRICATION  
CIRCUITS  
IMPRIMÉS



### ELECTRO-CONCEPT

50 personnes  
sur  
2 000 m<sup>2</sup> couverts  
en 2 usines  
à 60 mn de Paris  
PROTO Métallisé 6 jours



### HOMOLOGATIONS

CNET  
UL  
SIAR  
MATRA  
THOMSON  
SNCF

Fabrication  
industrielle et  
professionnelle  
de tous circuits  
imprimés

simple face,  
double face,  
classique  
et à liaisons  
par trous métallisés

### ELECTRO-CONCEPT

25, route d'Orléans - 45380 CHAINGY

Tél. 38 80 64 64 - Fax : 38 80 62 69 - Télex : 782 207



# Le multimètre de table Fluke 45

Doté d'un double affichage à cinq chiffres fluorescent, d'une résolution de base de 100 000 points, d'un interface RS 232 en standard et d'un interface IEE 488 optionnel, le Fluke 45 s'inscrit résolument dans le peloton de tête des multimètres de table destinés aux tests et mesures en laboratoire. Outre les fonctions communes à tout multimètre, cet appareil apporte une foule de possibilités annexes bien pratiques, encore jamais rencontrées sur un modèle de cette gamme.



Avec le modèle 45, le spécialiste incontesté du multimètre qu'est Fluke innove. Non pas en incorporant à un appareil de structure déjà éprouvée quelques gadgets qui dans la pratique n'apporte que peu d'agréments ou de confort d'utilisation, mais en proposant une nouvelle philosophie de l'appareil de table tout en adoptant une conception électronique représentative des progrès récents de la technologie.

Le 45 est un multimètre autoranging (à commutation automatique de calibres) RMS vrai qui permet d'effectuer des mesures de tension continue et alternative, d'intensité (idem), de résistance, de fréquence et les tests rapides de jonctions semiconductrices ou de continuité.

Sa grande particularité réside dans son double affichage 5 chiffres très visible qui autorise la lecture simultanée par exemple d'une tension alternative et de sa fréquence ou encore de la même tension et du niveau en décibels correspondant. Le même appareil avec un seul jeu de cordons remplace donc dans de nombreuses configurations deux instruments.

Il est même possible grâce, dans ce cas, à un cordon supplémentaire inséré dans une des douilles d'intensité (100 mA ou 10 A) de mesurer conjointement la tension aux bornes d'un dipôle et l'intensité qui le parcourt.

En plus des fonctions décibel-mètre et fréquencemètre qui peuvent s'inscrire sur l'affichage primaire ou secondaire, le 45 dispose de ce que son constructeur nomme modificateur de fonctions à savoir des touches REL, MN-MX, HOLD, dB qui permettent respectivement :

- d'introduire une valeur de référence en relatif. Dans ce cas la valeur affichée sera la valeur réelle, soustraction faite de la référence entrée. Ceci est bien pratique pour s'affranchir d'offset de tension ou encore de la résistance des cordons lors d'une mesure de faible résistance ou bien pour afficher directement un gain en décibel-mètre.

- de saisir les extrêmes enregistrés et de les afficher à volonté. Chaque appui sur la touche permet de passer du minimum au maximum et vice-versa. Dans ce cas le multimètre se verrouille sur la gamme de mesure courante et désactive la commutation automatique de gamme.

- de "maintenir" l'affichage en pouvant sélectionner trois niveaux de sensibilité de l'acquisition (niveaux par "2 nd" puis "HOLD" puis incrémentation, décrémentation) selon la stabilité désirée (environ 0,5 %, 2 % et 15 % de la gamme de travail). Cette fonction permet de se concentrer sur la prise de mesure sans se préoccuper de l'affichage.



- De sélectionner la fonction décibelmètre lors de mesures de tension. Le multimètre choisit alors comme base le 0 dBm (1 mW/600 Ω) d'office mais il est possible de choisir et d'entrer grâce à "l'éditeur de listes" une impédance de référence parmi les vingt et une proposées de 2 Ω à 8 kΩ.

En appuyant deux fois sur la touche on accède directement à la valeur de la puissance audiofréquence (sur la valeur de référence choisie).

Il est possible de combiner l'emploi des modificateurs de fonctions, mais il faut savoir que l'appareil hiérarchise leur prise en compte et l'ordre d'entrée des sélections est importante.

Le Fluke 45 permet de choisir la vitesse de mesure (cadencement des acquisitions) entre trois modes : lent, moyen, rapide rappelés sur l'affichage. Selon le mode, la résolution change. Ainsi la vitesse lente, 2,5 lectures par seconde, donne le résultat sur cinq digits (99999 points), la vitesse moyenne (5 lect./s) sur 30 000 points et la vitesse rapide (20 lect./s) sur 3 000 points.

Le choix de cette vitesse s'effectue par la touche rate. Cette même touche en commande à distance à l'aide de la liaison RS 232 donne accès au choix du débit de transmission (en bauds), le 45 étant configuré en usine sur 9600 bauds.

Ce choix du cadencement et de la résolution est bien pratique car dans beaucoup de cas si la résolution maximale ne s'avère pas indispensable, le rafraichissement rapide oui.

Notons qu'en position fréquence-mètre (jusqu'à 1 MHz) cette touche n'a aucun effet, les temps de porte étant automatiquement sélectionnés par l'appareil selon le signal entré.

Autre particularité très intéressante en voltmètre, la possibilité sur un même signal de visualiser sur l'affichage primaire sa valeur RMS et la tension continue

### Tension continue ( $Z_{in} = 10\text{ M}\Omega // 100\text{ pF}$ )

Gamme	Résolution			Précision	
	Niveau lent	Niveau moyen	Niveau rapide	(6 Mois)	(1 Année)
300 mV	—	10 $\mu\text{V}$	100 $\mu\text{V}$	0.02% + 2	0.025% + 2
3V	—	100 $\mu\text{V}$	1 mV	0.02% + 2	0.025% + 2
30V	—	1 mV	10 mV	0.02% + 2	0.025% + 2
300V	—	10 mV	100 mV	0.02% + 2	0.025% + 2
1000V	—	100 mV	1V	0.02% + 2	0.025% + 2
100 mV	1 $\mu\text{V}$	—	—	0.02% + 6	0.025% + 6
1000 mV	10 $\mu\text{V}$	—	—	0.02% + 6	0.025% + 6
10V	100 $\mu\text{V}$	—	—	0.02% + 6	0.025% + 6
100V	1 mV	—	—	0.02% + 6	0.025% + 6
1000V	10 mV	—	—	0.02% + 6	0.025% + 6

### Courant continu (\*typique à pleine échelle)

Gamme	Résolution			Précision	Tension charge totale*
	Niveau lent	Niveau moyen	Niveau rapide		
30 mA	—	1 $\mu\text{A}$	10 $\mu\text{A}$	0.05% + 3	0.45V
100 mA	—	10 $\mu\text{A}$	100 $\mu\text{A}$	0.05% + 2	1.4V
10 A	—	1 mA	10 mA	0.2% + 5	0.25V
10 mA	100 nA	—	—	0.05% + 15	0.14V
100 mA	1 $\mu\text{A}$	—	—	0.05% + 5	1.4V
10 A	100 $\mu\text{A}$	—	—	0.2% + 7	0.25V

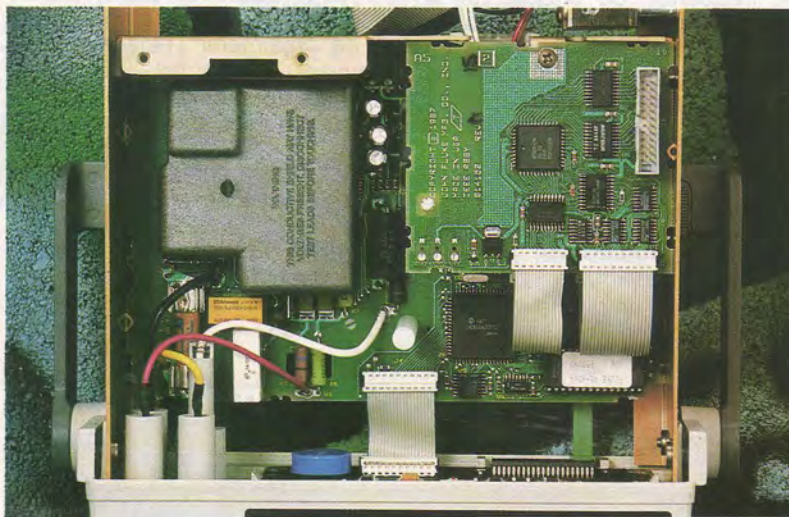
### Décibels

Fréquence	Précision Linéaire			Précision dB		Puissance*	Entrée Maximale à haute Fréquence
	Niveau lent	Niveau moyen	Niveau rapide	Niveau lent/moyen	Niveau rapide		
20-50 Hz	1% + 100	1% + 10	7% + 2	0.15	0.72	2% + 10	750 V
50 Hz -10 kHz	0.2% + 100	0.2% + 10	0.5% + 2	0.08	0.17	0.4% + 10	750 V
10-20 kHz	0.5% + 100	0.5% + 10	0.5% + 2	0.11	0.17	1% + 10	750 V
20-50 kHz	2% + 200	2% + 20	2% + 3	0.29	0.34	4% + 20	400 V
50-100 kHz	5% + 500	5% + 50	5% + 6	0.70	0.78	10% + 50	200 V

### Résistance

Gamme	Résolution			Précision	Tension au niveau de pleine échelle	Courant maximum jusqu'à l'inconnue
	Niveau lent	Niveau moyen	Niveau rapide			
300Ω	—	10 mΩ	100 MΩ	0.05% + 2 + 0.02Ω	0.25	1 mA
3 kΩ	—	100 MΩ	1Ω	0.05% + 2	0.24	120 $\mu\text{A}$
30 kΩ	—	1Ω	10Ω	0.05% + 2	0.29	14 $\mu\text{A}$
300 kΩ	—	10Ω	100Ω	0.05% + 2	0.29	1.5 $\mu\text{A}$
3 MΩ	—	100Ω	1 kΩ	0.06% + 2	0.3	150 $\mu\text{A}$
30 MΩ	—	1 kΩ	10 kΩ	0.25% + 3	2.25	320 $\mu\text{A}$
300 MΩ*	—	100 kΩ	1 MΩ	2%	2.9	320 $\mu\text{A}$
100Ω	1 mΩ	—	—	0.05% + 8 + 0.02Ω	0.09	1 mA
1000Ω	10 mΩ	—	—	0.05% + 8 + 0.02Ω	0.10	120 $\mu\text{A}$
10 kΩ	100 mΩ	—	—	0.05% + 8	0.11	14 $\mu\text{A}$
100 kΩ	1Ω	—	—	0.05% + 8	0.11	1.5 $\mu\text{A}$
1000 kΩ	10Ω	—	—	0.06% + 8	0.12	150 $\mu\text{A}$
10 MΩ	100Ω	—	—	0.25% + 6	1.5	150 $\mu\text{A}$
100 MΩ*	100 kΩ	—	—	2% + 2	2.75	320 $\mu\text{A}$

Figure 1 - Tableau récapitulatif des performances pour les différents types de mesures et selon la vitesse d'acquisition choisie.



Tous les circuits d'entrée ainsi que le convertisseur, globalement l'électronique d'acquisition, se trouvent insérés dans un blindage.



superposée à la composante alternative sur l'affichage secondaire. Dans ce cas il faut sélectionner la fonction tension continue pour l'affichage secondaire. Précisons que le facteur de crête maximal acceptable en RMS vrai est de 3.

La **figure 1** récapitule les performances essentielles du 45 sur quelques fonctions.

Pour en terminer avec les possibilités offertes par ce multimètre que nous n'avons fait qu'effleurer, signalons l'existence d'une fonction bien pratique en test, la comparaison.

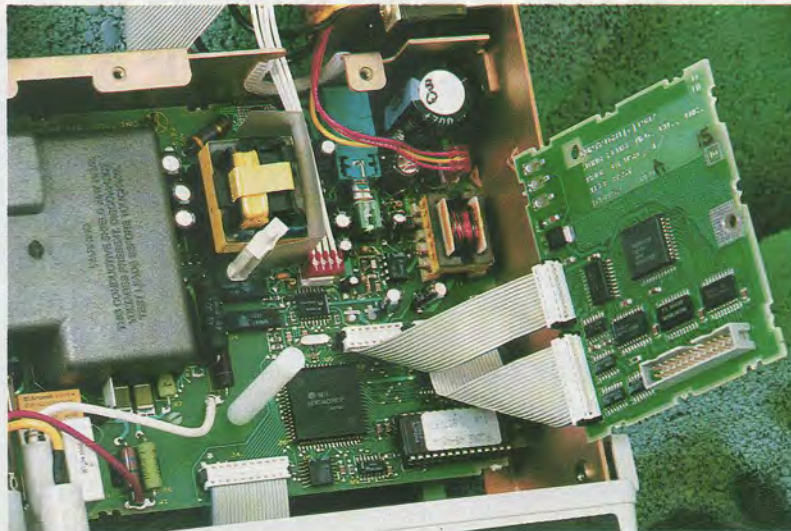
Dans cette position sélectionnée par l'appui successif sur les touches "2 nd" et "Auto", le multimètre visualise sur l'affichage primaire la mesure en cours et signale sur le secondaire si la valeur est inférieure (LO), supérieure (HI) ou dans l'intervalle (PASS).

Il faut bien entendu avoir entré auparavant les valeurs limites choisies ce qui se fera en appuyant sur "2 nd" puis "(HI)" et "(LO)" (touches communes à l'incrémentatation et à la décrémentation).

Côté source d'énergie le 45 s'accommode de secteurs dont la tension peut varier entre 90 et 264 V et la fréquence de 45 à 440 Hz.

Il sera donc très difficile de le prendre en défaut même sur des sites particulièrement mal desservis. Mais on peut le rendre totalement autonome en lui adjoignant un pack de batteries (8 V au plomb) avec chargeur qui autorise à pleine charge environ huit heures de fonctionnement ininterrompu.

Autre détail particulièrement important en métrologie, il peut



La carte IEEE, optionnelle, est ici désolidarisée du circuit principal. On peut alors distinguer le microcontrôleur Hitachi et la ROM Fluke (27C512) contenant le programme de gestion et les données figées ainsi que l'alimentation à découpage.

être très facilement recalibré à boîtier fermé.

Pour ce faire il suffit d'appuyer sur la touche CAL ENABLE disposée à l'extrême droite du panneau avant et protégée des fausses manipulations par une étiquette autocollante. Après un maintien d'environ trois secondes sur cette touche et la connexion d'un étalon (tension, résistance) sur les bornes d'accès considérées, le réétalonnage s'effectue automatiquement.

Notons que si le 45 nécessite de la part de son utilisateur beaucoup d'attention pour la prise en main étant donné sa complexité et la multitude de possibilités offertes, ce dernier sera tout de même aidé par une notice particulièrement claire et complète ce qui mérite d'être souligné.

Par ailleurs la signalétique du Fluke, elle aussi très complète

comme en témoigne la **figure 2**, renseigne très bien sur les fonctions sélectionnées.

Cette illustration est représentative de l'affichage visionné lors de la mise sous tension. Le multimètre procède à ce moment à la phase d'auto-test et tout l'afficheur se trouve activé. Le microcontrôleur teste les mémoires (vive et morte), le sous-ensemble d'acquisition et le système d'affichage.

Cette procédure dure quelques secondes après lesquelles le relais de mise en service colle et le multimètre passe alors en fonction voltmètre 30 000 points autoranging, configuration qui peut dès lors être modifiée à l'aide du clavier de commande.

## REALISATION

L'électronique du Fluke 45 est répartie sur deux platines imprimées double face à trous métallisés avec masque d'épargne, trois si l'on implante la carte IEEE optionnelle.

La contre-platine de face avant soutient les circuits de commande et de gestion de l'affichage et du clavier.

Le constructeur a largement fait appel aux circuits CMS que ce soit pour les passifs ou les actifs. Seuls les composants de puissance, de protection et l'EPROM que l'on doit pouvoir débriquer facilement, restent en technologie traditionnelle.

La réalisation est aérée et fonctionnelle ce qui rendra une maintenance éventuelle aisée.

Les liaisons intercartes réalisées avec du câble en nappe et des connecteurs enfichables, de même que les œillets à souder recevant les fils des bornes d'ac-

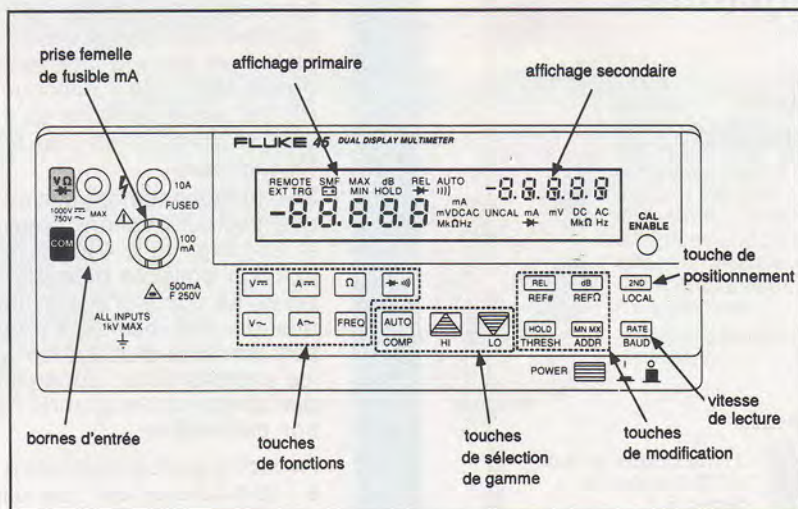
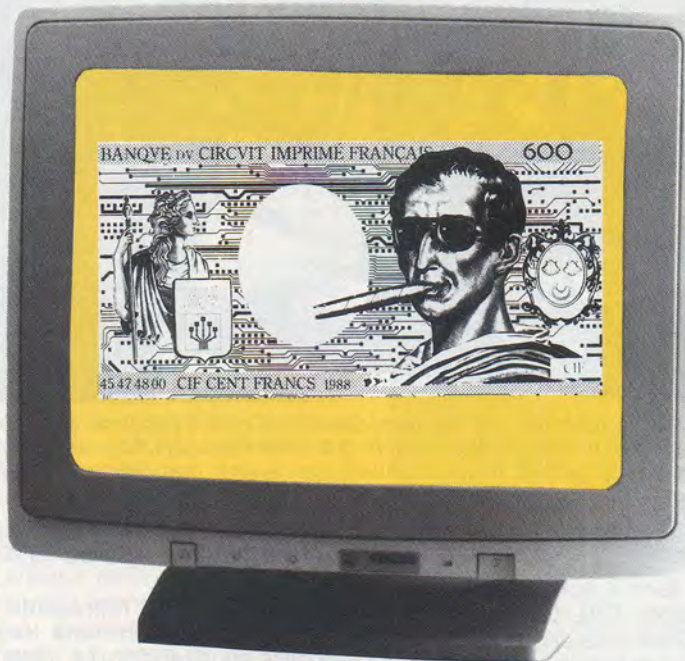


Figure 2 - Face avant du Fluke 45 avec tous les indicateurs allumés. C'est ce qui se produit à la mise sous tension de l'appareil durant la procédure d'auto-test.



# GAGNEZ DE L'ARGENT AVEC VOTRE C.A.O.

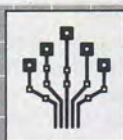


## CONCEPTEUR EDITEUR, CIF A CHOISI 9 LOGICIELS POUR LA CONCEPTION ET LA FABRICATION DES CIRCUITS IMPRIMES

DE 726 à 40.000 francs sur MAC  
ou sur PC et compatibles.

Des langages simples,  
avec documentation et notices  
en français, pour des programmes  
de schématique,  
d'implantation,  
de routage,  
de simulation,  
de nomenclature,  
et des bases de données.

*Documentation sur demande*



**C.I.F.**  
Circuit imprimé français

11, rue Charles-Michels  
92220 BAGNEUX  
Service R.P.  
Télex : 631 446 F  
Fax : 16 (1) 45 47 16 14  
Tél. : 16 (1) 45 47 48 00

ERGONOMY - Distributeur exclusif pour la Belgique et le Luxembourg  
415, bd de l'Humanité 1190 BRUXELLES Tél. : 02.378.27.00 - Fax : 02/332.09.12

cès de mesure, sont le gage d'une réalisation soignée garante d'une grande fiabilité.

L'électronique d'acquisition, la partie analogique en quelque sorte, est enfermée dans un blindage en plastique conducteur doublé sur l'autre côté de la carte imprimée d'une plaque étamée faisant elle aussi office de blindage.

N'oublions pas que l'appareil est sensible au  $\mu V$  et que dès lors toute perturbation électromagnétique doit être impitoyablement "traquée".

Le transformateur d'alimentation est séparé du reste de l'électronique par une cloison métallique solidaire du châssis pour éviter les mêmes désagréments dans le bas du spectre.

De façon à pouvoir garantir un fonctionnement sur une large plage de tensions et fréquences secteur, le constructeur a opté pour la régulation par alimentation à découpage ce qui explique la présence de deux petits transformateurs supplémentaires fixés sur la carte principale.

Nous avons affaire à un appareil sérieux, bien conçu et bien protégé, qui devrait assurer à son utilisateur de longues années de bons et loyaux services.

### **Conclusion**

Commercialisé à un prix de 5 100 F HT en version de base - il faut ajouter 1 400 F HT pour disposer de l'interface IEEE - le Fluke 45 s'avère d'un excellent rapport qualité-prix.

Considérant ses 100 000 points de mesure en vitesse d'acquisition lente, ses très nombreuses fonctions, son double affichage qui dans bien des cas évite l'emploi d'un second appareil, ses possibilités de dialogue en RS 232, nous pensons qu'il trouvera sa place dans tout laboratoire sérieux.

Son fonctionnement assuré pour des secteurs variant entre 90 V et 264 V et 45 à 440 Hz et l'adjonction possible d'un bloc batteries lui conférant une autonomie de huit heures élargissent son domaine d'utilisation à tous les endroits où un appareil complet affecté d'une grande résolution est requis.

Avouons que ce multimètre nous a particulièrement séduits et n'oublions pas, atout supplémentaire, qu'il bénéficie du soutien logistique du puissant réseau Philips Instrumentation.



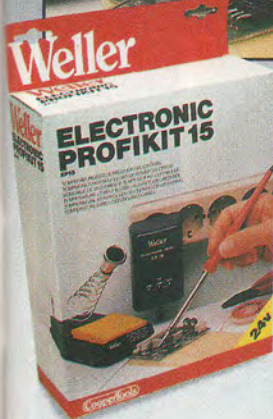
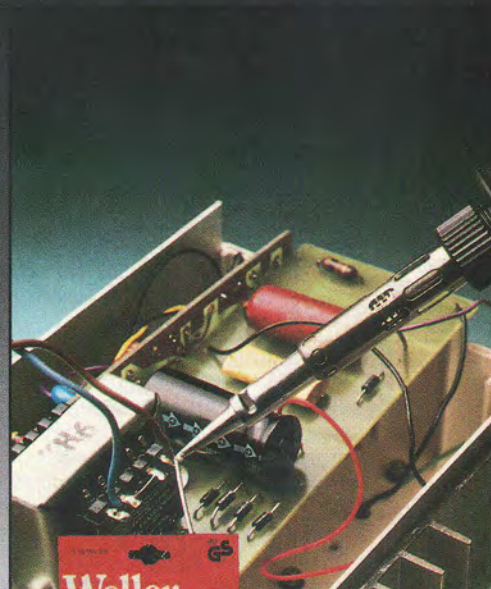
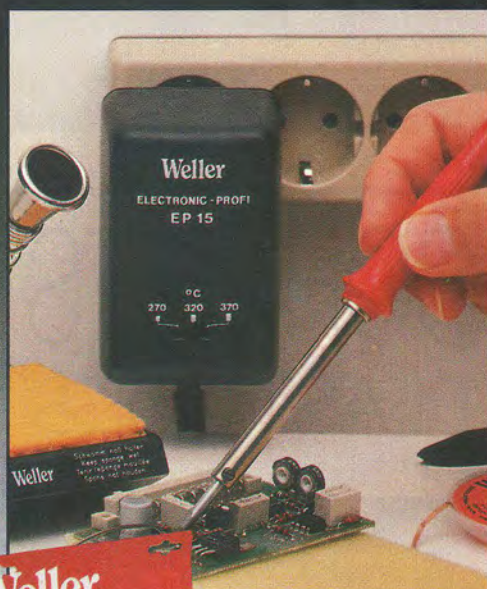
# Vous êtes un Amateur... Weller fait de vous un Professionnel.

Ces outils superbes répondent aux aspirations du passionné de l'électronique.

Qu'il s'agisse de réaliser des microcircuits, que la température soit un impératif ou que vous deviez souder loin de toute source de courant, Weller vous apporte la solution.

Dans l'industrie, Weller est reconnu comme le leader pour sa technologie et sa qualité.

Tirez-en avantage et votre enthousiasme aidant, devenez un vrai professionnel.



**Profikit Electronic EP 15**  
Un minifer à souder 15 watts avec transformateur permettant de régler la température à 270°, 320° et 370°C. Le kit comprend une panne 1.2 mm, un rouleau de tresse à dessouder, un support de fer et un manuel d'instructions. Autres accessoires disponibles.



**Profikit Electronic EP 40**  
Fer à dessouder 40 watts avec poire à dessouder (une seule main suffit). Le kit comprend une panne à souder, un support de fer et un manuel d'instructions. Autres accessoires disponibles.



**WP2 Pyropen Junior**  
Ce fer double fonction peut être utilisé comme fer à souder ou comme chalumeau. Léger et portable, il permet de chauffer n'importe où, instantanément, et à température contrôlée. Le kit comprend une recharge de gaz, un support, une éponge et un manuel d'instructions. Autres accessoires disponibles.

**CooperTools**







# Interphone duplex autonome

*La Communication prend de nos jours une place de plus en plus importance et nous voulions depuis quelque temps vous présenter un interphone autonome dont le fonctionnement duplex autorise de réels dialogues, semblables aux communications téléphoniques.*

*Les adeptes du parapente et d'autres activités sportives ou professionnelles trouveront dans cet accessoire un appareil souple d'emploi. Sa faible puissance d'émission limite la portée en milieu urbain mais la contribution du MC 3362 lui confère des possibilités déjà très intéressantes.*

*Notre interphone se compose de deux ensembles référencés A et B travaillant dans les gammes de fréquences de 26 et 49 MHz.*



## CONCEPTION GÉNÉRALE DES RÉCEPTEURS

Le schéma synoptique de la **figure 1** représente les récepteurs. Le signal capté par l'antenne attaque un filtre passe-bande comportant un réjecteur sur la fréquence de l'émetteur équipant la platine (dans le cas de l'ensemble A, ce réjecteur s'accorde sur 26 MHz). Le facteur de surtension des inductances reste élevé par l'emploi d'une structure à couplage capacitif et il en résulte une sélectivité satisfaisante sur les deux récepteurs. La **figure 2** vous laisse apprécier les caractéristiques de ces filtres. Il faut empêcher les fréquences indésirables (harmoniques d'émission) d'arriver sur le mélangeur du circuit intégré. Par intermodulation d'ordre 3 les produits  $2f_1 - f_2$ ,  $2f_2 - f_1$ ... etc. provoquent sinon la saturation de l'étage et créent des interférences après démodulation. La **figure 3** donne les graphiques du comportement non linéaire du mélangeur recevant deux signaux proches  $f_1$  et  $f_2$ , la conséquence immédiate est la dégradation du niveau de bruit (réduction du rapport S.B-1) donc la diminution de la sensibilité utile du récepteur. Le MC 3362 possède un point d'interception situé à 0 dBm et commence à créer des produits

d'ordre 3 pour deux signaux de - 48 dBm présents sur l'entrée. Il possède une dynamique d'intermodulation de 48 dB.

La première fréquence intermédiaire de 10,7 MHz élimine la fréquence image située 21,4 MHz plus bas ou plus haut en fonction du type de conversion utilisé, infradyne ou supradyne, comme l'explique la **figure 4**. La sortie du mélangeur attaque un amplificateur suivi par un filtre céramique SFE 10,7.

A ce niveau l'utilisation d'un filtre à quartz apporte une meilleure sélectivité et une meilleure protection envers les canaux adjacents. Cette formule constitue la solution technique idéale mais aussi la plus onéreuse. Avec une bande passante de 28 kHz à - 40 dB, le filtre KVG de la **figure 5** réalise un compromis utilisable sur nos récepteurs. Les caractéristiques du XF 303 se comparent avec celles d'un SFE 10,7 particulièrement la remarquable sélectivité de 200 kHz à - 6 dB du filtre céramique !

La deuxième fréquence intermédiaire s'obtient par translation de fréquence avec un oscillateur à quartz calé sur 10,245 kHz en résonance parallèle sur le fonda-



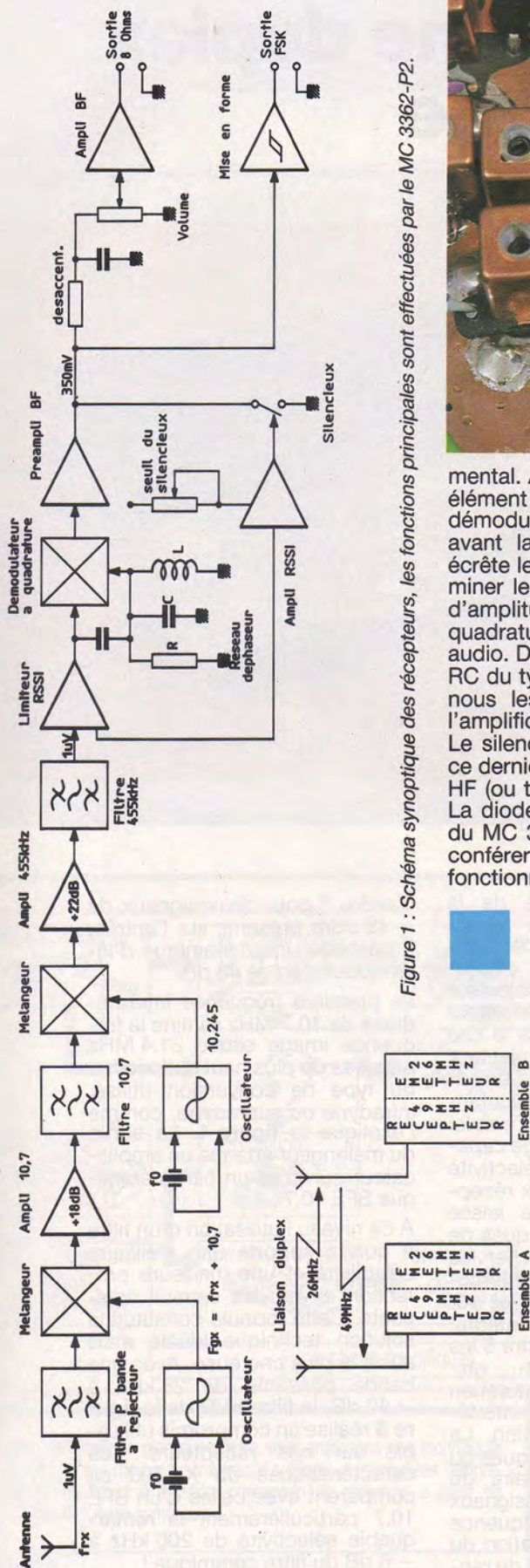
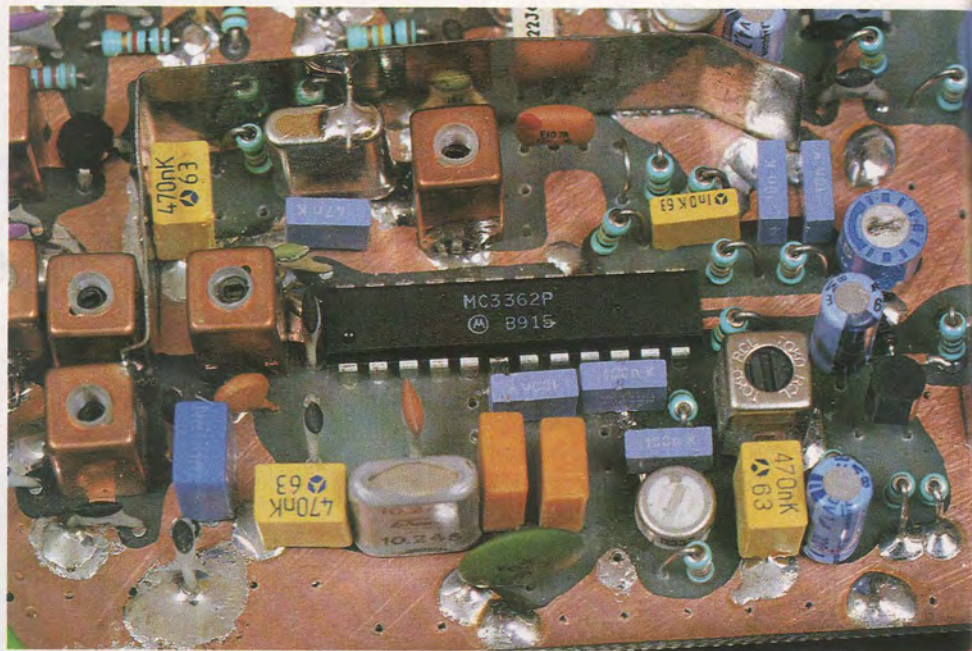


Figure 1 : Schéma synoptique des récepteurs, les fonctions principales sont effectuées par le MC 3362-P2.



mental. Amplifié puis filtré par un élément céramique, le signal à démoduler aboutit au limiteur avant la démodulation, celui-ci écrit le signal 455 kHz pour éliminer les résidus de modulation d'amplitude. Le démodulateur à quadrature fournit les signaux audio. Désaccoutés par un filtre RC du type passe-bas à 900 Hz, nous les appliquons ensuite à l'amplificateur audiofréquences. Le silencieux bloque l'entrée de ce dernier en l'absence de signal HF (ou trop faible) sur l'antenne. La diode zéner régule la tension du MC 3362 à 6,2 volts pour lui conférer une bonne stabilité de fonctionnement.

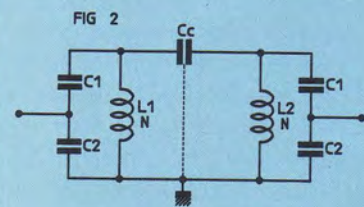


Figure 2

transformation d'impédance :

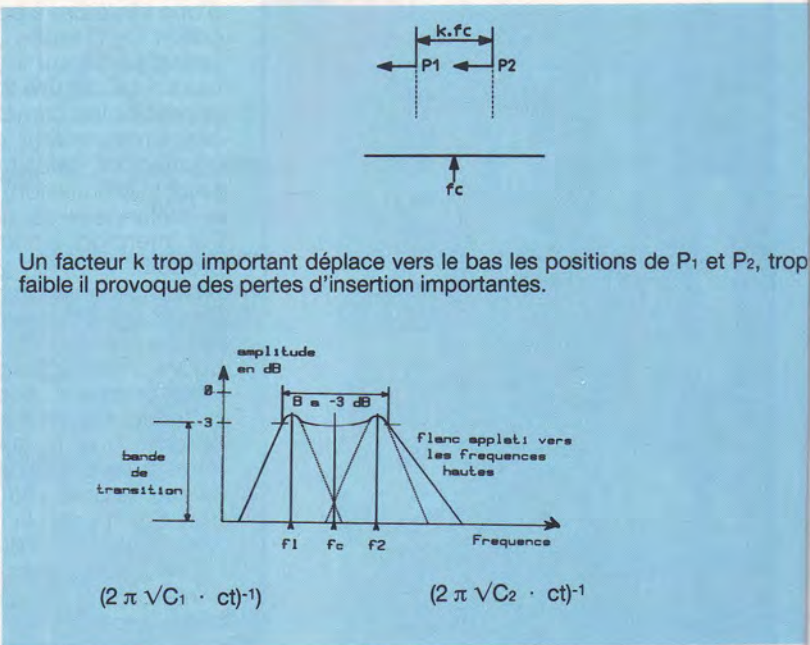
$$n = \frac{C_1 + C_2}{C_1}$$

Coefficient de couplage :

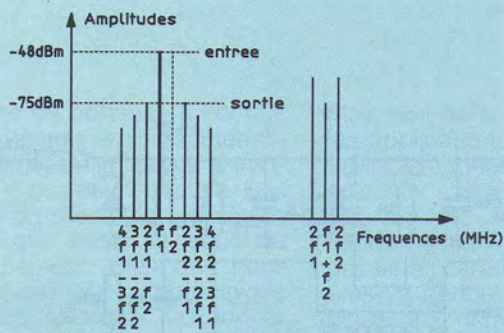
$$k = \frac{C_c}{C_1 + C_2}$$

$$\text{avec } C_1 = \frac{C_1 \cdot C_2}{C_1 + C_2}$$

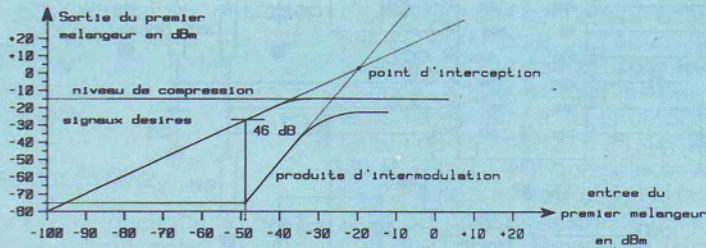
Figure 2 : Caractéristiques des filtres à couplage capacitif.







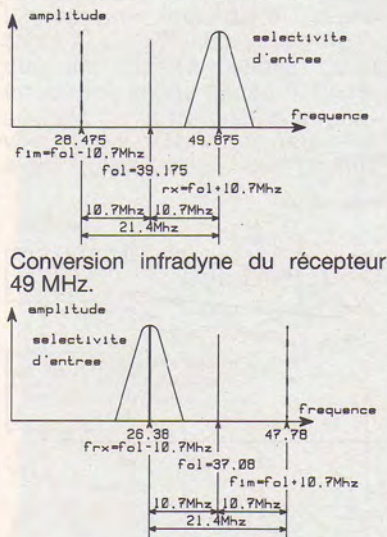
$f_1$  : fréquence de réception.  
 $f_2$  : fréquence indésirable provoquant les produits d'intermodulation.



Lorsque deux signaux de  $-48$  dBm sont présents à l'entrée, ils génèrent des produits d'intermodulation de  $-75$  dBm en sortie.

Figure 3 : Produits d'intermodulation d'ordre 3 à l'entrée du mélangeur et caractéristiques d'intermodulation du MC 3362.

Figure 4 : Représentation graphique des mélangeurs vis-à-vis de la fréquence image et de la fréquence intermédiaire.



Conversion supradynne du récepteur 26 MHz.

Caractéristique du filtre 4 pôles KVG.

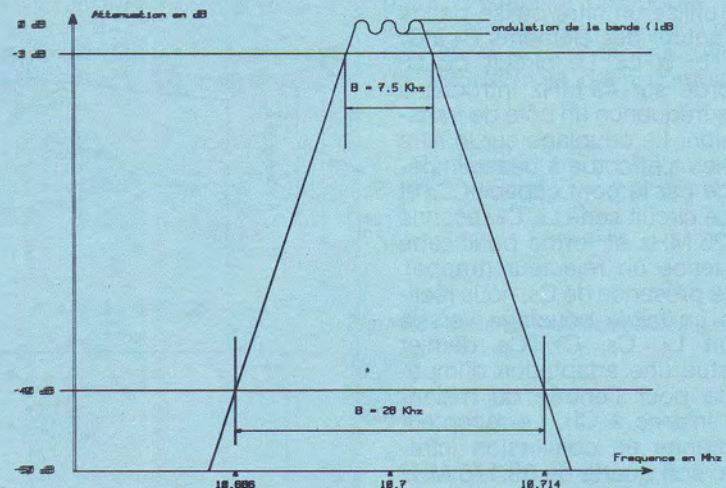
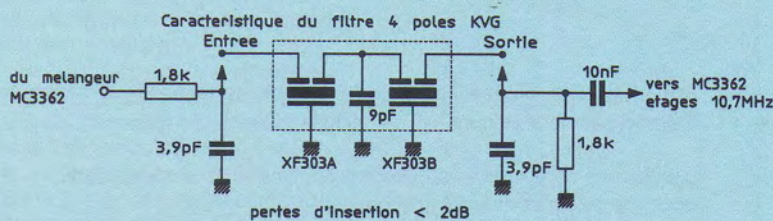
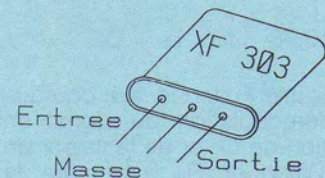


Figure 5 : Courbe de sélectivité du XF 303 de KVG, schéma de son adaptation sur le MC 3362 à la place du SFE 10,7 M.



Pertes d'insertion < 2 dB.





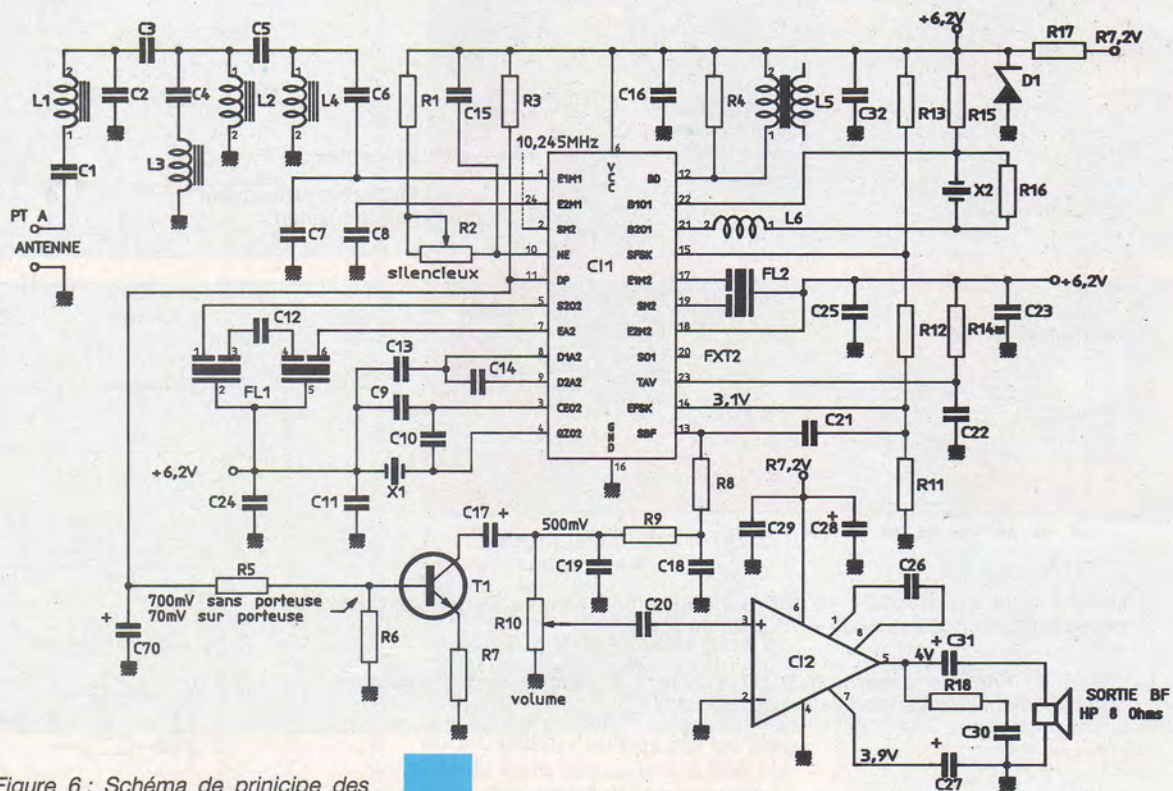


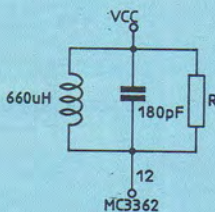
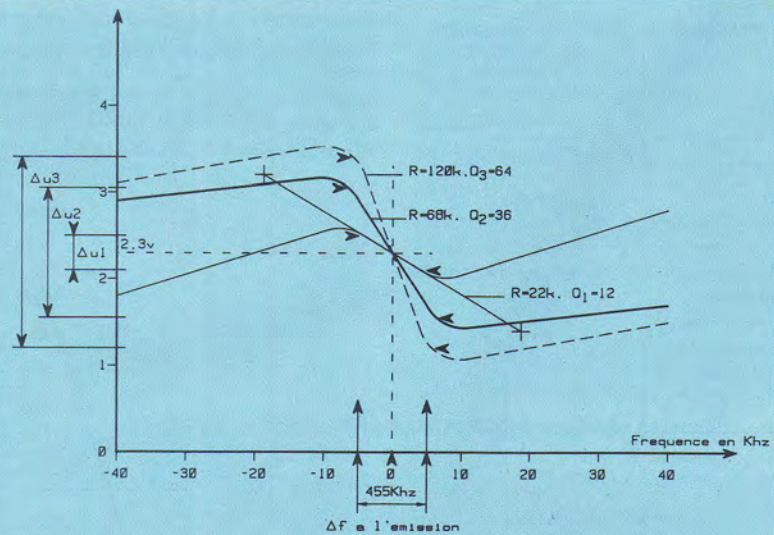
Figure 6 : Schéma de principe des récepteurs.

### Le récepteur 49 MHz

Le schéma représenté à la **figure 6** utilise un filtre passe-bande bâti autour des éléments C1 à C7 puis L1 à L4. Le circuit L1, C1 accordé sur 49 MHz introduit à cette fréquence un pôle de transmission. Le couplage sur le filtre 2 pôles s'effectue à basse impédance par le pont capacitif C2 et C3. Le circuit série L3, C4 résonne sur 26 MHz et forme pour cette fréquence un réjecteur (trappe). Par la présence de C5, nous réalisons un faible couplage vers le circuit L4, C6, C7. Ce dernier effectue une adaptation d'impédance pour l'entrée du mélangeur interne à C11. Le récepteur fonctionne en conversion infra-dyane, son quartz de 39,175 MHz oscillant sur sa résonance série grâce à l'inductance L6 accordée par la capacité interne de C11. Le démodulateur à quadrature est accordée avec L5 chargée par R4 qui détermine la bande passante de démodulation, donc la linéarité du signal reproduit. Le rapport  $f_0 \cdot (Q_0)^{-1}$  dépend de R4 avec :

$$R_4 = 6,28 \cdot f_0 \cdot L_5 \cdot Q_0.$$

La **figure 7** donne les courbes de démodulation du signal en fonction de  $Q_0$  et de la valeur de R4. Diminuer R4 augmente la linéarité de démodulation mais réduit l'amplitude du signal audio disponible, donc réduit la sensibilité relative du récepteur. En



$\Delta u_1$  à  $\Delta u_3$  : amplitude audio crête à crête, fonction de la résistance d'amortissement R pour  $\Delta f$  de 10 kHz crête à l'émission.

Les flèches sans indice représentent les limites de démodulation pour une excursion de 10 kHz crête.

Figure 7 : Linéarité de démodulation en fonction de R4 pour une excursion crête de 10 kHz.



l'absence de porteuse à l'entrée du récepteur, le bruit caractéristique (souffle) s'élimine par le transistor T<sub>1</sub> qui court-circuite R<sub>10</sub>. L'action du silencieux est réglée par R<sub>2</sub> qui ajuste le seuil de déclenchement. Bien que nous ne l'utilisons pas ici, nous avons prévu les éléments du trigger interne au MC 3362. La sortie FSK sert ainsi à commander un MM 53200 au mieux, sa nouvelle version C.MOS à faible consommation, le MM 57C200 qui par ailleurs fournit un codage sur 20 bits soit plus de 1 million de combinaisons.

### Le récepteur 26 MHz

De conception identique au précédent, le circuit série L<sub>1</sub>, C<sub>1</sub> accordé sur 26 MHz introduit un pôle de transmission à cette fréquence. Le filtre de bande inclut le réjecteur sur 49 MHz. La fréquence intermédiaire de 10,7 MHz obtenue par translation avec un quartz de 37,08 MHz en résonance série, procure une conversion supra-dyne conforme aux schémas de la figure 4.

L'adoption immédiate d'une seule FI de 455 kHz aurait impliqué une parfaite réjection de la fréquence image située 910 kHz au-delà de la fréquence à recevoir, ce qui nous aurait naturellement conduits vers des circuits

Mais elle se comporte mal pour les applications à bande étroite. En conséquence la conversion suivante s'effectue vers une FI de 455 kHz qui procure une bande passante de 10 kHz avec des filtres céramique courants. Ainsi la bande passante correspond aux normes du standard F3 (modulation FM à bande étroite). Cependant l'utilisation d'un filtre à quartz 8 pôles permettrait moyennant une conception différente d'opter pour une structure à simple changement de fréquence. A titre indicatif les meilleurs récepteurs actuels utilisent une FI de 10,7 MHz ou 21,4 MHz (en BLU) où il faut une sélectivité de 2,2 kHz à - 6 dB et 4,3 kHz à - 60 dB pour une parfaite réjection des canaux adjacents. Ceci s'acquiert avec un filtre à quartz.

### CONCEPTION GÉNÉRALE DES ÉMETTEURS

Ils fonctionnent en modulation de fréquence à bande étroite. La linéarité de modulation convient pour des fréquences audio de 3 kHz maximum, l'indice de modulation  $m = \Delta f \cdot (f_{max})^{-1} = 1$  (avec  $\Delta f$  = déviation de fréquence et  $f_{max}$  = fréquence audio admissible par le système) correspond à un bon compromis.

La figure 8 dévoile le synoptique des émetteurs. La préaccentua-

tion audio diffère de celles couramment adoptées, en effet la fréquence d'ouverture se situe à 800 Hz et nous limitons la bande à 4 kHz. La figure 9 propose la fonction de transfert du préamplificateur microphonique. Lorsque la fréquence augmente, la réactance de C<sub>58</sub> diminue et provoque l'augmentation du gain. C<sub>57</sub> se comporte en filtre passe-bas. Par l'intermédiaire de R<sub>23</sub>, le signal audio parvient au modulateur FM composé du quartz, de l'inductance et d'une diode varicap de modulation. Le quartz résonne sur sa fréquence fondamentale en mode parallèle et la diode varicap en série augmente sa fréquence. Le rôle de l'inductance L<sub>7</sub> consiste à compenser (annulation du terme réactif de la diode) la fréquence dans le sens inverse et toute variation de capacité de la diode engendrera une variation de la fréquence par rapport à la fréquence centrale. L'oscillateur Colpitts conçu autour d'un transistor à effet de champ assure une grande stabilité de fonctionnement, sa tension drain stabilisée à 6,2 volts participe également à sa stabilité.

La sortie du modulateur grâce à un pont capacitif réduit également l'instabilité provoquée par les variations de charge des étages suivants. Le tripleur utilise un TEC dont le drain comporte

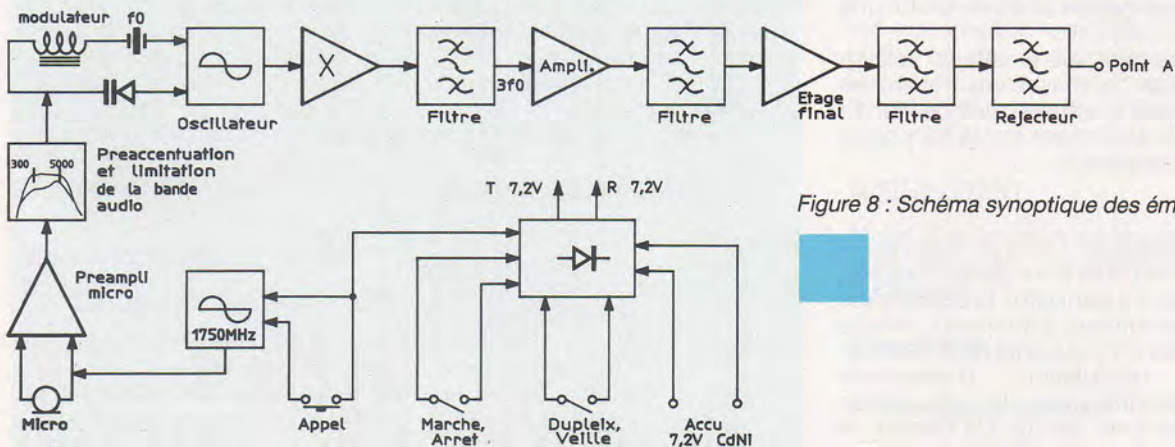


Figure 8 : Schéma synoptique des émetteurs.

d'entrée à très haute sélectivité, difficilement réalisables en pratique et d'une mise au point particulièrement délicate. Le choix d'un système à double changement de fréquence devient alors évident et permet la réjection des signaux indésirables avec moins de soucis de mise au point. Ces raisons techniques nous obligent à utiliser une première FI centrée à 10,7 MHz réjectant la fréquence image bien au-delà de la courbe de sélectivité de l'étage d'entrée des récepteurs.

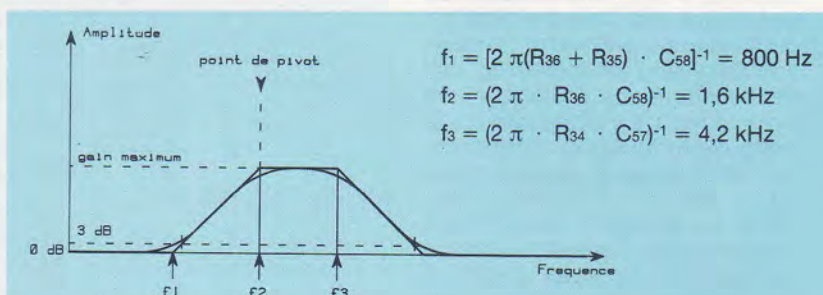


Figure 9 : Courbe de réponse du préamplificateur micro.



un circuit accordé parallèle sur la fréquence d'émission. Pour 6 kHz crête à crête d'excursion il suffit d'une variation de plus ou moins 1 kHz sur le quartz ; ceci est techniquement réalisable tout en conservant une bonne qualité de modulation.

Les amplificateurs constitués de T<sub>4</sub> et T<sub>5</sub> fonctionnent en classe A (régime linéaire) pour réduire les harmoniques et faciliter la mise au point des émetteurs. En effet le fonctionnement en classe C nécessite une adaptation différente des étages amplificateurs pour éviter les harmoniques impairs et l'emballement thermique des transistors. Cependant le rendement classe C s'avère nettement meilleur, de l'ordre de 70 % de la puissance consommée. L'adaptation à l'antenne réalisée par un circuit série accordé sur la fréquence de l'émetteur comporte un circuit parallèle qui introduit un zéro de transmission (trappe) sur la fréquence de réception. L'adaptation de sortie se compose d'un filtre elliptique du troisième ordre.

### L'émetteur 49 MHz

La figure 10 représente son schéma. Un quartz résonnant sur 16,625 MHz équipe le modulateur de fréquence. L'accord exact s'obtient avec l'inductance L<sub>7</sub> compensant la réactance capacitive de la diode D<sub>2</sub> tel que  $X_L - X_C = 0$ . Autrement dit le quartz voit sa liaison de masse au travers de ce circuit série constitué par L<sub>7</sub> et D<sub>2</sub> accordées sur la fréquence de résonance.

L'oscillateur fournit une puissance faible pour garantir sa stabilité. Le transistor T<sub>3</sub> sélectionne l'harmonique 3 du quartz, il limite également le signal pour atténuer la modulation d'amplitude engendrée par la modulation directe du quartz. Ce dernier se comporte comme un circuit accordé à très fort facteur de surtension et la moindre variation de fréquence engendre la variation du niveau de sortie. Par voie de conséquence il s'agit d'une modulation de l'amplitude de la porteuse modulée en fréquence. Le circuit accordé dans le drain de T<sub>3</sub> permet d'obtenir facilement l'adaptation vers l'étage amplificateur suivant conçu autour de T<sub>4</sub>. La condition d'adaptation est critique sur deux points : pour éviter des distorsions de la porteuse 49 MHz et procurer une puissance de

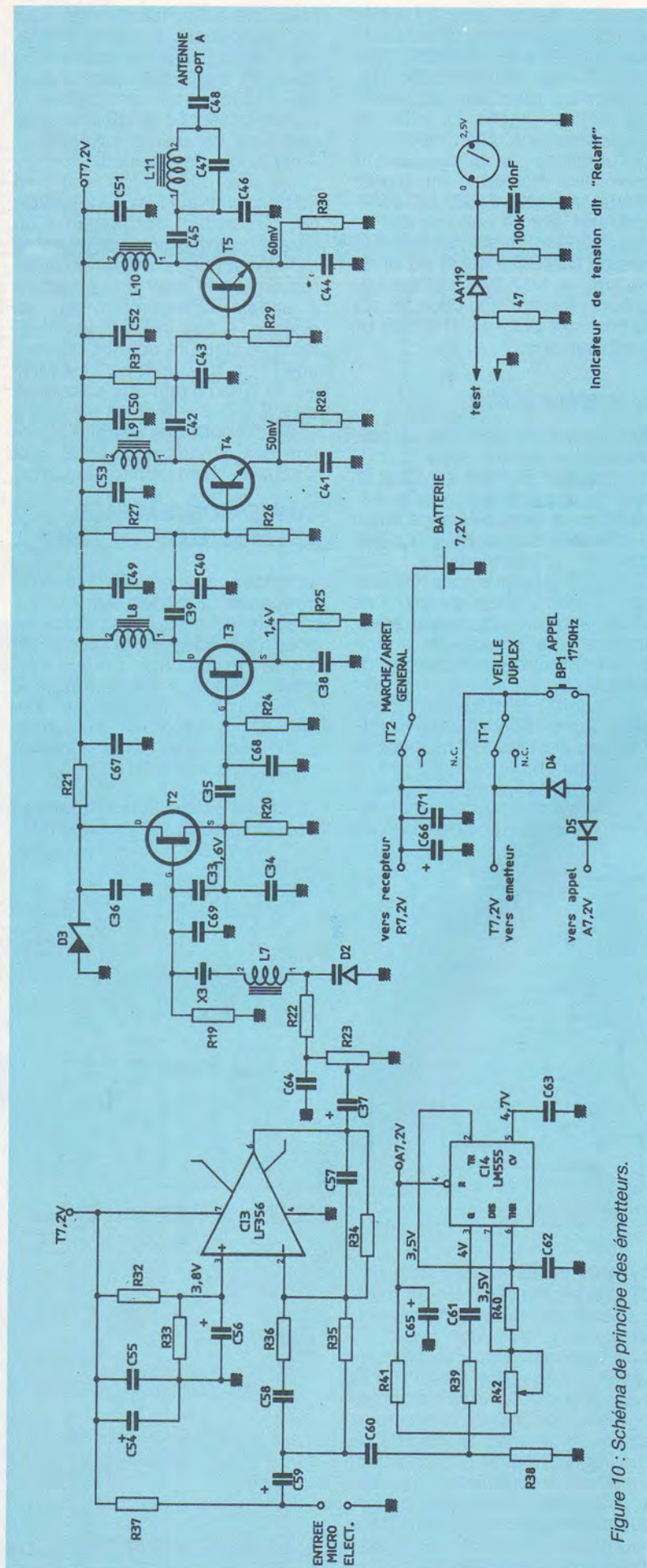


Figure 10 : Schéma de principe des émetteurs.



sortie maximum avec une bonne pureté spectrale. L'amplificateur final construit autour de T<sub>5</sub> relève le signal de sortie à une puissance d'environ 20 mW et l'adapte à l'antenne via les circuits L<sub>11</sub>/C<sub>48</sub> alors que L<sub>11</sub>/C<sub>47</sub> bloque le signal de réception et atténue l'harmonique 2 de l'oscillateur (33,25 MHz).

### L'émetteur 26 MHz

Il s'agit d'une structure identique au précédent émetteur mais constituée d'un modulateur à quartz résonnant sur 8,7933 MHz. Le calcul des circuits accordés s'effectue en fonction des caractéristiques souhaitées.

En jouant sur le rapport L.(C<sup>-1</sup>) du circuit accordé nous obtenons le meilleur un compromis.

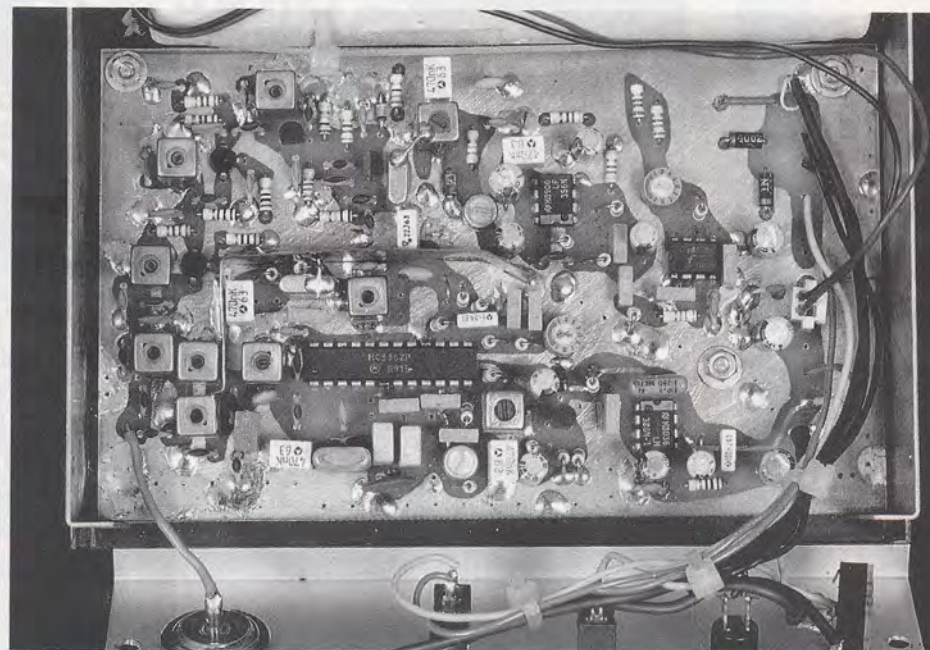
Lorsque le rapport prend une valeur élevée nous favorisons le gain et la sélectivité diminue. D'une manière générale on adoptera pour des fréquences entre 20 MHz et 100 MHz un rapport L.(C<sup>-1</sup>) compris entre 10.10<sup>3</sup> et 40.10<sup>3</sup>. Ceci reste une affaire de compromis entre gain et sélectivité. Dans tous les cas, il faut prendre en considération le transistor utilisé et sa charge de collecteur admissible.

Il arrive de voir le transistor osciller spontanément, instabilité provoquée par un rapport L.(C<sup>-1</sup>) trop grand. Le remède consiste à amortir le circuit accordé par une résistance connectée en parallèle. En effet, le rapport  $L.(C^{-1}) \cdot (R_L)^{-1}$  correspond à l'impédance de charge du collecteur, avec  $(R_L)^{-1}$  représentant la conductance de la bobine L.

### Notes importantes concernant les quartz

Toute lame de quartz peut osciller selon deux modes bien distincts en fonction de la coupe du cristal : le mode série et le mode parallèle. L'écart de fréquence entre les deux modes varie de 2 à 10 kHz. La fréquence la plus basse correspond toujours à la résonance série du quartz.

Chaque oscillateur voit sa conception différente en fonction du mode adopté. Les deux types seront utilisés dans notre réalisation. Le MC 3362 utilise des quartz de résonance série sur les 3,5 ou septième harmonique (overtone) et les oscillateurs d'émission modulés en fréquence dans un montage Colpitts pour des quartz en réso-



nance parallèle sur la fréquence fondamentale. Remarquons au passage la différence de fréquence entre un oscillateur utilisant un quartz overtone 3 (3<sup>e</sup> rang) et la multiplication par 3 d'une fréquence basée sur un quartz en résonance parallèle. Nous obtiendrons en sortie une fréquence notablement différente de quelques kHz même dans le cas où les fréquences fondamentales affichent la même valeur. Ces quelques lignes ont été écrites pour vous mettre en garde contre toutes contrevenances aux spécifications de quartz données dans la liste des composants.

### RÉALISATION PRATIQUE

Les dessins des circuits imprimés double face proposés à la **figure 11** permettent de réaliser les deux ensembles A et B qui possèdent la même implantation représentée à la **figure 12**. Toutes les inductances du montage sont de marque NEOSID (sauf L<sub>5</sub>). Distribuées en France par la société FRANCOSID, elles ne posent normalement aucun problème d'approvisionnement.

Les inductances du montage seront implantées en respectant les indices ① et ② que l'on découvre sur les schémas de principe et sur l'implantation. Une fois tous les composants implantés, vous disposerez un écran métallique de 15 mm de haut entre l'émetteur et le récepteur, vous soudez également tous les capots des inductances et des quartz sur la face supérieure cuivrée du circuit imprimé.

mée. Les deux platines peuvent prendre place dans un boîtier ESM référencé EC 1505.

Les accumulateurs au cadmium-nickel sont du type utilisé par nos amis modélistes, la capacité de 1,2 A pour 7,2 V autorisent une autonomie convenable de quelques heures en émission continue. La résistance R<sub>14</sub> prend une valeur comprise entre 2,2 MΩ et 4,7 MΩ mais ne s'utilise que lorsque le quartz s'obstine à ne pas vouloir résonner. Dans ce cas, les réglages deviennent un peu plus pointus.

### MISE AU POINT

Avant la première mise sous tension, effectuez les préreglages ci-dessous :

#### Ensemble A

##### a. L'émetteur 26 MHz

L<sub>7</sub>, noyau au milieu  
L<sub>8</sub>, noyau à fond  
L<sub>9</sub>, noyau au raz du capot  
L<sub>10</sub>, noyau au milieu  
L<sub>11</sub>, noyau à fond  
R<sub>23</sub>, au centre  
R<sub>42</sub>, au centre

##### b. Le récepteur 49 MHz

L<sub>1</sub>, noyau à fond  
L<sub>2</sub>, noyau au milieu  
L<sub>4</sub>, noyau au raz du capot  
L<sub>5</sub>, noyau au milieu  
L<sub>6</sub>, noyau à fond  
R<sub>2</sub>, au centre  
R<sub>10</sub>, au centre



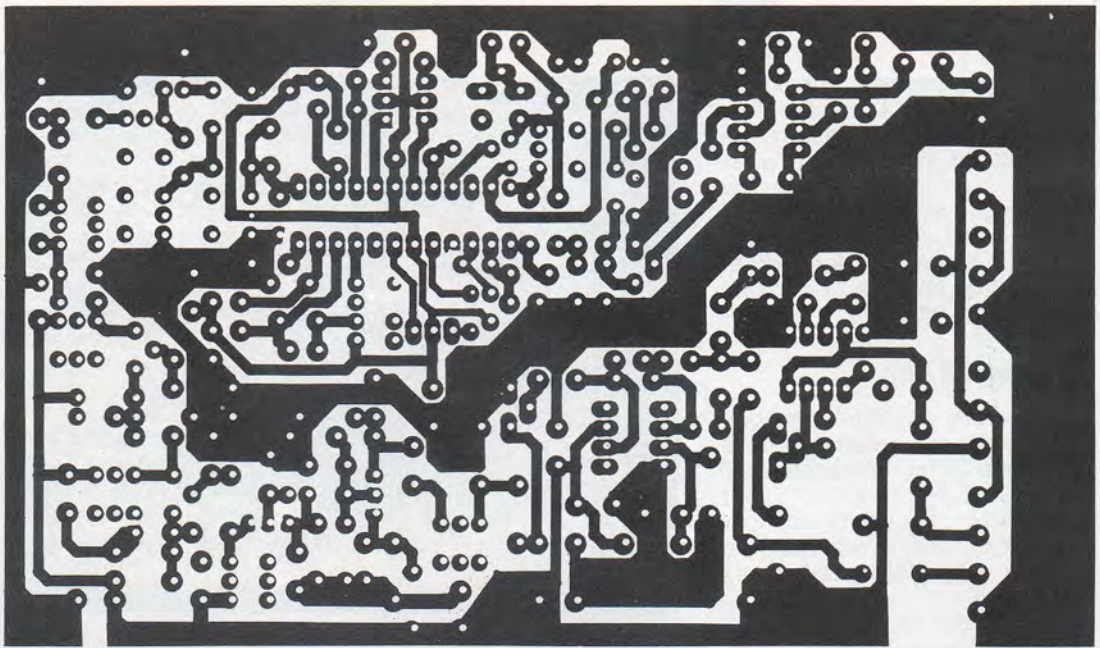


Figure 11 a

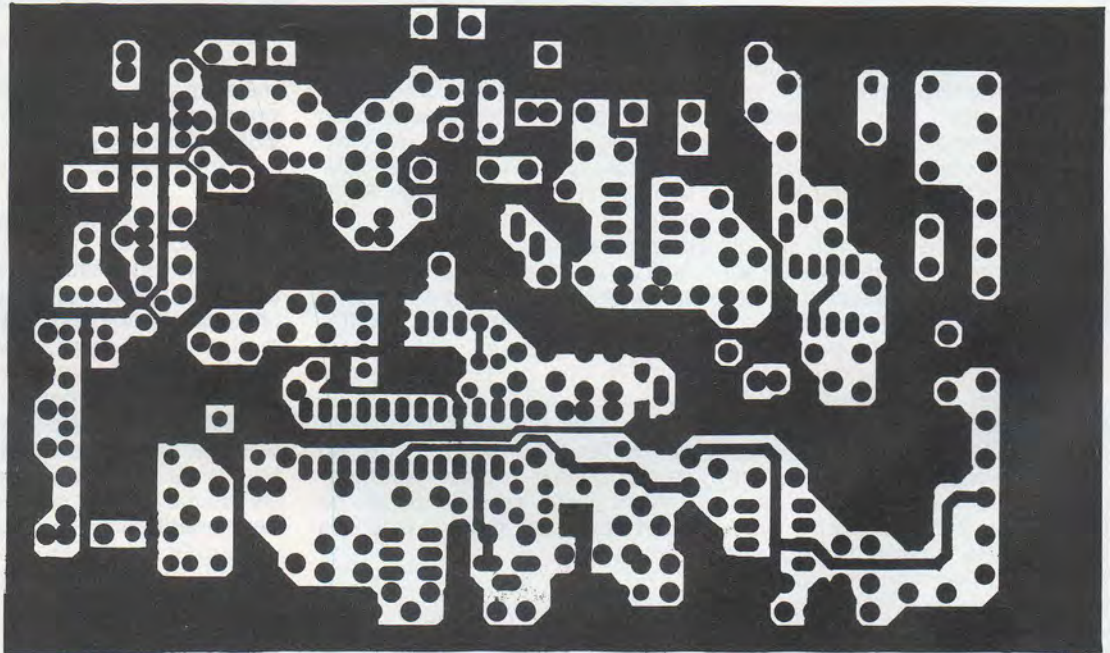


Figure 11 b

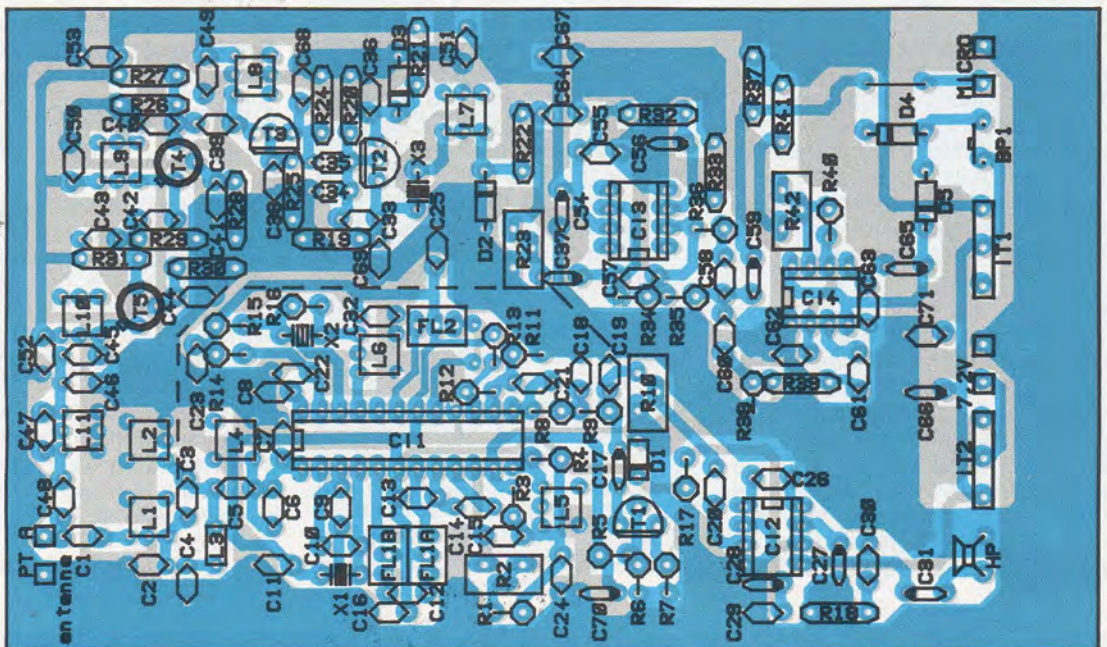


Figure 12



## Ensemble B

### a. L'émetteur 49 MHz

L7, noyau au milieu  
L8, noyau au milieu  
L9, noyau au raz du capot  
L10, noyau au raz du capot  
L11, noyau à fond  
R23, au centre  
R42, au centre

### b. Le récepteur 26 MHz

L1, noyau à fond  
L2, noyau au raz du capot  
L4, noyau au milieu  
L5, noyau au milieu  
L6, noyau à fond  
R2, au centre  
R10, au centre

## Procédure de réglage

### A. Les émetteurs

1. Branchez les émetteurs sur un wattmètre chargé par une résistance pure de 50 Ω.
2. Régler la fréquence des émetteurs sur 26,38 MHz et 49,875 MHz avec l'accord de L7
3. Régler le niveau de sortie au maximum par l'accord sur L8 à L11
4. Vérifiez le niveau d'harmoniques à l'analyseur ou avec un scanner ou un téléviseur
5. Régler l'excursion de fréquence à 6 kHz crête avec R23
6. Ajustez R42 pour obtenir la tonalité désirée

### B. Le récepteur 26 MHz

1. Allumez les ensembles A et B en mode duplex
2. Réglez L6 pour recevoir la porteuse de l'émetteur
3. Par précaution, éteindre puis rallumer le récepteur
4. Si le réglage a changé, recommencez celui-ci car il existe une position instable
5. Réglez L5 pour obtenir une bonne linéarité de démodulation
6. Appréciez le réglage de L5 par la lecture d'une tension de 500 mV aux bornes de R10 sans modulation
7. Réglez L1, L2, L4 pour obtenir le minimum de bruit. Des sifflements peuvent apparaître. Pour les éliminer retouchez les réglages de L8 à L11 de l'émetteur 49 MHz
8. Fignolez enfin les réglages de L1, L2 et L4 en vous éloignant progressivement de l'émetteur 26 MHz
9. Refaites ces opérations pour le récepteur 49 MHz

De toutes façons, les réglages fins seront effectués sur l'an-

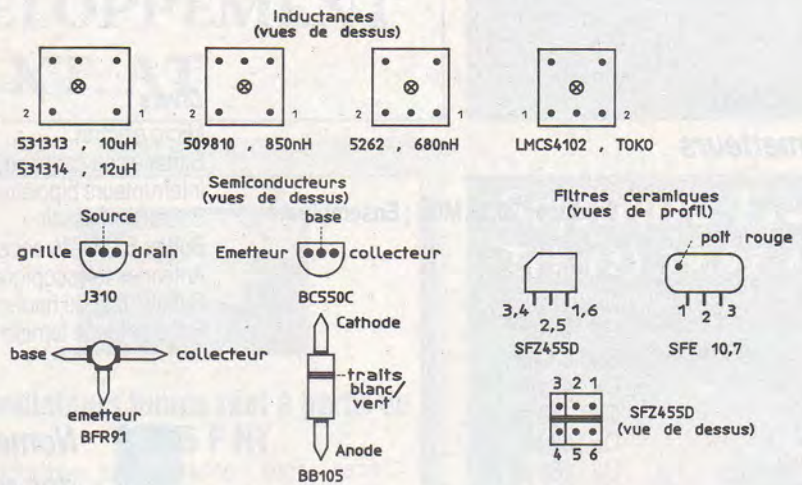
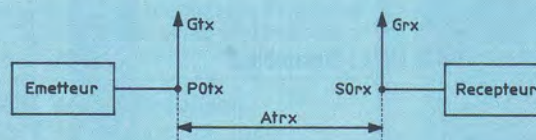


Figure 13 : Brochages des composants d'émission et de réception.



fréquence = 50 MHz

$P_{0TX}$  = puissance émise = 13 dBm

$G_{TX}$  = gain de l'antenne d'émission = - 15 dB

$G_{RX}$  = gain de l'antenne de réception = 15 dB

$S_{0RX}$  = sensibilité du récepteur pour 10 dB de  $S \cdot B^{-1}$  = - 100 dBm

Plancher de bruit = - 110 dBm

$A_{TRX}$  = atténuation de la puissance d'émission pour une distance "d" de 100 mètres =  $10 \log [4 \pi d \cdot \lambda^{-1}]^2$  = - 46 dB

### Evaluation de la liaison

1 : Calcul des pertes :  $G_{TX} + G_{RX} + A_{TRX} = - 76$  dB

2 : Niveau à l'entrée du récepteur :  $P_{TX} - 76$  dB = - 63 dBm

3 : On obtient à 100 mètres ; sans obstacle ; un rapport  $S \cdot B^{-1}$  de 47 dB.

Figure 14 : Bilan énergétique d'une liaison hertzienne.

tenne définitive en retouchant les inductances L1 et L11 de chaque ensemble.

Les réglages terminés, faites couler une goutte de cire HF sur les filets des noyaux pour éviter qu'ils se dérèglent.

## UTILISATION

Nous voudrions finir par une considération pratique concernant la portée d'une liaison HF à bande étroite. Sa valeur maximale reste bien sûr fonction du gain des antennes, des conditions de propagation donc du milieu dans lequel on utilise cet interphone. En vue directe sans obstacle, le bilan énergétique d'une liaison hertzienne se rap-

porte toujours au schéma de la figure 14. D'après celui-ci pour une fréquence de 50 MHz nous obtenons à 100 mètres un signal de 47 dB au-dessus du bruit pour une bande passante de 1 Hz. Mais pour 6 kHz crête de bande passante, ce dernier sera dégradé de  $[10 \log. 6 \cdot 10^3]$ , soit - 72 dBm pour le nouveau seuil de bruit. A ce moment, le rapport  $S \cdot B^{-1}$  atteint 9 dB donc reste juste audible. Pour améliorer les choses il faudra augmenter le gain des antennes. De plus dans la pratique on peut retirer environ 20 dB à ce bilan à cause des diverses absorptions et réflexions de l'onde émise.

Ph. B



## Nomenclature des émetteurs

### Résistances

R<sub>19</sub> : 100 kΩ  
R<sub>20</sub> : 560 Ω  
R<sub>21</sub> : 68 Ω  
R<sub>22</sub> : 47 kΩ  
R<sub>23</sub> : 47 kΩ ajustable  
R<sub>24</sub> : 100 kΩ  
R<sub>25</sub> : 220 Ω  
R<sub>26</sub> : 1 kΩ  
R<sub>27</sub> : 8,2 kΩ  
R<sub>28</sub> : 10 Ω  
R<sub>29</sub> : 1 kΩ  
R<sub>30</sub> : 10 Ω  
R<sub>31</sub> : 8,2 kΩ  
R<sub>32</sub> : 4,7 kΩ  
R<sub>33</sub> : 4,7 kΩ  
R<sub>34</sub> : 680 kΩ  
R<sub>35</sub> : 10 kΩ  
R<sub>36</sub> : 10 kΩ  
R<sub>37</sub> : 2,2 kΩ  
R<sub>38</sub> : 470 Ω  
R<sub>39</sub> : 33 kΩ  
R<sub>40</sub> : 10 kΩ  
R<sub>41</sub> : 6,8 kΩ  
R<sub>42</sub> : 10 kΩ ajustable

### Condensateurs

C<sub>36</sub> : 10 nF  
C<sub>37</sub> : 4,7 μF 10 V vertical  
C<sub>38</sub> : 10 nF  
C<sub>41</sub> : 10 nF  
C<sub>44</sub> : 10 nF  
C<sub>49</sub> : 470 nF  
C<sub>50</sub> : 10 nF  
C<sub>51</sub> : 10 nF  
C<sub>52</sub> : 10 nF  
C<sub>53</sub> : 470 pF  
C<sub>54</sub> : 100 μF 10 V vertical  
C<sub>55</sub> : 470 nF  
C<sub>56</sub> : 4,7 μF 10 V vertical  
C<sub>57</sub> : 56 pF  
C<sub>58</sub> : 10 nF  
C<sub>59</sub> : 4,7 μF 10 V vertical  
C<sub>60</sub> : 10 nF  
C<sub>61</sub> : 10 nF  
C<sub>62</sub> : 10 nF  
C<sub>63</sub> : 10 nF  
C<sub>64</sub> : 10 nF  
C<sub>65</sub> : 100 μF 10 V vertical  
C<sub>66</sub> : 100 μF 10 V vertical  
C<sub>67</sub> : 10 nF  
C<sub>71</sub> : 10 nF

### Emetteur 26,38 MHz ; Ensemble A

C<sub>33</sub> : 56 pF  
C<sub>34</sub> : 100 pF  
C<sub>35</sub> : 12 pF  
C<sub>39</sub> : 56 pF  
C<sub>40</sub> : 180 pF  
C<sub>42</sub> : 47 pF  
C<sub>43</sub> : 180 pF  
C<sub>45</sub> : 68 pF  
C<sub>46</sub> : 180 pF  
C<sub>47</sub> : 10 pF  
C<sub>48</sub> : 39 pF  
C<sub>68</sub> : 39 pF  
C<sub>69</sub> : 12 pF

### Emetteur 49,875 MHz ; Ensemble B

C<sub>33</sub> : 33 pF  
C<sub>34</sub> : 33 pF  
C<sub>39</sub> : 6,8 pF  
C<sub>40</sub> : 27 pF  
C<sub>42</sub> : 120 pF  
C<sub>43</sub> : 39 pF  
C<sub>45</sub> : 82 pF  
C<sub>46</sub> : 15 pF  
C<sub>47</sub> : 56 pF  
C<sub>48</sub> : 33 pF  
C<sub>68</sub> : 27 pF  
C<sub>69</sub> : 22 pF  
voir texte

### Inductances Néosid

#### Emetteur 26,38 MHz ; Ensemble A

L<sub>7</sub> : pot 7.1, 531314, 12 μH  
L<sub>8</sub> : pot 7.15, 509810, 850 nH  
L<sub>9</sub> : pot 7.15, 509810, 850 nH  
L<sub>10</sub> : pot 7.15, 509810, 850 nH  
L<sub>11</sub> : pot 7.15, 509810, 850 nH

#### Emetteur 49,875 MHz ; Ensemble B

pot 7.1, 531313, 10 μH  
pot 7.15, 5262, 680 nH  
pot 7.15, 5262, 680 nH  
pot 7.15, 5262, 680 nH  
pot 7.15, 5262, 680 nH

### Quartz

XT<sub>3</sub> : résonance parallèle sur le fondamental

#### Emetteur 26,38 MHz : 8,7933 MHz

#### Emetteur 49,875 MHz : 16,625 MHz

### Semi-conducteurs

T<sub>2</sub> : J310, siliconix  
T<sub>3</sub> : J310  
T<sub>4</sub> : BFR 91, Motorola, TFK  
T<sub>5</sub> : BFR 91  
D<sub>2</sub> : BB 105  
D<sub>3</sub> : BZX 6,2 V

### Circuits intégrés

CI<sub>3</sub> : LF 356  
CI<sub>4</sub> : LM 555, NS  
D<sub>4</sub> : 1 N 4001, 1 N 4006  
D<sub>5</sub> : 1 N 4001, 1 N 4006

### Divers

Micro électret  
Batteries au cadmium-nickel 7,2 V/1,2 A  
Interrupteurs bipolaires  
Boutons poussoir  
Boîtier ESM référence EC 1505  
Antennes télescopiques  
Casque 8 Ω ou haut-parleur  
Fiche antenne femelle PL 259

## Nomenclature des récepteurs

### Résistances

R<sub>1</sub> : 22 kΩ  
R<sub>2</sub> : 220 kΩ ajustable  
R<sub>3</sub> : 10 kΩ  
R<sub>4</sub> : 100 kΩ (voir texte)  
R<sub>5</sub> : 1 kΩ  
R<sub>6</sub> : 10 kΩ  
R<sub>7</sub> : 10 Ω  
R<sub>8</sub> : 22 kΩ  
R<sub>9</sub> : 12 kΩ  
R<sub>10</sub> : 22 kΩ ajustable  
R<sub>11</sub> : 22 kΩ  
R<sub>12</sub> : 120 kΩ  
R<sub>13</sub> : 10 kΩ  
R<sub>14</sub> : voir texte  
R<sub>15</sub> : 22 kΩ  
R<sub>16</sub> : 330 Ω  
R<sub>17</sub> : 120 Ω  
R<sub>18</sub> : 10 Ω

### Condensateurs

C<sub>8</sub> : 10 nF  
C<sub>9</sub> : 120 pF  
C<sub>10</sub> : 47 pF  
C<sub>11</sub> : 470 nF  
C<sub>12</sub> : 47 nF  
C<sub>13</sub> : 100 nF  
C<sub>14</sub> : 100 nF  
C<sub>15</sub> : 100 nF  
C<sub>16</sub> : 100 nF  
C<sub>17</sub> : 4,7 μF 10 V  
C<sub>18</sub> : 10 nF  
C<sub>19</sub> : 10 nF  
C<sub>20</sub> : 100 nF  
C<sub>21</sub> : 1 nF  
C<sub>22</sub> : 47 nF  
C<sub>23</sub> : 470 nF  
C<sub>24</sub> : 470 nF  
C<sub>25</sub> : 220 nF  
C<sub>26</sub> : 100 nF  
C<sub>27</sub> : 10 μF 10 V  
C<sub>28</sub> : 10 μF 10 V  
C<sub>29</sub> : 10 nF  
C<sub>30</sub> : 100 nF  
C<sub>31</sub> : 100 μF 10 V  
C<sub>32</sub> : 470 nF  
C<sub>70</sub> : 1 μF 10 V

### Récepteur 49,875 MHz ; Ensemble A

C<sub>1</sub> : 12 pF  
C<sub>2</sub> : 82 pF  
C<sub>3</sub> : 22 pF  
C<sub>4</sub> : 27 pF  
C<sub>5</sub> : 1 pF  
C<sub>6</sub> : 15 pF  
C<sub>7</sub> : 82 pF

### Récepteur 26,38 MHz ; Ensemble B

C<sub>1</sub> : 56 pF  
C<sub>2</sub> : 180 pF  
C<sub>3</sub> : 47 pF  
C<sub>4</sub> : 15 pF  
C<sub>5</sub> : 1 pF  
C<sub>6</sub> : 56 pF  
C<sub>7</sub> : 180 pF

### Inductances

L<sub>5</sub> : Toko LMCS 4102, noir  
L<sub>6</sub> : 7.1S n° 5262, 680 nH

### Récepteur 49,875 MHz ; Ensemble A

L<sub>1</sub> : 7.1S, 5262, 680 nH  
L<sub>2</sub> : 7.1S, 5262, 680 nH  
L<sub>3</sub> : SD75 1,2 μH  
L<sub>4</sub> : SD75 5262

### Récepteur 26,38 MHz ; Ensemble B

7.1S, 509810, 850 nH  
7.1S, 509810  
SD75, 820 nH  
SD75 509810

### Filtres céramiques

FL<sub>1</sub> : SFZ 455  
FL<sub>2</sub> : SFE 10,7 (voir texte)

### Quartz

XT<sub>1</sub> : 10,245 MHz  
XT<sub>2</sub> : résonance série, overtone 2 ; (la société Matel se propose de tailler les quartz).

### Récepteur 49,875 MHz, ensemble A : 39,175 MHz

### Récepteur 26,38 MHz, ensemble B : 37,08 MHz

### Semiconducteurs

T<sub>1</sub> : BC 550C  
CI<sub>1</sub> : MC 3362 P2, Motorola  
CI<sub>2</sub> : LM 386, National  
D<sub>1</sub> : BZX 6,2 V



# OUTILS DE DÉVELOPPEMENT POUR PC, XT, AT

## ADAPTATEURS UNIVERSELS pour la PROGRAMMATION de MICROCONTRÔLEURS



- Fonctionnent directement sur tous les programmeurs d'EPROM
- Disponibles pour 8751-8753-8744-87C51-87C451-87C750-87C751-87C752-63701-63705, etc...
- A partir de 1.590 F. HT


études & conseil  études & conseil  
23, av du 8 mai 1945  
95200 - SARCELLES  
Tél. (1) 39.92.55.49 - Minitel 3616 ADRES



## Émulateurs temps réel à partir de 8.995 F HT

Disponibles pour 68 HC05 - 6805 - 68705 - 6800 - 6802 - 6809 - 6502 - Z80 - Z180 - 64180 - 8085 - 8051 - 8031 - 68HC11 - 80186 - 80188  
\*\*\*


Se connectent sur le PC par le port série. Programme driver MS-DOS. Peuvent être livrés avec les programmes de développement associés sur PC.

études & conseil  études & conseil  
23, av du 8 mai 1945  
95200 - SARCELLES  
Tél. (1) 39.92.55.49 - Minitel 3616 ADRES

## PROGRAMMATEUR UNIVERSEL PAR PORT SÉRIE - A partir de 5.500 F. HT



- Programme les EEPROM - Flash EPROM EPROM-Monochip INTEL
- toutes les EPROM jusqu'à 4 Mo
- Option mode autonome
- Driver PC/MS-DOS fourni
- Effaceur U.V. intégré (option)
- Mise à jour Hard ware facile.

études & conseil  études & conseil  
23, av du 8 mai 1945  
95200 - SARCELLES  
Tél. (1) 39.92.55.49 - Minitel 3616 ADRES

## 2.990 F HT


3.546,14 F TTC



## SAISIE DE SCHEMAS CIRCUITS IMPRIMÉS

Facile d'utilisation : Multicouches, Zoom, Visualisation Taille Réelle, Routage piste à piste, Repeat, Mirror, Erase, Block, Librairies de symboles. Impression sur imprimante matricielle - Phototraceur - Plotter.

**SCHEMAS+CIRCUITS+ROUTAGE AUTO=6.900 F HT**

études & conseil  études & conseil  
23, av du 8 mai 1945  
95200 - SARCELLES  
Tél. (1) 39.92.55.49 - Minitel 3616 ADRES

## ANALYSEURS LOGIQUES 100/200 Mhz

- ID160 : 4 à 16 voies 50 MHz
- ID161 : 4 à 16 voies 100 MHz
- ID320 : 4 à 32 voies 200 MHz



A partir de 10.900 F HT

Ces analyseurs logiques se présentent sous la forme de carte pour PC/AT et sont livrés avec les sondes et le programme. A l'écran du PC se configurent le nombre de voies, la vitesse d'horloge, les paramétrages, etc...

Options Désassembleurs

études & conseil  études & conseil  
23, av du 8 mai 1945  
95200 - SARCELLES  
Tél. (1) 39.92.55.49 - Minitel 3616 ADRES

## ÉMULATEUR D'EPROM




- Liaison série RS 232
- Emule la 2764-27256-27512
- Programme driver MS/DOS
- Autonomie 12 h

## EFFACEUR D'EPROM U.V.



- VLE 8T : 8 EPROMS · VLE24T : 36 EPROMS
- VLE12T : 12 EPROMS · VLE24C : pour cartes

études & conseil  études & conseil  
23, av du 8 mai 1945  
95200 - SARCELLES  
Tél. (1) 39.92.55.49 - Minitel 3616 ADRES

## Software France

Tél. (1) 39.92.40.51

23, avenue du 8 mai 1945 - 95200 Sarcelles



## Programmeur et Testeur UNIVERSEL ALL 03

(EPROM-EEPROM-BPROM-PAL-GAL-EPLD-MICROCONTROLEUR-TTL-RAM)

3.709 FHT 4.399 F TTC

Autres modèles et Prix Spéciaux  
Revendeurs - nous consulter

## (E)EPROMS en STOCK



2732/64/128/256/512/010/011/002/004

## SERVICE COPIE DE MASTERS


à votre disposition

Les Programmes de :

## AVOCET

Pour le développement sur **Votre PC/AT/PS2** sous MS/DOS pour les microprocesseurs tels que : Z80-8085-8051-8031-8751-68000-6800-6804-68HC05-6805-68HC11 et bien d'autres...

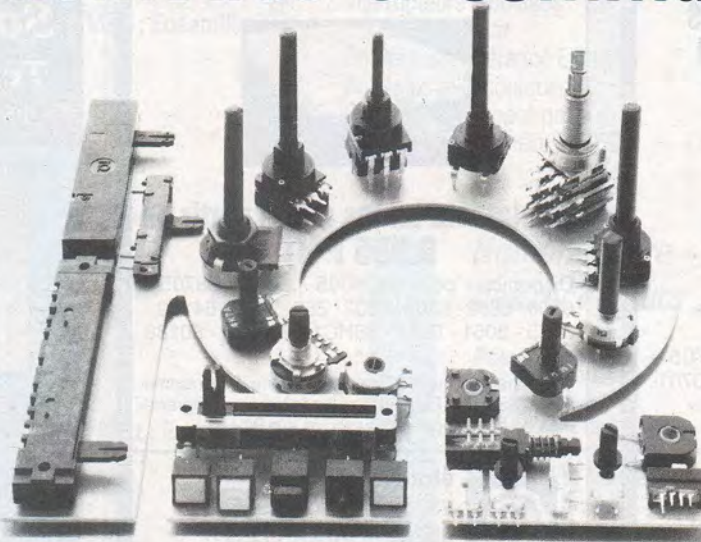
- \* **CROSS ASSEMBLEURS/MACRO ASSEMBLEURS**  
Les «macro assembleurs AVMAC» sont puissants. ils comportent tous les outils du langage assembleur dont vous avez besoin :  
\* Éditeurs de liens,  
\* Gestionnaires des bibliothèques  
\* Gestionnaire des références croisées
- \* **SIMULATEURS - DEBUGGERS**  
Ils permettent d'exécuter un programme conçu pour un autre microprocesseur sur votre système. Ils simulent les particularités Software d'un CPU. Les codes générés peuvent être lus et exécutés interactivement avant le transfert sur EPROM.
- \* **CROSS COMPILATEURS C et PASCAL**  
Ces compilateurs permettent d'écrire un programme en C ou Pascal sous éditeur de texte MS/DOS. A la compilation, ils créent le fichier assembleur, le fichier .HEX et le fichier objet ROMamble directement.

études & conseil  études & conseil  
23, av du 8 mai 1945  
95200 - SARCELLES  
Tél. (1) 39.92.55.49 - Minitel 3616 ADRES



# Radiotum

## potentiomètres & commutateurs



DISTRIBUTION, REGION PARISIENNE :

- BAN ELEC - 90, Rue Pierre Semard - 92320 Chatillon/Bagneux - Tél. (1) 46554343 - Fax (1) 46554465 - Télex 204874
- BRN - 21, Rue Gallié cité Descartes - 77436 Champs/Marne - Tél. (1) 64680166 - Fax (1) 64680019 - Télex 092407
- EPAC - 56, Rue Emile Zola - 93100 Montreuil - Tél. (1) 48596300 - Fax (1) 48590261 - Télex 231786

CENTRE : • AXEL, 12, Rue du Dr. Saubert - B.P. 14 - 63880 Olliergues - Tél. 73955643 - Fax 73955265 - Télex 391634

EST : • SELFCO - 31, Rue du Fossé des Treize - 67000 Strasbourg - Tél. 88220888 - Fax 88834181 - Télex 890706

RHONE-ALPES : • LMC - 140, Rue de Créqui - 69003 Lyon - Tél. 78601342 - fax 78717887

SUD-OUEST : • ELECTROME - ZI Bougainville - Bd Alfred Daney - 33300 Bordeaux - Tél. 56396918 - Fax 56506739 - Télex 541001

### Radiotum

37, Rue François Arago

93100 MONTREUIL

Tel. (1) 48589409 - Telex 233414

Fax (1) 48587004

# SUPER-3 DE DATAMAN

- 1 ÉMULATEUR MÉMOIRE
- 2 PROGRAMMATEUR
- 3 TERMINAL AUTONOME (CdNi)

SOLUTION OUVERTE. Tous les algorithmes (Quick Pulse, Flashrite) peuvent être modifiés par l'utilisateur. Capacité mémoire émulation-programmation 64 Koctets. C'est VOTRE DERNIER PROGRAMMATEUR D'EPROM. La mise à jour du SUPER-3 se fait par la lecture d'une PROM. Garantie en laboratoire MIWsa 1 année. Adaptateurs 32 et 40 pins pour EPROM 1 M bit et pour  $\mu$ C 8751.

AUTRES PRODUITS. Pour la famille 8051, 8052 disponibles en-stock :

- COMPILATEUR C, et ASSEMBLEUR.
- SYSTÈME DE DÉVELOPPEMENT 8051.
- AUTOMATISEUR II pour ORGANISEUR II.

DÉVELOPPEMENT MICROINFORMATIQUE SUR CAHIER DE CHARGES.



MIW

## MIWsa

RECHERCHE & DÉVELOPPEMENT MICROINFO

34, rue du Général-Brunet - 75019 PARIS

Tél. : (1) 42.00.99.75 - Fax : (1) 42.01.98.40

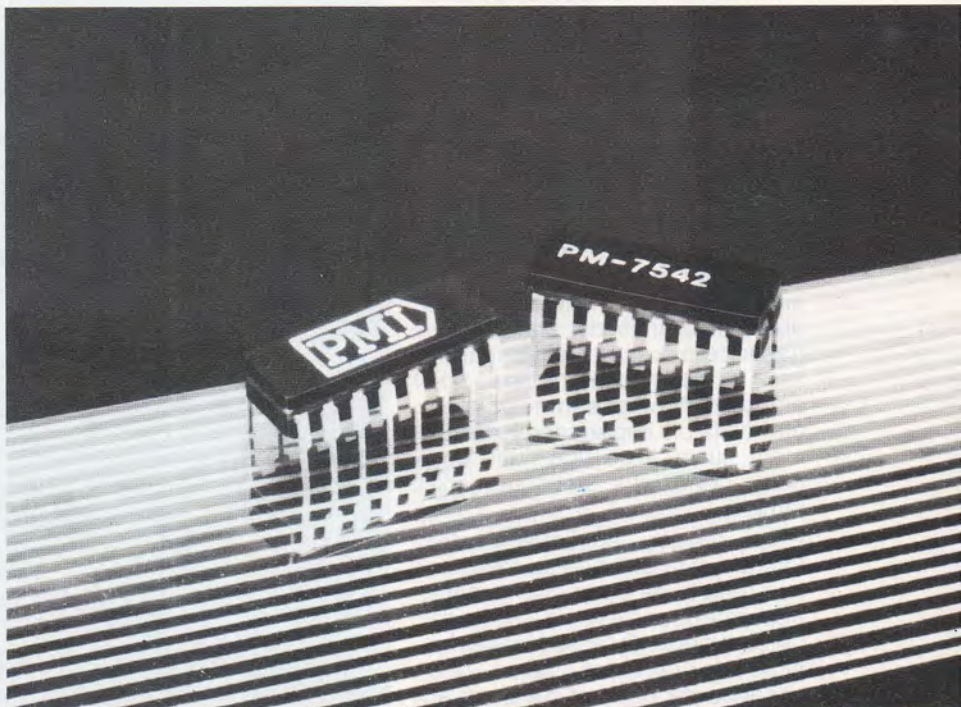
(\* 8 895 F T.T.C. UNE DISQUETTE PC AVEC LOGICIEL D'AIDE GRATUITE



# Le phénomène de "Latch-up" dans les convertisseurs CMOS

## Comment s'en "préserver"

*La plupart des ingénieurs utilisent maintenant des circuits intégrés analogiques et digitaux en technologie CMOS afin de limiter la consommation de leurs systèmes et de les rendre plus fonctionnels. Une gamme étendue de circuits logiques CMOS, de convertisseurs analogiques/numériques et numériques/analogiques ainsi que d'amplificateurs opérationnels, est maintenant disponible. L'ingénieur utilisant pour la première fois ces composants est dans l'ignorance ou est inquiet de la tendance qu'ont certaines jonctions des circuits intégrés CMOS à se mettre en "latch-up" sous certaines conditions.*



Le "latch-up" se définit comme étant la génération d'un canal à basse impédance entre les deux pôles de l'alimentation, due au déclenchement d'une structure bipolaire parasite à 3 jonctions, structure communément comparée à un SCR (Silicon Controlled Rectifier) ou thyristor. Ce thyristor parasite est inhérent à toutes les conceptions d'entrée et de sortie des circuits CMOS aussi bien analogiques que logiques. Cette note d'application examine les mécanismes qui provoquent l'amorçage de ce thyristor dans les circuits intégrés CMOS, dévoile les pièges que l'on rencontre communément dans la conception des circuits et qui peuvent conduire au "latch-up", et présente les techniques qui finalement permettent de l'élimi-

ner. Le lecteur peut sauter les paragraphes théoriques s'il le désire et aborder directement les paragraphes qui permettent d'identifier les causes du "latch-up" et d'y remédier.

### **LE FONCTIONNEMENT DU THYRISTOR :**

Avant d'aborder le phénomène de "latch-up" dans les circuits intégrés CMOS, il est utile de revoir la théorie du thyristor afin de comprendre les mécanismes qui sont à la base du "latch-up". Un thyristor a une structure PNP dont les caractéristiques sont montrées **figure 1** et **2**. Le thyristor est un composant non conducteur à l'état repos, qui ressemble à une diode en inverse



jusqu'à ce qu'il soit déclenché. Il se verrouille une fois déclenché et conduit un courant important jusqu'à ce que ce courant tombe en-dessous d'une valeur minimum de maintien ( $I_{\text{holding}}$ ). Les quatre couches de silicium PNPN peuvent être décomposées en deux transistors bipolaires, un PNP et un NPN, connectés comme sur la **figure 3**. Le produit qui en résulte a trois terminaisons principales : une anode, une cathode et une gachette. Une gachette secondaire est formée par la base du transistor PNP.

Le passage du courant à travers le thyristor est initialisé par l'injection d'un courant d'un niveau suffisant dans la base  $Q_2$  pour le rendre conducteur. Quand ceci est fait, le courant collecteur de  $Q_2$  s'écoule à travers la jonction base-émetteur de  $Q_1$  et le rend lui aussi conducteur. Un courant additionnel est alors injecté dans la base de  $Q_2$ .  $Q_2$  devient plus conducteur et fournit encore plus de courant à la base de  $Q_1$ . Cette boucle de réaction positive formée par  $Q_1$  et  $Q_2$  maintient la conduction du thyristor, même après le retrait du courant de gachette qui avait servi à initialiser le phénomène. Une fois amorcé, le composant restera en état de faible impédance indéfiniment, jusqu'à ce que l'une des deux conditions suivantes soit remplie :

- La tension appliquée entre l'anode et la cathode du thyristor soit réduite de sorte que la jonction émetteur-base de  $Q_1$  ou de  $Q_2$  se bloque.  $Q_1$  et  $Q_2$  cesseront alors de conduire, dû à une absence de courant de base et le thyristor se bloquera.

- Le courant qui traverse le thyristor est réduit à un niveau inférieur à celui nécessaire au maintien ( $I_{\text{holding}}$ ) du phénomène de conduction.

Il y a trois manières de déclencher le thyristor. La première, et la plus directe, est d'injecter extérieurement un courant suffisamment important dans chacune des gachettes. La seconde, moins évidente, est d'augmenter la tension appliquée entre l'anode et la cathode ( $V_{AK}$ ), jusqu'à provoquer un claquage par avalanche dans la jonction N1P2. Ceci provoque effectivement l'injection d'un courant dans la gachette du thyristor, le rend conducteur et le verrouille dans cet état. Le thyristor continuera à conduire même quand la tension  $V_{AK}$  sera réduite à une valeur inférieure à la tension de maintien ( $V_{\text{sustaining}}$ ). La troi-

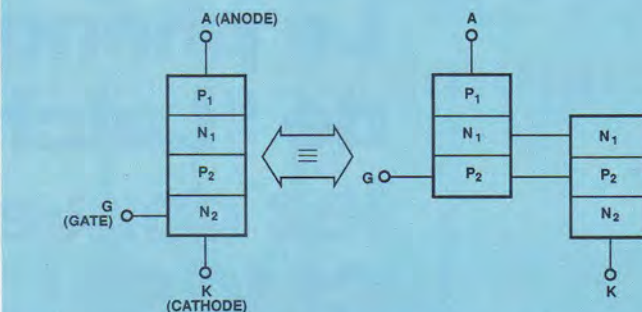


Figure 1 : Un SCR (thyristor) a une structure à quatre couches, mais peut aussi être configuré comme deux transistors bipolaires branchés ensemble comme ci-dessus.

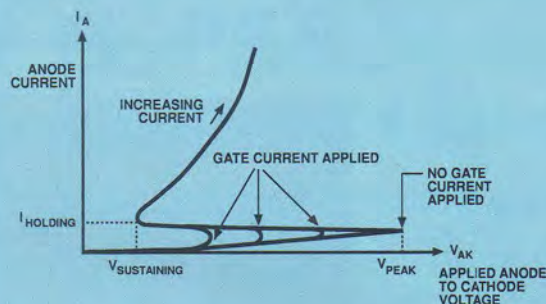


Figure 2 : Les caractéristiques typiques d'un thyristor montrent qu'une fois amorcé celui-ci conduit un courant important limité seulement par l'alimentation et la charge.

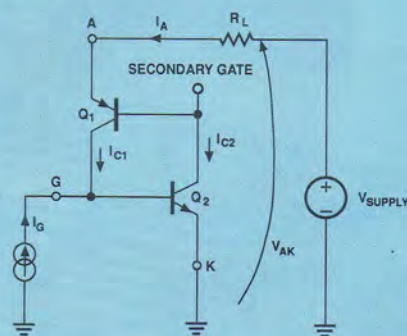


Figure 3 : La modélisation du thyristor en deux transistors bipolaires montre ici la boucle de réaction positive qui se forme quand les collecteurs de  $Q_1$  et de  $Q_2$  alimentent respectivement les bases de  $Q_2$  et de  $Q_1$ .

sième possibilité de déclenchement est une variation rapide de  $V_{AK}$  dans le temps ( $\Delta V_{AK}/\Delta t$ ). Ainsi, un courant est injecté dans la gachette à travers la capacité de la zone de déplétion de la jonction N1P2. Bien que la capacité de la zone de déplétion diminue quand  $V_{AK}$  augmente, et que cela réduit la quantité de courant injecté, un "slew rate" de valeur élevée peut encore provoquer un courant suffisant dans la gachette et amorcer le thyristor.

Il est à noter que les effets d'une tension de claquage et d'un  $\Delta V_{AK}/\Delta t$  sur la gachette du thyristor sont amplifiés par la présence d'un courant de gachette déjà existant. Cela signifie que la tension de maintien et la valeur du "slew rate" ( $\Delta V_{AK}/\Delta t$ ) qui amorce le thyristor seront d'autant plus faibles que le courant

de gachette déjà existant sera élevé. Il faut en tenir compte quand on utilise des circuits intégrés CMOS ayant une propension au "latch-up".

### Relation entre les entrées/sorties digitales et les structures thyristor dans les convertisseurs CMOS :

Un schéma typique d'un inverseur CMOS est donné **figure 4**. Il contient un MOSFET canal N avec sa source et son substrat à la masse, ainsi qu'un MOSFET canal P avec sa source et son substrat au potentiel VDD. Cette structure d'entrée et de sortie, montée en inverseur pour des raisons de commodités, est représentative de toutes les entrées et sorties des convertisseurs CMOS de PMI. La diode



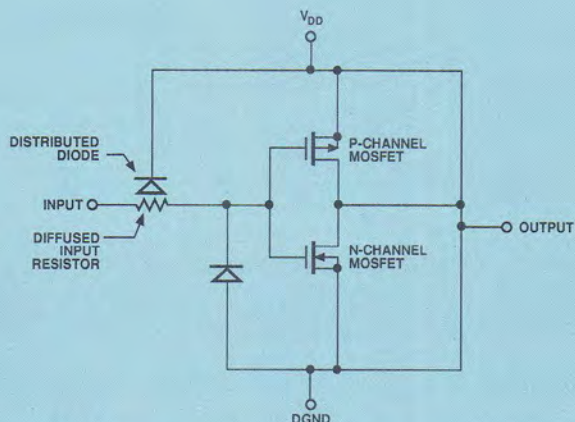


Figure 4 : Un inverseur CMOS comporte des diodes de protection qui améliorent la tenue aux décharges électrostatiques (ESD) du composant. Les diodes parasites de sortie sont automatiquement présentes du fait que les corps des MOSFETs sont connectés électriquement à VDD et DGND.

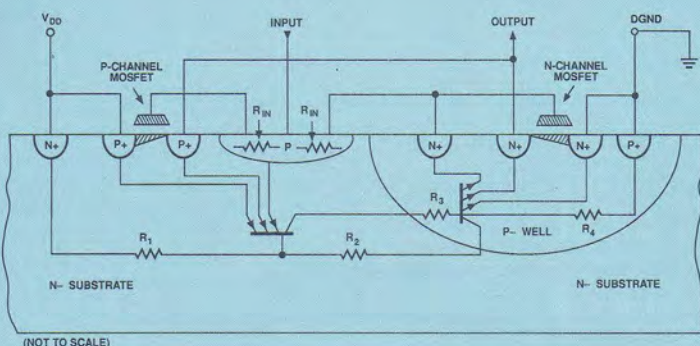


Figure 5 : Cette vue en coupe d'un inverseur CMOS avec ses diodes de protection d'entrée montre clairement la présence de transistors parasites PNP et NPN.

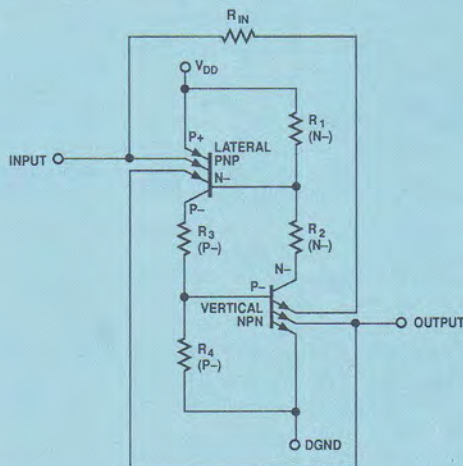


Figure 6 : En redessinant correctement les transistors parasites de la figure 5, nous reconnaissons maintenant aisément un SCR.

sortie/masse et la diode sortie/VDD sont dues au substrat et sont inhérentes à toute structure MOSFET.

La résistance d'entrée, la diode entrée/masse et la diode entrée/VDD (Distributed diodes) ont été délibérément incluses, afin de polariser les grilles par rapport à VDD et la masse. Ce circuit de protection d'entrée réduit fortement la sensibilité des structures MOSFET aux décharges électrostatiques dont la consé-

quence est une rupture d'oxyde. Cette protection est maintenant utilisée sur la plupart des circuits intégrés CMOS.

La polarisation en direct de n'importe laquelle des quatre diodes montrées figure 4 peut déclencher l'effet thyristor si le courant qui la traverse est suffisamment élevé.

La figure 5 est une coupe d'un inverseur CMOS, montrant comment sont constitués un canal P

et N MOSFET. Le canal P est formé directement dans le substrat de type N  $\ominus$ , alors que le canal N se trouve dans une cavité dopée P  $\ominus$ .

Un thyristor parasite à quatre couches, montré schématiquement figure 6, est créé quand un canal N et P MOSFET sont proches l'un de l'autre.

Le transistor vertical NPN multi-émetteur résulte de la fabrication du canal N MOSFET dans la cavité dopée P  $\ominus$  et le transistor PNP latéral à multi-émetteur résulte de la fabrication du canal MOSFET P  $\ominus$  dans le substrat de type N  $\ominus$ . Heureusement, le transistor PNP a une base importante et donc un faible gain en courant,  $\beta$ , habituellement inférieur à 1. Aussi, faut-il quelques centaines de milliampères de courant pour déclencher le thyristor parasite. Il faut noter que le thyristor parasite est directement connecté aux bornes de l'alimentation (VDD et DGND) du composant CMOS. Une fois déclenché, il offrira un chemin de faible impédance et permettra le passage d'un courant important. Ce phénomène est destructif si on le laisse persister car il aura pour conséquence la destruction du fil de "bonding" ou de la métallisation de la puce du fait d'une surchauffe excessive.

Dans un DAC CMOS, nous n'avons pas accès aux diverses terminaisons des portes digitales, mais le déclenchement du thyristor parasite peut encore se faire de multiples façons. La cause la plus commune est la tension d'entrée qui dépasse la tension d'alimentation VDD de 0,3 V à 0,7 V. Dans ce cas la jonction base-émetteur du transistor parasite PNP conduit et déclenche le thyristor. La situation est différente dans le cas d'une tension négative en entrée, car il y a une résistance en série avec la diode de protection connectée à la masse digitale DGND. La tension d'entrée peut ainsi descendre en-dessous de DGND d'une manière importante (habituellement 2 à 3 Volts) avant que la diode ne conduise. Ceci signifie que dans des conditions de fonctionnement normal, la marge de protection d'entrée est plus importante contre les dépassements négatifs que contre les dépassements positifs.

D'une manière similaire, si la tension en sortie excède VDD de 0,3 V à 0,7 V, le transistor parasite PNP conduira et déclenche le thyristor. Le fait de descendre la tension de sortie de 0,3 V à 0,7 V en-dessous de



DGND fait conduire la jonction base-émetteur du transistor parasite NPN vertical et déclenche le thyristor.

**Relation entre la masse analogique, la sortie analogique et la structure thyristor dans les DACs CMOS :**

En plus des surtensions sur les entrées et sorties digitales développées dans le précédent paragraphe, ce phénomène de "latch-up" peut être déclenché de deux autres manières dans les DACs CMOS. Les DACs CMOS tels que ceux fabriqués par PMI incluent un circuit analogique sur la même puce que la logique (figure 7). Les courants s'écoulant du réseau couche mince R/2R sont "switchés" vers AGND ou vers la sortie Iout (nœud de sommation) à travers des transistors canal N. Ces transistors sont diffusés dans une cavité P et représentent un drain et deux sources. Cette deuxième cavité P est connectée à la masse analogique et non à la masse digitale.

La figure 8 montre comment une nouvelle structure thyristor parasite est créée avec les "switches" en courant NMOS. Si la sortie Iout descend en-dessous de AGND de plus de 0,3 V à 0,7 V, le transistor parasite NPN associé à la cavité analogique de dopage P conduit. Il peut en résulter un phénomène de "latch-up" à travers le thyristor parasite au moment du branchement des alimentations et si un courant suffisant s'écoule par Iout.

Notez qu'une diode de "clamping" additionnelle est insérée entre DGND et AGND comme montré sur la figure 9 formée par une diffusion N+ dans une cavité séparée P. Le rôle de cette diode de "clamping" est de réduire la sensibilité aux décharges électrostatiques des "switches" en courant à canal N. Malheureusement, la diode de protection entre DGND et AGND ajoute un autre thyristor parasite. Si DGND est supérieure de 0,3 V à 0,7 V à AGND, le transistor parasite NPN est polarisé en direct et il y a une très forte probabilité que le composant parte en "latch-up" lors de la mise sous tension.

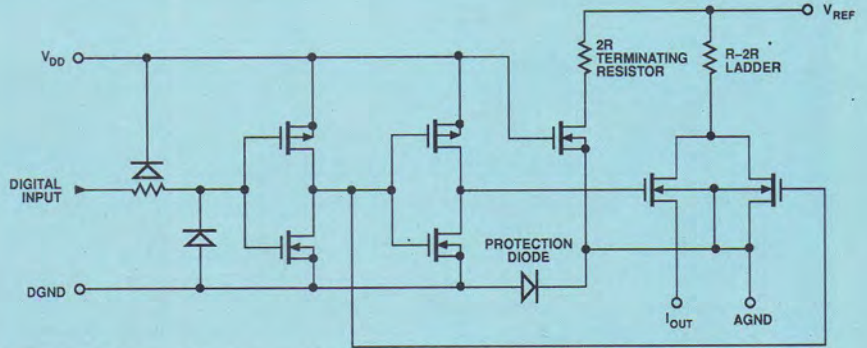


Figure 7 : Ce schéma simplifié d'un DAC CMOS avec son échelle de résistances R/2R en film couche mince montre le circuit d'entrée digitale, ainsi que les commutateurs de courants NMOS. Une diode de protection est incluse (entre DGND et AGND) afin d'améliorer la tenue aux décharges électrostatiques.

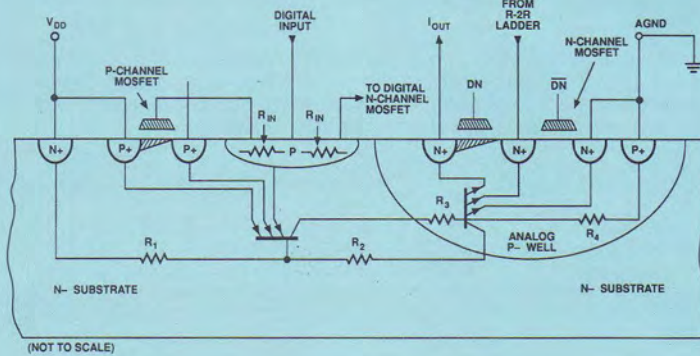


Figure 8 : Les transistors NMOS de sortie d'un DAC CMOS constituent (a) une structure SCR parasite, (b) qui peut provoquer un "latch-up" quand Iout est forcé à un potentiel inférieur de 0,3 V à AGND.

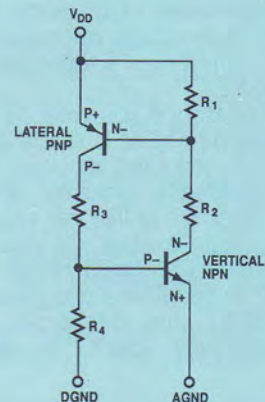
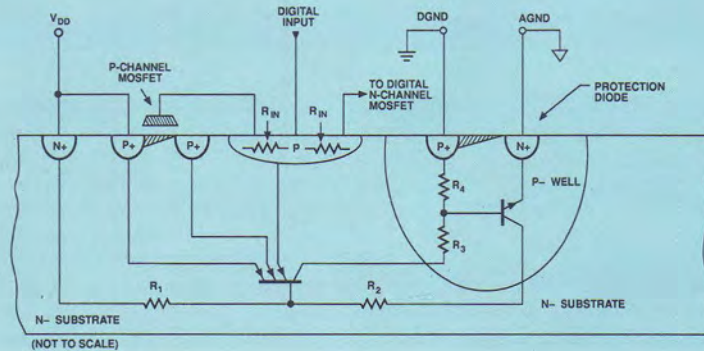
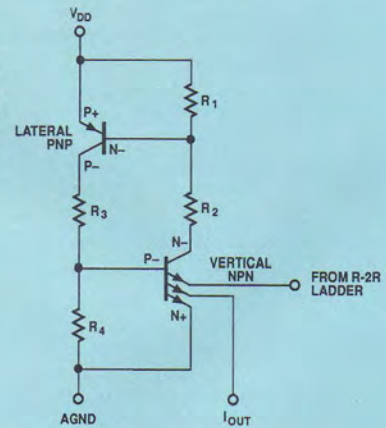


Figure 9 : la diode de "clamping" entre DGND et AGND (a) réduit la sensibilité aux décharges électrostatiques, mais malheureusement, ajoute un nouveau SCR parasite à la structure du DAC (b).



## IDENTIFICATION DES CAUSES DU "LATCH-UP":

Maintenant que le phénomène de "latch-up" par thyristor a été expliqué, nous pouvons essayer d'identifier les situations potentiellement dangereuses pouvant entraîner la détérioration des circuits intégrés CMOS. La liste suivante des conditions à éviter, pouvant conduire au "latch-up" est importante à consulter avant toute nouvelle étude. Les règles suivantes doivent être appliquées pour toute étude utilisant des circuits intégrés CMOS.

1) Les entrées digitales ne doivent en aucun cas excéder de +0,3 V la tension VDD. Ceci implique une coupure de l'alimentation digitale (ou autre système de sécurité) quand VDD = 0.

2) Les entrées digitales ne doivent en aucun cas être inférieures de 2 V par rapport à la masse digitale DGND (la plupart des fiches techniques des autres constructeurs ne donnent que -0,3 V maximum de sécurité).

3) Les sorties digitales ne doivent pas elles aussi être supérieures de 0,3 V à VDD ou inférieures de 0,3 V à DGND.

4) Pour un DAC CMOS, DGND ne doit pas pouvoir descendre en-dessous de AGND de plus de 0,3 V.

5) Pour un DAC CMOS, la sortie lout, en général, ne doit pas pouvoir descendre en-dessous de AGND de plus de 0,3 V. Quelques DACS peuvent tolérer des courants lout importants sans que cela entraîne un danger de "latch-up".

Même un circuit de conception très simple peut par ignorance, violer une ou plus des cinq conditions énumérées. Considérons le cas où un circuit intégré logique CMOS, dont l'alimentation coupée est à zéro volt, ayant son entrée pilotée par un autre circuit intégré logique, qui lui est alimenté par une autre alimentation indépendante de +5 V. Dans ce cas, les diodes de protection supérieures du circuit intégré non alimenté se trouvent polarisées en direct et si le courant qui les traverse est suffisamment grand, un thyristor parasite peut être déclenché.

Cette situation arrive plus souvent qu'on ne le suppose. Spécialement dans les systèmes importants où chaque carte a son propre régulateur de tension d'alimentation, mais où les signaux logiques sont distribués, interconnectés de carte à carte.

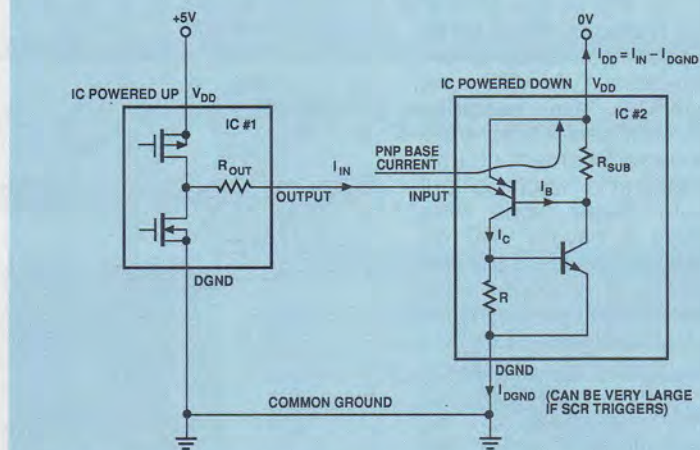


Figure 10 : Quand un circuit intégré CMOS non alimenté a une de ses entrées à plus de 0,3 V/0,7 V au-dessus de DGND, le transistor PNP conduira. Notez qu'avant que le thyristor ne se déclenche, le courant de base du transistor latéral PNP s'écoule.

Quand l'alimentation non-régulée est appliquée sur les cartes, certains régulateurs démarrent avant les autres, ce qui fait que les signaux logiques sont appliqués sur des entrées de circuits intégrés non encore alimentés.

La figure 10 montre comment cela arrive. Nous venons dans ce cas de violer la loi numéro 1. Cela peut amener certains circuits intégrés en "latch-up" et laisser passer des courants importants dès que l'alimentation leur est appliquée.

D'autres problèmes peuvent arriver, même dans le cas d'une simple carte, si les alimentations analogiques et digitales sont séparées.

Considérons un DAC CMOS alimenté en +12 Volts, mais commandé par une logique CMOS +5 Volts. Si le +12 V arrive après le +5 V, les diodes de protection des entrées digitales du DAC ne seront pas polarisées en direct et le "latch-up" ne pourra pas se produire.

Par contre, si le +5 V arrive en premier et si une ou plusieurs entrées digitales du DAC sont à "1", les diodes de protection supérieures des entrées portées à "1" seront polarisées en direct et le "latch-up" surviendra probablement si le courant traversant ces entrées est suffisamment important. Avec l'augmentation du nombre des cartes d'acquisition de données et de sorties analogiques utilisées avec les micro-ordinateurs, l'absence d'une séquence de "mise en route" des alimentations +5 Volts et +/- 12 Volts peut être une situation risquée. En effet, une séquence de mise sous tension maladroite est la

cause de la plupart des cas de "latch-up" des circuits intégrés CMOS, qu'il s'agisse de circuits logiques, de DACs ou d'amplificateurs opérationnels.

D'autres problèmes peuvent aussi être rencontrés quand les sorties logiques CMOS sont utilisées sur des charges réactives ou des lignes de transmission non équilibrées. Ces deux conditions peuvent provoquer un "overshoot" (impulsion positive) ou un "undershoot" (impulsion négative) suffisant pour polariser en direct les diodes parasites d'entrée ou de sortie et détériorer le fil de bonding ou la plage de sortie métallisée de la puce, si le courant est important durant le temps de suroscillation.

Heureusement, les problèmes de "latch-up" sont de plus en plus rares avec les circuits intégrés CMOS modernes. De nouvelles techniques de conception ont permis d'élever d'une manière considérable les courants minimum nécessaires (quelques centaines de milliampères) au déclenchement des thyristors parasites.

Cependant, l'utilisation de circuits intégrés à faible tendance au "latch-up" ne doit pas se substituer à la bonne conception d'un système.

## TECHNIQUES DE PRÉVENTION DU "LATCH-UP":

Les recommandations suivantes se doivent d'être adoptées pour tout système qui viole une ou plusieurs des cinq lois précédemment décrites.



1) Si une entrée ou une sortie digitale peut accidentellement monter au-dessus de VDD, une diode (1N914 par exemple) connectée en série avec VDD évitera le déclenchement du thyristor parasite et le "latch-up" qui en découle. Cette diode évite l'écoulement à travers VDD du courant de base du transistor PNP parasite et empêche ainsi le déclenchement du thyristor. Ceci est montré **figure 11**.

2) Si une entrée ou une sortie digitale peut accidentellement descendre en-dessous de DGND, une diode "Shottky" (HP 5082-2835 par exemple) connectée depuis cette entrée ou cette sortie à DGND limitera l'excursion négative à  $-0,3\text{ V}$  ou  $-0,4\text{ V}$ . Cette diode évite la polarisation en direct de la jonction émetteur-base du transistor parasite NPN et empêche donc le déclenchement du thyristor. La **figure 12** montre comment connecter ces diodes "Shottky".

3) Si la masse digitale DGND peut occasionnellement dépasser la masse analogique AGND de plus de  $0,3\text{ Volts}$ , une diode "Shottky" placée entre les deux broches concernées du circuit intégré évitera de faire conduire le transistor NPN parasite mis en cause. Cette protection est montrée **figure 13**. Une diode supplémentaire connectée tête-bêche avec la première, strapant DGND à AGND dans l'autre direction, permettra de diminuer le bruit digital injecté dans le DAC.

4) Dans les montages où la broche IOUT d'un DAC CMOS peut occasionnellement être polarisée à une tension inférieure à AGND, une diode "Shottky" branchée entre IOUT et AGND évitera le "latch-up" aux circuits intégrés sensibles. Ce problème arrive parfois quand on utilise en sortie du DAC un amplificateur opérationnel bipolaire rapide en montage conversion courant/tension. Durant les périodes de transitions, l'entrée inverseuse de l'amplificateur opérationnel présente une faible impédance entre la sortie IOUT et l'alimentation négative de l'amplificateur. Un DAC non protégé par une diode "Shottky" risque alors d'être détruit.

5) Dans les systèmes où les longueurs des connexions digitales entre les circuits intégrés sont importantes et sont sujettes à des phénomènes d'oscillations inductives, des résistances d'amortissement de  $10$  à  $100\text{ ohms}$  en série doivent être utilisées. Cette résistance augmente

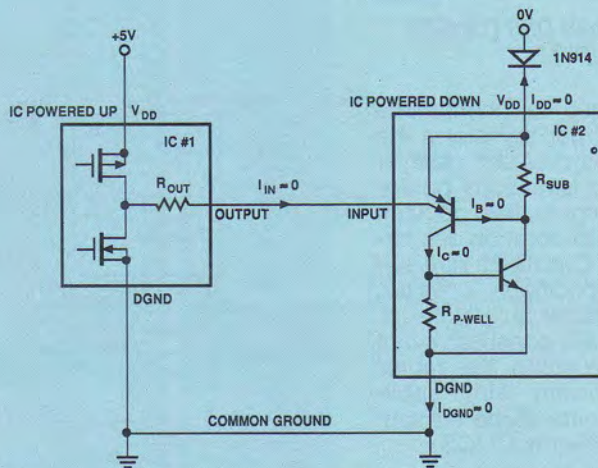


Figure 11 : Le fait d'ajouter une diode silicium de faible coût en série avec la broche VDD du circuit intégré non alimenté évite que le courant de base du transistor latéral PNP ne s'écoule et déclenche le thyristor.

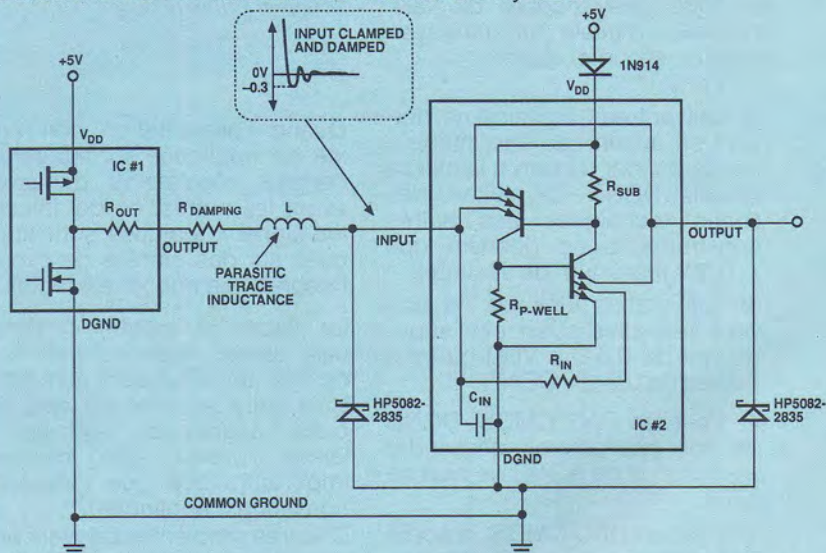


Figure 12 : L'addition de diodes "Shottky" en entrée et en sortie par rapport à DGND d'un circuit intégré CMOS protège des impulsions négatives pouvant faire conduire le transistor parasite NPN et déclencher le thyristor. La résistance d'amortissement permet de diminuer les oscillations dues à de longues connexions.

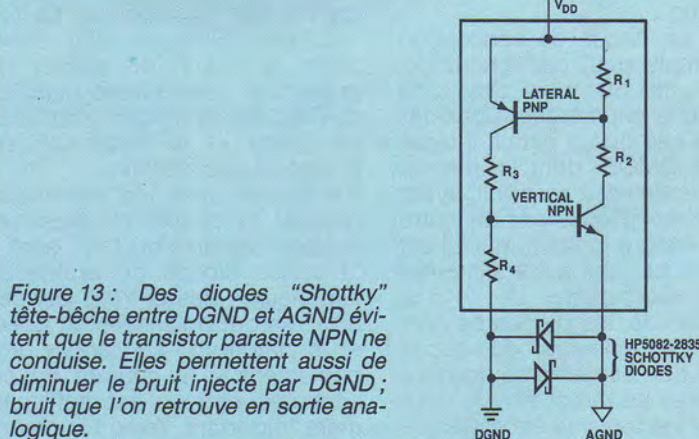


Figure 13 : Des diodes "Shottky" tête-bêche entre DGND et AGND évitent que le transistor parasite NPN ne conduise. Elles permettent aussi de diminuer le bruit injecté par DGND ; bruit que l'on retrouve en sortie analogique.

le facteur d'amortissement du circuit équivalent RLC et l'oscillation diminuera plus rapidement. Ceci permettra d'éviter que les diodes de protection d'entrée ou de sortie ne conduisent. En appliquant ces procédures relativement simples et peu onéreuses, vous éviterez les problè-

mes de "latch-up" communément rencontrés quand on utilise des circuits intégrés CMOS.

D'après la note "AN109 PMI" par Mark Alexander traduction, adaptation Erik Gaudibert, Bourns Ohmic.



# VOUS N'EN CROIREZ PAS VOTRE ECRAN.

## *l'intégrale CAO électronique analogique*

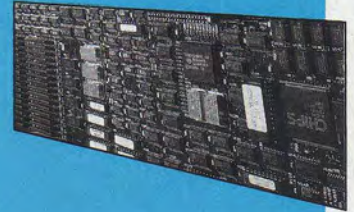


L'intégrale CAO analogique d'ALS DESIGN

comprend un ensemble de logiciels leader :

- SIMULATION PSPICE DEPUIS LE SCHEMA OrCAD
- CONCEPTION ET SYNTHÈSE DE FILTRES ANALOGIQUES : FILTER DESIGNER
- OPTIMISATION DE COMPOSANTS : OPTIMISER

ALS DESIGN, c'est en plus une équipe d'ingénieurs à votre disposition.



Soyez toujours plus performants,  
**CONSULTEZ NOUS**



38, rue Fessart - 92100 BOULOGNE  
46.04.30.47

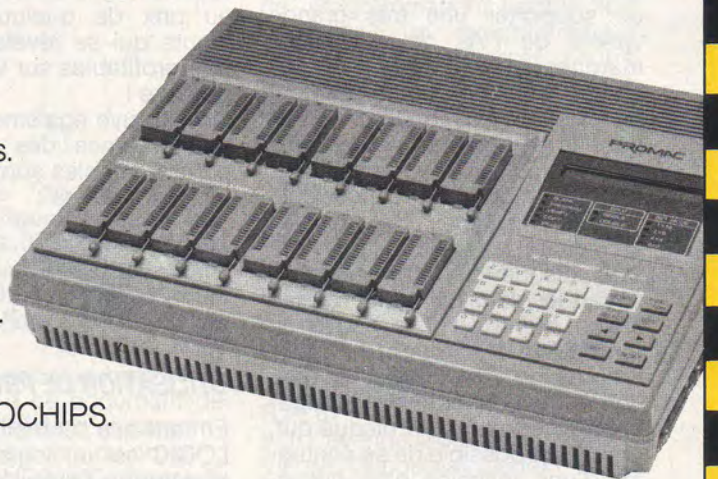
NOM .....  
SOCIÉTÉ .....  
TELEPHONE .....  
ADRESSE .....  
VILLE ..... CODE POSTAL .....

**PROGRAMMATEURS**  
**PROMAC**

**PERFORMANCE  
ET  
ÉCONOMIE**

- Technologie récente. Microprocesseur 16 bits.
- Très rapide. Affichage détaillé.
- Liaison série et II centronics.
- Logiciels de communication.

P2A 1/2 E/EEPROM (EPLD, MONOCHIPS).  
P10-II 10 E/EEPROM  
P16-IV 16/8 E/EEPROM et MONOCHIPS.  
P11 Universel PAL, PROM, EPROM, MONOCHIPS.



**COPEL**

Z.I. 359, rue Fourny. B.P. 22. 78530 Buc. Tél. : (1) 39.56.10.18. Fax : (1) 39.56.08.13



# PROLOGIC : un compilateur logique pour PAL

*Il aura fallu l'apparition de programmeurs adaptables sur compatibles PC et accompagnés des logiciels correspondants, pour que la technique des réseaux logiques programmables (PAL) se démocratise véritablement. Un bon "compilateur logique" peut en effet décharger l'utilisateur de la partie la plus fastidieuse de la programmation des PAL : la mise au point du "plan des fusibles".*

*Ce genre de logiciel coûte normalement fort cher, du moins s'il doit être utilisable avec la quasi-totalité des PAL du marché.*

*L'originalité majeure du compilateur PROLOGIC est d'être distribué gratuitement par TEXAS INSTRUMENTS. En revanche, il ne supporte que les PAL appartenant à la gamme commercialisée par ce fabricant, laquelle englobe toutefois les références les plus populaires.*



## LE "PACKAGE" PROLOGIC DE TEXAS :

Le logiciel PROLOGIC est à l'origine une création de la firme américaine INLAB Inc., capable de supporter une très grande variété de PAL de différentes marques.

La version offerte gracieusement par TEXAS INSTRUMENTS est pour sa part "limitée", en ce sens que les fichiers de caractéristiques des produits concurrents ont été supprimés. Cela permet au logiciel de tenir sur seulement trois disquettes 5 pouces 1/4, encartées dans un manuel d'utilisation d'environ 120 pages au format A4.

En principe, PROLOGIC est destiné à fonctionner sur un compatible PC équipé d'un disque dur, mais il est possible de se contenter d'une machine n'en possédant pas en copiant sur une disquette (si possible de 720 ko) les seuls fichiers nécessaires à un

travail donné (le logiciel n'est pas protégé contre la copie).

Rédigé en anglais, le manuel comprend une brève mais claire introduction à la technique des PAL, et un mode d'emploi simplifié du logiciel : il ne répond pas à toutes les interrogations de l'utilisateur novice, mais lui permet tout de même de se tirer d'affaire au prix de quelques tâtonnements qui se révèlent d'ailleurs très profitables sur le plan pédagogique !

On y trouve également les schémas internes des composants programmables supportés par le logiciel, à savoir :

16L8, 16R4, 16R6, 16R8, 16N8, 16P8, 18N8, 20L8, 20R4, 20R6, 20R8, 20L10, 20X4, 20X8, 20X10, 22V10, 22VP10, 105B, 167B, 506, 507

## UTILISATION DE PROLOGIC :

En tant que "compilateur", PROLOGIC est un logiciel destiné à traduire un fichier "source" écrit dans un langage évolué, en un fichier "objet" très proche du matériel.

Ici, le fichier source peut être rédigé à l'aide de n'importe quel éditeur de texte, à partir d'équations booléennes, de tables de vérité, ou de diagrammes d'état, au choix de l'utilisateur.

Insistons sur le fait que cette souplesse de formulation du "cahier des charges" est celle d'un compilateur de très haut niveau, nettement supérieure à celle de logiciels plus anciens comme, par exemple, le fameux PALASM.

La syntaxe d'écriture du fichier source n'est pas plus complexe que celle du BASIC ou du TURBO-PASCAL, mais il faut la respecter strictement : comme tout compilateur, PROLOGIC ne détectera les erreurs, même les plus bénignes, qu'au terme d'un traitement pouvant durer plusieurs minutes.

Ce genre de problème étant supposé réglé, PROLOGIC délivre un "fichier JEDEC" pouvant être exploité par n'importe quel programmeur de PAL compatible PC ou téléchargeable par ligne RS 232, mais aussi un "dossier technique" très complet sur dis-











# Les techniques numériques au service du son : micro-écho digital

Le milieu musical baigne depuis une dizaine d'années dans le numérique. En témoigne la norme internationale "MIDI" respectée par tous les constructeurs et qui permet le dialogue entre les différents matériels dotés de cette précieuse interface.

Au niveau de l'amateur, nous n'en sommes pas encore là. Cependant, il devient urgent d'aborder l'exploitation digitale du signal audio si on veut éviter le ridicule.

Le micro-écho proposé dans ces lignes permet de "sauter le pas" dans un domaine passionnant qui n'a pour seules limites que l'imagination et... vos moyens financiers, bien sûr ! En effet, les techniques employées recourent bien souvent à des composants qui sont rarement bon marché. Rassurez-vous, ce n'est pas le cas de cette réalisation.

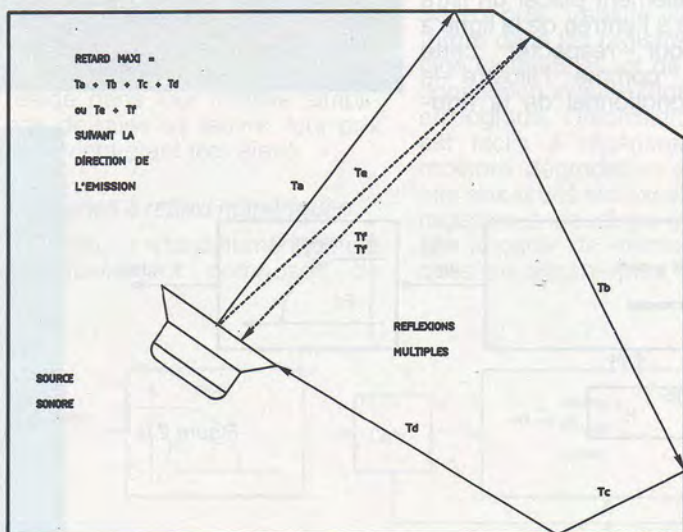
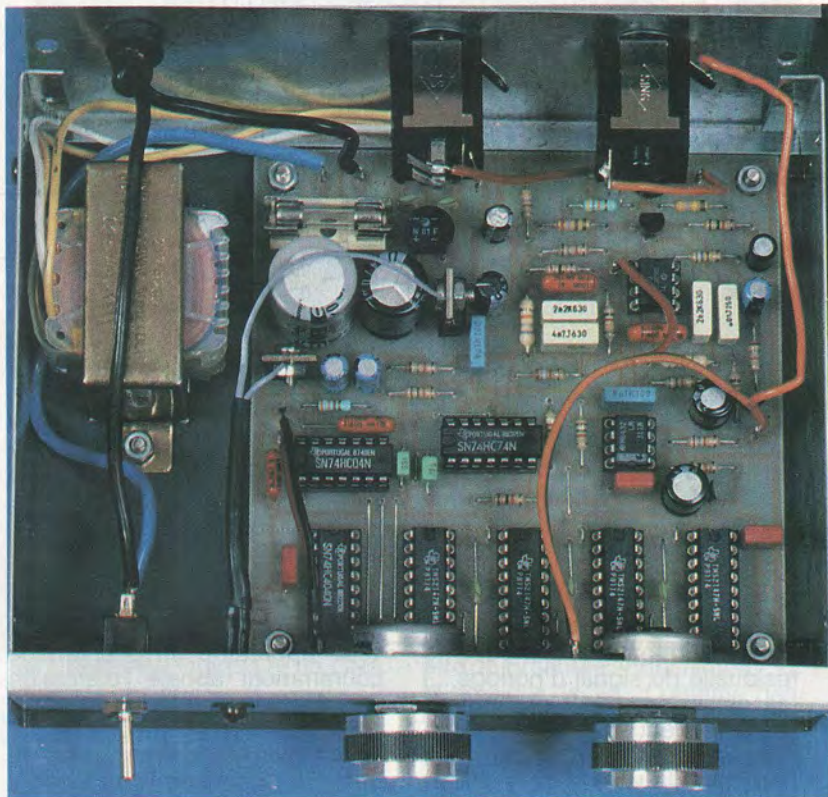


Figure 1

## GENÈSE D'UN ÉCHO NATUREL

Physiquement, l'écho correspond à la répétition d'un son par réflexion sur les parois environnantes. Ces réflexions peuvent être multiples, ce qui implique la répétition successive du son jusqu'à l'extinction totale (figure 1).

Lors de réflexions multiples sur des parois rapprochées, comme par exemple dans une grande salle, l'effet obtenu correspond à la réverbération. En fait, la différence essentielle entre écho et réverbération réside dans la durée du retard entre deux répétitions. Pour obtenir les mêmes résultats, il faudra faire appel à l'une des "lignes à retard" électroniques que nous allons vous présenter.

Nous passerons sous silence les lignes à retard électro-mécani-



ques, qui étaient basées sur l'élasticité d'un ressort, ou encore sur l'enregistrement avec lecture différée d'une bande magnétique. Ces pratiques "barbares" ont d'ailleurs rapidement laissé la place à des procédés purement électroniques, dès lors que l'évolution technologique le permit. En particulier, les techniques d'échantillonnage du signal ont profondément modifié le paysage des équipements audio-visuels.

### Principes de base de l'échantillonnage

L'échantillonnage consiste à découper le signal dans le temps, à intervalles réguliers, de façon à obtenir une approximation suffisamment conforme à l'original (figure 2a). Cette procédure permet de limiter l'acquisition du signal aux seuls échantillons représentatifs de celui-ci, que l'on pourra alors coder, traiter ou mémoriser plus facilement. L'intégrité du signal dépendra principalement de la quantité d'échantillons prélevés par intervalle de temps : pour la réalisation d'une ligne à retard électronique, il sera donc nécessaire de réaliser un compromis entre fidélité de restitution et volume de stockage à mettre en œuvre, ce dernier étant lié à la fréquence d'échantillonnage.

C'est une technique qui apporte un bruit de fond (bruits de quantification et de commutation, distorsion harmonique, composante résiduelle du signal d'horloge,...) qui est inversement proportionnel à la fréquence de l'horloge du système. Cette dernière, qui détermine la vitesse de transfert des échantillons de l'entrée du dispositif vers la sortie, sera donc choisie de préférence supérieure à 100 kHz. En plus, il sera impératif de placer un filtre passe-bas en sortie du montage afin d'éliminer la plupart des résidus indésirables.

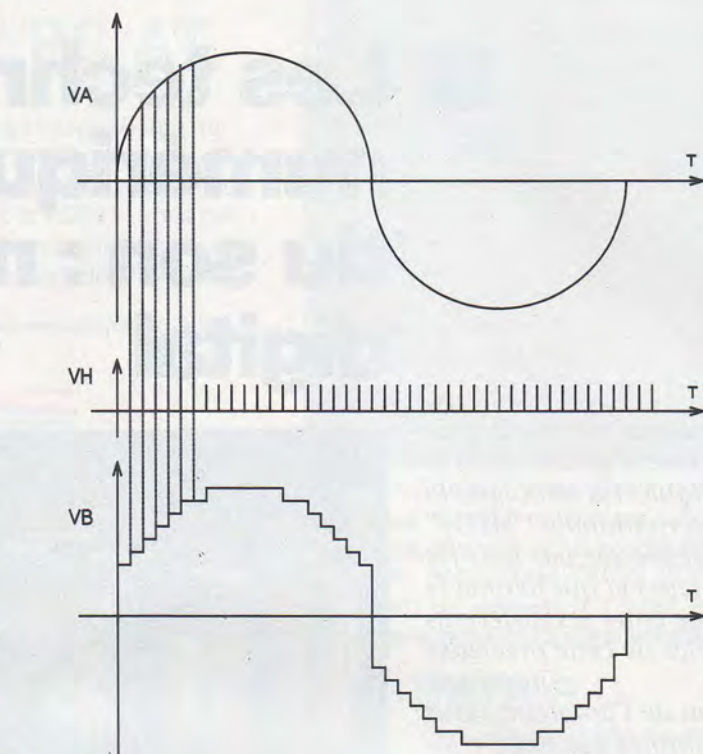
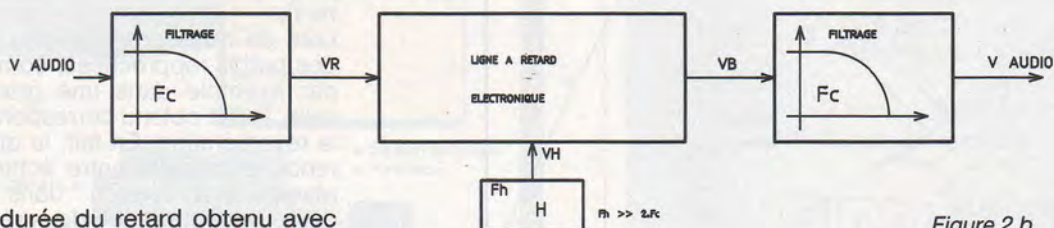
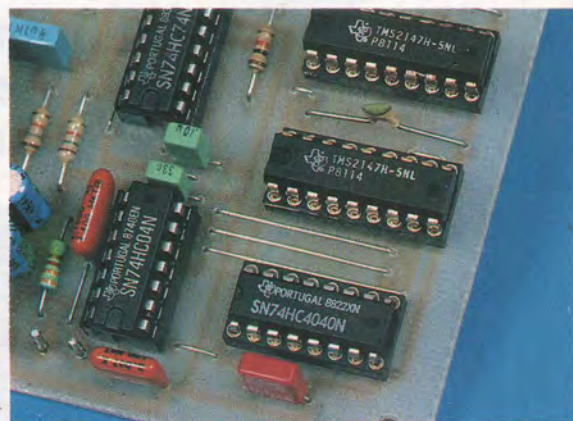


Figure 2 a

technologiques du dispositif employée, mais la fréquence minimale de l'horloge dépend essentiellement de la largeur de bande que l'on désire obtenir. En effet, la période du signal traité devra être au moins supérieure au double de la période du signal appelé, sous peine de voir apparaître un phénomène couramment appelé "distorsion par déchirure", car on ne peut plus retrouver l'intégralité du signal d'entrée même après filtrage (théorème de Shannon, qui constitue la base de la théorie de l'échantillonnage). En pratique, il faudra également placer un filtre passe-bas à l'entrée de la ligne à retard pour respecter cette condition, comme l'illustre le schéma fonctionnel de la figure 2b.



La durée du retard obtenu avec un système à échantillonnage dépend de deux facteurs, qui sont le nombre de cellules de la ligne et la fréquence d'horloge qui lui est appliquée. La fréquence maximale de fonctionnement dépend des limitations

Figure 2 b



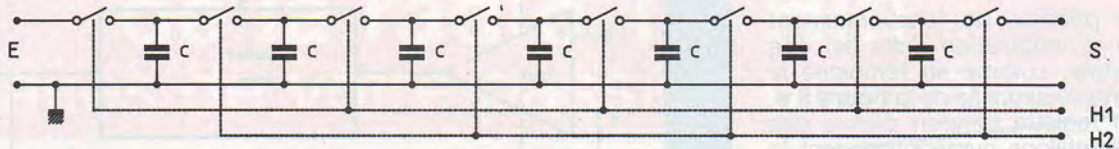


Figure 3

### Les lignes à retard analogiques

Ces composants sont couramment nommés par l'une de leurs appellations anglo-saxonnes "BBD" (pour Bucket-Brigade Devices) ou "CCD" (Charge Coupled Devices). Les lignes à retard à échantillonnage analogique sont composées d'une série de registres à transfert de charges encapsulés dans un boîtier DIL 8 broches (source Reticon). Le principe de fonctionnement de ces circuits est illustré sur la figure 3.

A chaque impulsion de l'horloge H1, on prélève un échantillon du signal présent à l'entrée. C'est un condensateur qui est chargé de mémoriser cet échantillon jusqu'à l'impulsion de H2 qui le transfère au condensateur suivant. Simultanément, H2 transfère en sortie le dernier échantillon de la chaîne de registres. En alternant H1 et H2, on obtient la progression des échantillons de l'entrée vers la sortie. Les interrupteurs électroniques (transistors MOS) possèdent une impédance suffisamment élevée pour éviter aux condensateurs de se décharger intempestivement lors de la phase de mémorisation. Pendant la phase de transfert, ils sont chargés d'amplifier sensiblement les échantillons afin de leur restituer leur niveau d'origine jusqu'à la sortie.

Cependant, la dégradation des échantillons est inévitable et on ne peut espérer obtenir que des retards relativement courts avec ces procédés. D'ailleurs, l'unique avantage de ces composants réside dans leur relative simplicité de mise en œuvre, leur prix de revient étant très élevé.

### Les lignes à retard numériques

Une ligne à retard numérique est essentiellement composée de

trois maillons : un CAN, un registre à décalage logique et un CNA en fin de chaîne.

L'avantage du numérique par rapport à l'analogique est évident : le signal audio d'origine est codé sous la forme d'une suite de 1 et de 0 à l'aide d'un convertisseur analogique/numérique, puis transite sous cette forme dans les registres à décalage logiques avant de subir une conversion inverse (figure 4). Or, en logique, l'information binaire est facile à régénérer sans la moindre dégradation et l'immunité aux bruits est excellente. Les registres à décalage étant réalisés à partir de mémoires statiques ou dynamiques, la dimen-

sion du plan mémoire pourrait être augmentée indéfiniment : il sera alors facile d'obtenir des retards supérieurs à la seconde sans altération de qualité des signaux traités.

Deux techniques sont couramment employées pour convertir les signaux audio : la conversion analogique/numérique parallèle, de 8 à 12 bits, qui procède par approximations successives, et la modulation delta qui n'utilise qu'un seul bit pour coder le son : c'est cette dernière que nous utiliserons pour sa simplicité de mise en œuvre et son coût dérisoire.

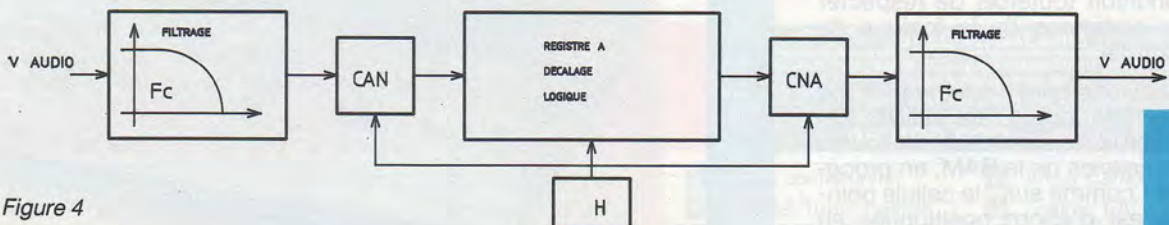
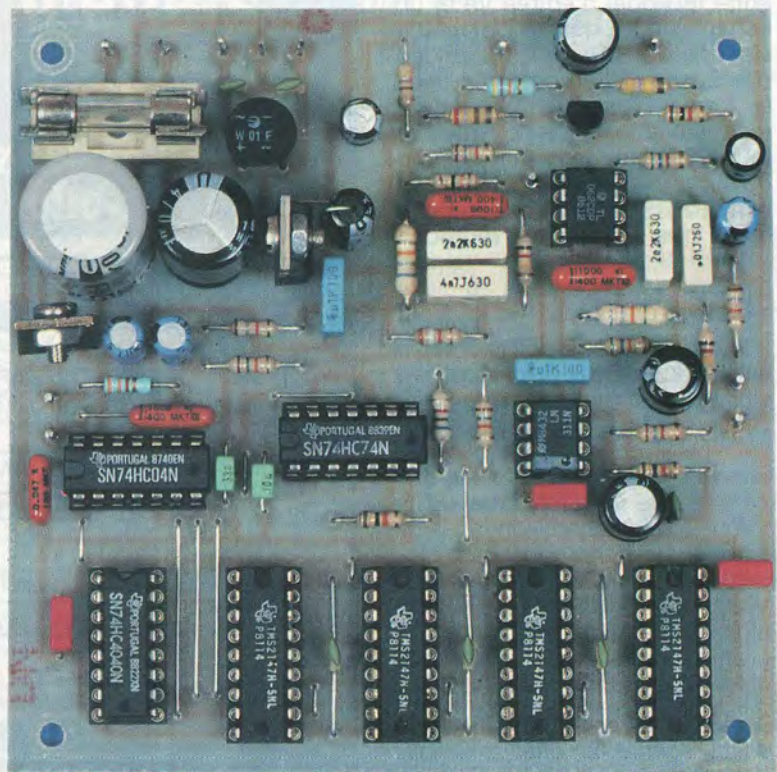


Figure 4





### La modulation delta

Le principe de fonctionnement de la modulation delta est très simple, comme en témoigne le schéma simplifié de la **figure 5 a**. Un registre tampon délivre des échantillons numériques dont la valeur dépend de la comparaison entre le signal d'entrée  $V_e$  et un échantillon  $V_r$ , qui est l'image de  $V_e$  prélevé, au cycle d'horloge précédent.  $V_r$  se présente sous la forme d'une pente continûment variable, issue de l'intégrateur RC, dont la polarité dépend du niveau logique mémorisé en sortie du registre. C'est de cette façon que le signal  $V_r$  reproduit asymptotiquement le signal d'entrée correspondant au cycle d'horloge précédent (**figure 5 b**).

L'information " $V_n$ " délivrée par la sortie du registre représente le signe de la différence entre  $V_e$  et  $V_r$  sous forme binaire. Lorsque  $V_e$  reste constant, le registre tampon délivre une suite alternée de 0 et de 1, au rythme de la fréquence d'échantillonnage. La modulation delta consistant globalement à coder la dérivée de  $V_e$ , la démodulation est encore plus simple puisqu'il suffit d'intégrer le signal  $V_n$  pour retrouver celui d'origine (**figure 5 c**).

Le bilan à la restitution est moins encourageant. En effet, la simplicité du codage de la modulation delta provoque l'apparition d'une distorsion de quantification non négligeable. Elle ne pourra être efficacement atténuée qu'en choisissant une fréquence d'échantillonnage élevée, supérieure de 5 à 10 fois au minimum imposé par le théorème de Shannon (2 fois).

### Le registre à décalage logique

Conçu à partir de mémoires statiques, sa réalisation tient plus de l'astuce que de la prouesse technologique. On joue sur les temps d'accès des circuits afin de réduire l'architecture du montage au strict minimum, comme on peut le constater sur le schéma de la **figure 6** : deux portes inverseuses et un compteur suffisent pour piloter la RAM. Le plan mémoire pourrait d'ailleurs être étendu à l'infini, à condition toutefois de respecter les sortances de la logique de contrôle.

Précisons brièvement le principe de base qui a été utilisé. On effectue la scrutation de toutes les cellules de la RAM, en procédant comme suit : la cellule pointée est d'abord positionnée en lecture, afin de diriger la donnée

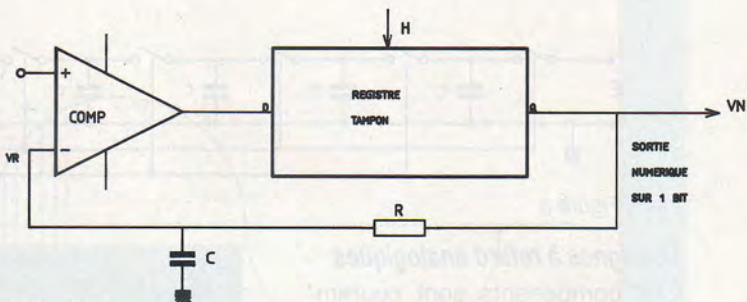


Figure 5 a

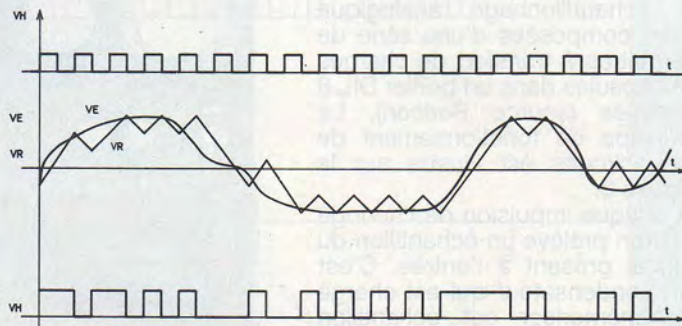


Figure 5 b

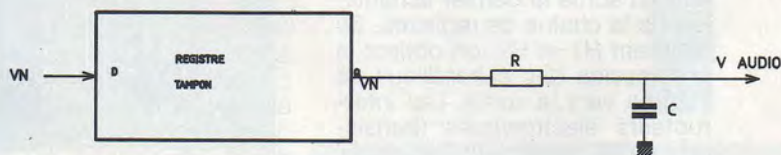


Figure 5 c

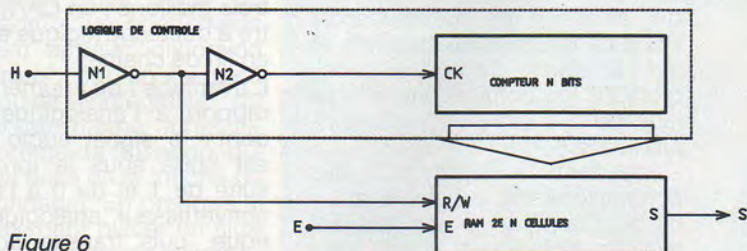


Figure 6





# Mordus de l'électronique et de la radio TV Hifi

## Faites de votre passion un métier



# 30 métiers d'avenir

## Choisissez celui qui sera demain le vôtre.

*Pour 500F tout compris par mois, apprenez un métier d'avenir et montez chez vous un laboratoire d'électronique et de robotique*

**DECouvrez vite page suivante l'offre exceptionnelle qu'EDUCATEL vous fait aujourd'hui.**

METIERS PREPARES	MATERIEL INCLUS	NIVEAU D'ACCES	PRIX
<b>ELECTRONIQUE</b>			
Initiation à l'électronique	4	Acc. à tous	491 X 12 m = 5892 F
Electronicien	4	Acc. à tous	498 X 17 m = 8466 F
Technicien électronicien	2 + 4	3 <sup>e</sup> / C.A.P.	498 X 22 m = 10956 F
B.E.P. électronique	3 + 4	3 <sup>e</sup>	499 X 20 m = 9980 F
B.P. électronique	1 + 3	C.A.P. / B.E.P.	496 X 26 m = 12896 F
Baccalauréat pro. maintenance audiovisuel/électronique	1 + 10	1 <sup>re</sup> technique	495 X 24 m = 11880 F
Baccalauréat F2	1 + 3	1 <sup>re</sup> F 2	498 X 22 m = 10956 F
B.T.S. électronique	1 + 2 + 3 + 11	Terminale	466 X 30 m = 13980 F
Technicien de maintenance en micro-électronique	2 + 3 + 4	3 <sup>e</sup> / C.A.P.	495 X 24 m = 11880 F
Technicien en micro processeurs	2 + 3 + 9	C.A.P.	495 X 20 m = 9900 F
Dépanneur électroménager	4	Acc. à tous	494 X 16 m = 7904 F
<b>RADIO TV HI-FI</b>			
Monteur dépanneur radio TV Hi-Fi	4 + 6 + 10	Acc. à tous	449 X 20 m = 8980 F
Technicien radio TV Hi-Fi	4 + 6 + 10	3 <sup>e</sup> / C.A.P.	450 X 22 m = 9900 F
Technicien en sonorisation	4 + 6 + 10	3 <sup>e</sup> / C.A.P.	449 X 20 m = 8980 F
Technicien vidéo	4 + 6 + 10	3 <sup>e</sup> / C.A.P.	470 X 21 m = 9870 F
B.E.P. exploit. équipt audiovisuel	3 + 4	3 <sup>e</sup>	491 X 23 m = 11293 F
B.E.P. équipements du foyer	3 + 4	3 <sup>e</sup>	491 X 23 m = 11293 F
<b>AUTOMATISMES / ROBOTIQUE</b>			
Technicien en automatismes	2 + 3	3 <sup>e</sup> / C.A.P.	498 X 28 m = 13944 F
Technicien de maintenance en matériel informatique	2 + 3	Terminale	498 X 25 m = 12450 F
B.T.S. informatique industrielle	1 + 2 + 7 + 9 + 11	Terminale	494 X 36 m = 17784 F
B.T.S. mécanique automatismes	2 + 9	Terminale	532 X 30 m = 15960 F
Technicien en robotique	2 + 3 + 5 + 9	Terminale	438 X 36 m = 15768 F
Régleur programmeur sur machines outils	2 + 9	3 <sup>e</sup> / C.A.P.	491 X 23 m = 11293 F
Technicien en automates programmables	7 + 12	1 <sup>re</sup>	499 X 20 m = 9980 F
Pratique du grafcet	12	2 <sup>de</sup> / 1 <sup>re</sup>	499 X 10 m = 4490 F
<b>DOMOTIQUE / PRODUCTIQUE</b>			
Technicien en productique		1 <sup>re</sup>	498 X 18 m = 8964 F
B.T.S. productique		Terminale	499 X 30 m = 14970 F
Technicien en domotique	7 + 8	2 <sup>de</sup>	498 X 18 m = 8964 F
B.T.S. domotique	7 + 8	Terminale	539 X 30 m = 16170 F
Dépanneur en systèmes d'alarme	1 + 3	Acc. à tous	498 X 19 m = 9462 F

**EDUCATEL VOUS AIDE À CHOISIR SÉRIEUSEMENT LE MÉTIER QUE VOUS APPRENDREZ CHEZ VOUS.**

Le tableau ci-contre vous permet de choisir l'étude que vous souhaitez entreprendre. N'hésitez pas à nous contacter par téléphone pour nous demander conseil pour votre orientation. De toute façon, quelque soit le métier choisi, vous pouvez profiter des **7 POINTS FORTS** de la formation Educatel qui expliquent le succès des électroniciens formés par Educatel.

- 1 Un enseignement résolument axé sur la pratique :** Chaque étude contient un matériel à la pointe de la technique qui vous permet d'apprendre chez vous votre futur métier.
- 2 Un apprentissage à votre rythme :** Vous étudiez chez vous, à votre rythme, aux heures qui vous conviennent le mieux.
- 3 Un stage pratique complémentaire :** En fin d'études, vous pourrez si vous le souhaitez, effectuer un stage pratique d'une semaine ou plus dans notre Centre de Clichy.
- 4 L'appui des meilleurs spécialistes :** A la fin de votre formation Educatel, vous recevrez un Certificat que savent apprécier les employeurs et nous appuierons votre candidature.
- 5 Un stage pratique en entreprise (facultatif) :** Vous pouvez effectuer un stage d'un à trois mois dans une entreprise de votre région. Nous vous aiderons dans toutes vos démarches.
- 6 La garantie d'un enseignement de qualité :** Educatel, 1<sup>re</sup> école privée de formation à domicile a 30 ans d'expérience pédagogique, est soumis au contrôle de l'Etat.
- 7 Un inscription permanente**  
Vous pouvez commencer vos études à tout moment de l'année, que vous soyez étudiant ou que vous exerciez déjà un métier à temps plein. Ne perdez pas de temps! Vous pouvez commencer votre étude dès maintenant.

### EDUCATEL : DES MATERIELS D'EXPERIMENTATION EXCLUSIFS

Ces matériels pédagogiques sont conçus par l'Ecole et leurs marques sont déposées à l'Institut National de la Propriété Industrielle, certains ayant même fait l'objet de Brevets : la plupart sont fabriqués dans notre Centre d'Etudes Technologiques, une garantie de sérieux indiscutable. LE MATERIEL INCLUS DANS VOTRE ETUDE ET QUI VOUS SERA ADRESSE DIRECTEMENT. RESTERA VOTRE PROPRIETE EN FIN DE FORMATION

### SPECIAL SALARIE

Si vous êtes salarié, vous avez la possibilité de suivre votre étude dans le cadre de la Formation Professionnelle Continue. POUR TOUT RENSEIGNEMENT, APPELEZ VITE AU **05 020 020** (APPEL GRATUIT)

- |              |            |           |                   |                          |                 |
|--------------|------------|-----------|-------------------|--------------------------|-----------------|
| 1 Electrolab | 2 Microlab | 3 Digilab | 4 Multimetre      | 5 Ampli opérationnel     | 6 Ampli stéréo  |
| 7 Ordinalab  | 8 Domolab  | 9 Robot   | 10 Cassette video | 11 Logiciel Turbo-Pascal | 12 Logiciel EAO |



# 9 matériels passionnants pour apprendre chez vous votre métier.



## 1 L'ELECTROLAB

est un ensemble évolué d'expérimentation en électronique générale spécialement conçu pour un apprentissage personnel. Il donne à votre formation une dimension correspondant réellement aux exigences de l'électronique.

**Extrait des 29 manipulations de base :**

- Circuit résonnant
- Diviseur de tension
- Montages à amplificateurs opérationnels : sommateur et comparateur.

EXCLUSIVITE EDUCATEL



## 2 LE MICROLAB

est un ensemble d'expérimentation qui permet de faire la liaison Electronique - Micro-informatique. Votre système fonctionnant, vous passerez à l'apprentissage de la partie logiciel pour pouvoir programmer votre système.

**Les périphériques possibles du MICROLAB :**

- Connexion sur l'imprimante SEIKOCHA GP 500
- Connexion sur le Minitel
- Connexion sur le robot
- etc...

EXCLUSIVITE EDUCATEL



## 3 LE DIGILAB

est un ensemble d'expérimentation, spécialisé en électronique digitale (appelée aussi logique ou numérique).

**Extrait des 30 manipulations de base :**

- Mémoire commandée par une horloge
- Diviseur par 10
- Compteur décimal
- Les multiplexeurs

EXCLUSIVITE EDUCATEL



## 4 LE MULTIMETRE

est un appareil multifonctions permettant, en plus des mesures traditionnelles de déterminer avec précision les paramètres des transistors NPN et PNP. Il vous permettra d'acquérir très vite l'expérience de la mesure électrique et électronique indispensable à l'électricien ou à l'électronicien d'aujourd'hui.

**Extrait des manipulations de base :**

- Mise en évidence de la loi d'Ohm, de la formule de diviseur de tension
- Mesures de résistances - tensions et intensités appliquées à un montage à transistor.

EXCLUSIVITE EDUCATEL



## 5 L'AMPLI OPERATIONNEL

est un ensemble d'expérimentation spécialement conçu pour une étude rationnelle des montages à base d'amplificateurs opérationnels. Grâce à lui, vous pouvez sans problème concevoir vous-même des montages de haute fiabilité rivalisant avec les réalisations professionnelles et industrielles.

**Extrait des 18 manipulations de base :**

- Générateurs de courant
- Triggers de Schmitt
- Bascules bistables
- Bascules astables

EXCLUSIVITE EDUCATEL



## 6 L'AMPLI STEREO

Ce matériel est indispensable pour apprendre la Radio TV HI-FI. D'une capacité de 2 x 20 W, il est de conception très moderne et utilise des circuits intégrés.

**Le montage de votre ampli stéréo comporte 4 étapes :**

- Le préampli RIAA
- Le correcteur de tonalité
- L'ampli de puissance
- L'alimentation

EXCLUSIVITE EDUCATEL

*Profitez dès maintenant de cette offre exceptionnelle*

EDUCATEL VOUS PROPOSE :

- 1 mois de cours GRATUIT
- 1 test d'aptitude GRATUIT
- 1 tirage au sort GRATUIT

**3 oscilloscopes à GAGNER!**



## 7 LE DOMOLAB

comprend une centrale domotique et un système d'alarme. Basée sur l'utilisation d'une carte à micro-processeur intégrée (micro contrôleur), cette centrale est destinée à être connectée sur un «minitel en mode local». Débranché du réseau téléphonique, le minitel sert de moniteur : saisie des informations sur le clavier, consultation des états sur l'écran.

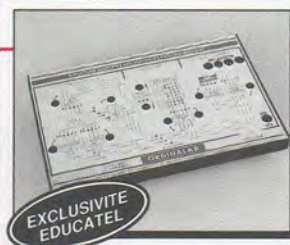
**Mode alarme :**

- 6 zones de surveillance
- système d'auto-protection pour déclenchement en cas de sabotage
- programmation des fonctions alarme
- déclenchement automatique d'un transducteur acoustique (alarme) en cas d'intrusion.

**Mode domotique :**

- Applications - mise en route d'un téléviseur, d'un magnétoscope, d'un chauffage...

EXCLUSIVITE EDUCATEL



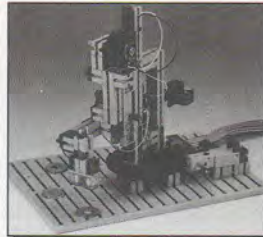
## 8 L'ORDINALAB

Ce mini-système informatique permet de vous initier de façon concrète et active à la programmation. Connecté au minitel «en mode local» sans relation avec la ligne téléphonique, vous visualisez les différentes manipulations.

**Il comprend :**

- un micro contrôleur MOTOROLA
- un quartz
- un système de visualisation à 67 voyants lumineux
- un Bip sonore.

## 9 LE ROBOT



Cet exemple d'expérimentation permet de maîtriser tous les problèmes de base de la robotique : mécanique, électronique, informatique, mathématiques et électrotechnique.

Connecté au MICROLAB, vous avez un ensemble robot calculateur qui vous donne les possibilités suivantes :

- Un mode manuel
- Un mode exécution
- Un mode apprentissage

POUR TOUT RENSEIGNEMENT N'HÉSITEZ PAS À NOUS APPELER AU (16\*1) 42 08 50 02

## AVERTISSEMENT

Ce test n'est pas un jeu, même s'il en a le caractère attrayant et stimulant. Spécialement conçu par des spécialistes pour mesurer vos dispositions à l'apprentissage de l'électronique, il est susceptible de révéler les aptitudes qui sommeillent en vous à votre insu. Pour lui conserver toute sa valeur, ne sautez aucune question, et répondez seul, sans vous faire aider. Nous vous adresserons les réponses exactes du test d'aptitude.

**Educatel**  
LA 1<sup>ère</sup> ÉCOLE PRIVÉE DE FORMATION À DOMICILE

GIE UNIECO FORMATION  
ETABLISSEMENT PRIVÉ  
D'ENSEIGNEMENT  
À DISTANCE SOUMIS AU  
CONTROLE PÉDAGOGIQUE  
DE L'ÉTAT



**Retournez dès aujourd'hui  
ce volet entier à  
EDUCATEL  
76025 ROUEN CEDEX**

**BON POUR UN MOIS** chez vous  
**DE COURS GRATUIT** sans engagement

Offre réservée aux plus de 17 ans RAP 173

Nom : ..... Prénom : .....

Votre niveau d'étude : ..... Age : .....

Adresse : .....

Code postal [ ] [ ] [ ] [ ] [ ] [ ] Ville : .....

N° Tél. : ..... Profession : .....

Si vous êtes salarié, êtes-vous intéressé par la Formation Continue ?  Oui  Non

Si non, êtes-vous :  Etudiant  A la recherche d'un emploi  Autre

**Préciser le métier qui vous intéresse :**  
.....  
.....

- Désire recevoir en recommandé à l'adresse ci-dessus pendant un mois et sans engagement de ma part, le premier cours de mon étude, le programme détaillé de celle-ci ainsi qu'un descriptif technique sur le matériel prévu dans mon étude.
- Si je ne suis pas intéressé, je vous renverrai la totalité de cet envoi sous un mois et je ne vous devrai rien.
- Si, au contraire, je désire continuer mon étude, je vous retournerai le Bulletin d'inscription que je trouverai dans mon envoi.
- Il est bien entendu que je bénéficierai gratuitement, si besoin est, des conseils de votre Centre d'Orientation, sur simple appel gratuit au 05 208 208, pour définir avec moi l'étude la mieux adaptée à mes besoins.
- De toute façon, mon étude reste résiliable à tout moment avec un simple préavis.

DATE ..... Signature

Je désire seulement participer au tirage au sort.

**TEST D'APTITUDE GRATUIT**  
STRICTEMENT CONFIDENTIEL

1 - Trouvez l'intrus (cochez la case correspondante)

6	24	9	12
1 6	2 12	3 2	4 3
<input type="checkbox"/>	<input type="checkbox"/>	<input type="checkbox"/>	<input type="checkbox"/>

2 - Trouvez l'intrus (cochez la case correspondante)

1 7	5 5	3 2	4 4
15 8	15 10	7 5	9 8
<input type="checkbox"/>	<input type="checkbox"/>	<input type="checkbox"/>	<input type="checkbox"/>

3 - Trouvez l'intrus (cochez la case correspondante)

1 3	2 5	3 7	4 9
7 5	11 8	14 10	19 14
<input type="checkbox"/>	<input type="checkbox"/>	<input type="checkbox"/>	<input type="checkbox"/>

4 - Trouvez l'intrus

a e	e i	i e	o a
o i	a o	o a	i e
<input type="checkbox"/>	<input type="checkbox"/>	<input type="checkbox"/>	<input type="checkbox"/>

5 - Trouvez l'intrus (cochez la case correspondante)

110	120	220	240
5	5	5	5
22	24	44	46
<input type="checkbox"/>	<input type="checkbox"/>	<input type="checkbox"/>	<input type="checkbox"/>

6 - Déterminez le chiffre désigné par l'afficheur digital ci-dessous et alimenté comme indiqué

3

7

8

9

7 - Dans le circuit ci-dessous, la lampe est-elle

allumée

éteinte

en court-circuit

8 - Attribuez son nom à ce transistor

transistor à effet de champ

transistor type NPN

transistor type PNP

transistor unijonction

9 - Une résistance sur laquelle on lit le code couleur marron-noir-rouge-or est une résistance qui vaut

200 Ω

1 000 Ω

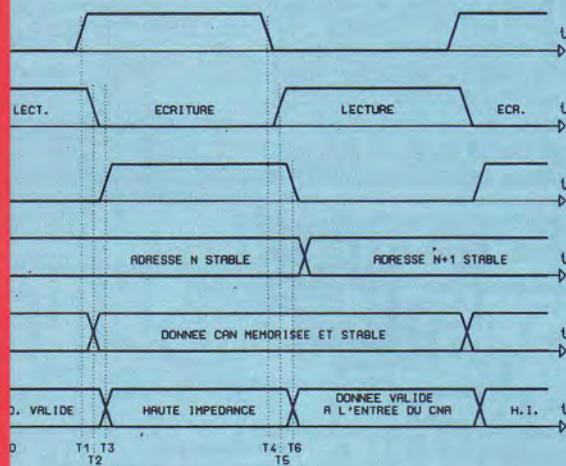
2 000 Ω

10 - Les 2 pièces de métal réunies peuvent-elles former un cube ?

toujours

jamais

dans une certaine position



initiales. La RAM, en lecture, présente une donnée à l'entrée du CNA. Le bus du CAN contient une valeur stable de VN. Les adresses sont stables.

Le front montant de l'horloge autorise la mise en mémoire de la donnée dans le CNA. Le front descendant, il provoque le maintien en sortie du CAN d'une nouvelle donnée.

La sortie passe en écriture. L'adresse ne changeant pas (le compteur est déclenché par le front descendant, alors que N2 va fournir un front montant), la RAM va mémoriser la donnée à l'emplacement de celle qui vient d'être lue.

La sortie est stabilisée en écriture. Sa sortie passe du même coup en haute impédance. Le front descendant de H est inactif pour les registres des CNA et CAN. Par contre, il est actif pour les états de N1 et N2.

Le front descendant de H autorise la remise en lecture de la RAM avant que N2 ait pu déclencher le compteur (avant l'incrémement des adresses). Cette procédure permet d'éviter la mémorisation de l'adresse suivante avant qu'elle ait pu être lue.

Le front descendant de N2, en retard sur H et N1, incrémente le compteur afin de sélectionner l'adresse suivante de la RAM.

Le front descendant de N2 va donc délivrer en sortie la donnée correspondante qui restera stable pendant le prochain basculement de N1. Le cycle peut alors recommencer.

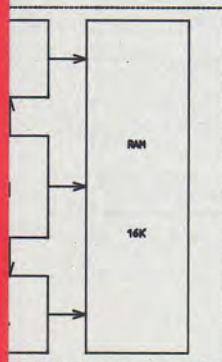
esthétique.  
réglage, ni mise au point : une réalisation soignée, robuste, fiable, sans aucun équipement électronique.  
Le réglage est très simple et peut être réglé entre 100 et 250 ms (à l'aide d'un potentiomètre de réajustement) et 250 ms de réajustement de réajustement d'obtenir une répétition environ 10 fois plus rapide que les signaux retardés. Le réglage est très simple et peut être réglé entre 100 et 250 ms (à l'aide d'un potentiomètre de réajustement) et 250 ms de réajustement de réajustement d'obtenir une répétition environ 10 fois plus rapide que les signaux retardés.

- une fréquence d'horloge minimale de 65 kHz, afin d'obtenir un écho maximal en limitant le volume de mémoire.
- un plan mémoire de 16 K/bits qui permet, associé à la fréquence d'échantillonnage de 65 kHz, d'obtenir un écho de 250 ms !

On recueille en sortie le mélange du son direct avec le son retardé. Passons rapidement à l'alimentation, simplifiée au maximum, dont le schéma est indiqué en **figure 9**. Un classique régulateur intégré est chargé de délivrer une tension positive +5 V aux circuits logiques, le deuxième permettant de fournir une source symétrique à la section analogique, présentée sur la **figure 10**.

La préamplification d'entrée est assurée par un transistor à faible bruit T1, pour des raisons d'encombrement. Le schéma tel que présenté est très sensible. 50 mV injectés conduisent à l'écriteur.

Pour ceux qui désirent travailler en insertion au niveau ligne, nous conseillons d'ajouter un potentiomètre de 47 kΩ en diviseur de tension sur l'entrée. La structure des étages de filtrage, qui est





# 9 matériels pas à apprendre chez

EXCEPTIONNEL



## 1 L'ELECTROLAB

est un ensemble évolué d'expérimentation en électronique générale spécialement conçu pour un apprentissage personnel. Il donne à votre formation une dimension correspondant réellement aux exigences de l'électronique.

**Extrait des 29 manipulations de base :**

- Circuit résonnant
- Diviseur de tension
- Montages à amplificateurs opérationnels : sommateur et comparateur.

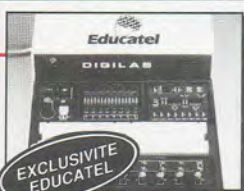


## 2 LE MICROLAB

est un ensemble d'expérimentation qui permet de faire la liaison Electronique - Micro-informatique. Votre système fonctionnant, vous passerez à l'apprentissage de la partie logiciel pour pouvoir programmer votre système.

**Les périphériques possibles du MICROLAB :**

- Connexion sur l'imprimante SEIKOCHA GP 500
- Connexion sur le Minitel
- Connexion sur le robot
- etc...

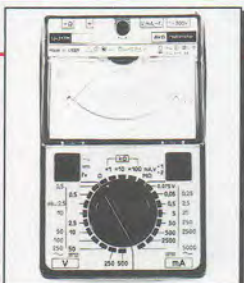


## 3 LE DIGILAB

est un ensemble d'expérimentation, spécialisé en électronique digitale (appelée aussi logique ou numérique).

**Extrait des 30 manipulations de base :**

- Mémoire commandée par une horloge
- Diviseur par 10
- Compteur décimal
- Les multiplexeurs



## 4 LE MULTIMETRE

est un appareil multifonctions permettant, en plus des mesures traditionnelles de déterminer avec précision les paramètres des transistors NPN et PNP. Il vous permettra d'acquérir très vite l'expérience de la mesure électrique et électronique indispensable à l'électricien ou à l'électronicien d'aujourd'hui.

**Extrait des manipulations de base :**

- Mise en évidence de la loi d'Ohm, de la formule de diviseur de tension
- Mesures de résistances - tensions et intensités appliquées à un montage à transistor.



## 5 L'AMPLI OPERATIONNEL

est un ensemble d'expérimentation spécialement conçu pour une étude rationnelle des montages à base d'amplificateurs opérationnels. Grâce à lui, vous pouvez sans problème concevoir vous-même des montages de haute fiabilité rivalisant avec les réalisations professionnelles et industrielles.

**Extrait des 18 manipulations de base :**

- Générateurs de courant
- Triggers de Schmitt
- Bascules bistables
- Bascules astables



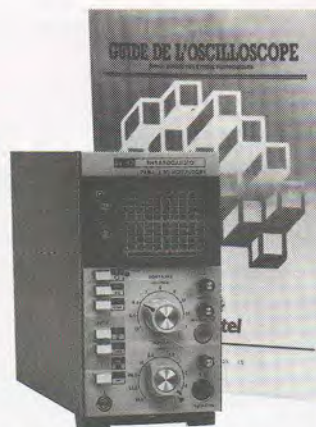
## 6 L'AMPLI STEREO

Ce matériel est indispensable pour apprendre la Radio TV HI-FI. D'une capacité de 2 x 20 W, il est de conception très moderne et utilise des circuits intégrés.

**Le montage de votre ampli stéréo comporte 4 étapes :**

- Le préampli RIAA
- Le correcteur de tonalité
- L'ampli de puissance
- L'alimentation

3 oscilloscopes à GAGNER!



## N'ATTENDEZ PLUS ! EDUCATEL VOUS OFFRE

### 1 mois de cours gratuit

Sans engagement de votre part, nous vous envoyons le premier cours de votre étude, tout le programme détaillé de la formation ainsi qu'une documentation technique sur le matériel inclus dans celle-ci.

### 1 test d'aptitude gratuit

qui vous permettra de vérifier si vos aptitudes concordent bien avec celles que requiert le nouveau métier que vous souhaitez exercer.

### 1 chance de gagner un oscilloscope

3 tests d'aptitude seront tirés au sort par Me LÉGER le 30 novembre 1990. Les personnes gagneront chacune 1 oscilloscope accompagné du "guide de l'oscilloscope" réalisé par EDUCATEL.

## 3 bonnes raisons de profiter de cette offre exceptionnelle

POUR CELA IL VOUS SUFFIT :

- de remplir le bon pour 1 mois de cours gratuit,
  - d'effectuer le test d'aptitude,
  - et d'envoyer le tout à :
- EDUCATEL 76025 ROUEN CEDEX**  
avant le 30 novembre 1990.

**Attention :** pour participer valablement au tirage au sort, renvoyez bien votre bon avant le 30 novembre 1990. Pour bénéficier du mois de cours gratuit et du test d'aptitude, pas de date limite.

### REGLEMENT

La société EDUCATEL organise un tirage au sort offrant 3 oscilloscopes. La participation à ce tirage au sort est gratuite et sans obligation d'achat.

Ce tirage au sort est ouvert à toute personne âgée de plus de 17 ans et résidant en France métropolitaine. En sont toutefois exclus les membres de la société EDUCATEL et leurs familles.

Le règlement pourra être expédié à toute personne en faisant la demande écrite accompagnée d'une enveloppe timbrée à ses nom et adresse à :

EDUCATEL - 76025 ROUEN CEDEX

(timbre remboursé sur demande).

Le simple fait de participer au tirage au sort implique l'acceptation pure et simple du règlement déposé chez Me LÉGER, huissier de justice à Rouen. Un seul bulletin sera accepté par participant.

Le tirage au sort aura lieu le 30 novembre 1990 en l'étude de Me LÉGER. Le gagnant sera prévenu par courrier.



correspondante sur le CNA. Avant de passer à la cellule suivante, on écrase la donnée qui vient d'être lue avec un nouvel échantillon issu du CAN, en positionnant la RAM en écriture. On peut alors la replacer en lecture et incrémenter le compteur afin de renouveler l'opération avec la cellule suivante. De cette façon, on assure la continuité de la progression des échantillons, en obtenant le retard  $\tau$  suivant :

$$\tau = \frac{\text{Nombre de cellules RAM}}{\text{Fréquence d'échantillonnage}}$$

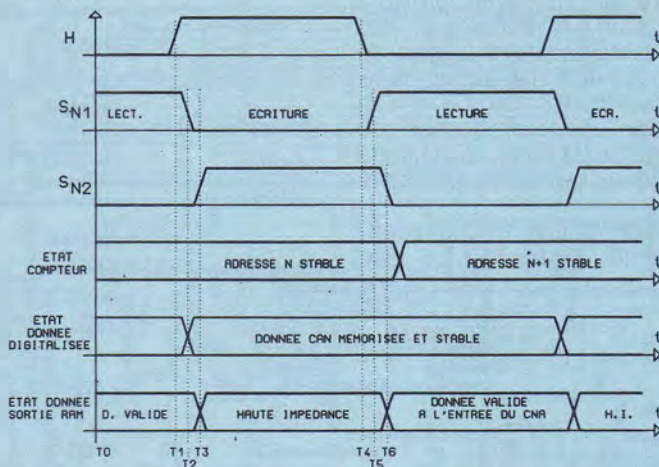
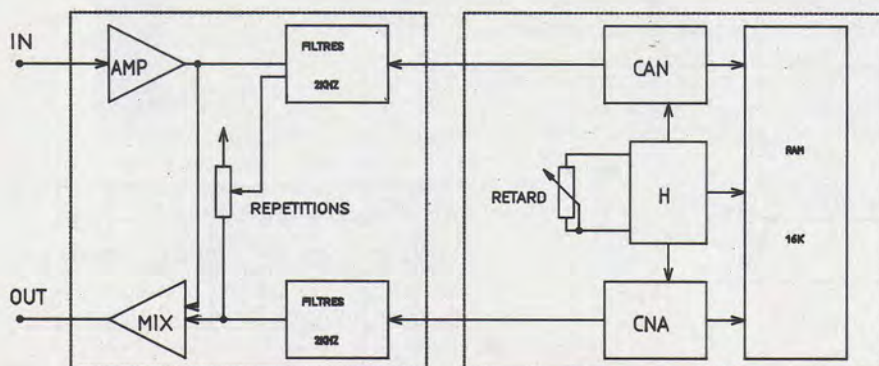
En effet, chaque échantillon mémorisé ne sera ressorti qu'après un balayage complet de la mémoire. Les chronogrammes de la **figure 7** devraient aider les plus téméraires à saisir le principe de mise en œuvre exact du dispositif. Vous remarquerez que la synchronisation des convertisseurs est primordiale pour assurer à l'ensemble un fonctionnement irréprochable : convertisseurs, mémoires et logique de contrôle forment un tout indissociable ! Il est envisageable d'exploiter le même dispositif avec des mémoires dynamiques qui permettraient d'obtenir des retards considérablement plus longs. Avec le multiplexage des adresses de la RAM, la circuiterie de commande serait évidemment plus lourde et sortirait du cadre de notre réalisation.

### PRÉSENTATION DU MICRO-ÉCHO DIGITAL

Le schéma fonctionnel de la **figure 8** représente l'architecture complète de notre montage. Le qualificatif de "micro-écho" provient des limitations que nous nous sommes imposés :

- un circuit imprimé réduit qui permet de loger l'ensemble dans le coffret ESM EC15/05, écono-

Figure 8



**T0** : conditions initiales. La RAM, en lecture, présente une donnée à l'entrée du CNA. Le registre tampon du CAN contient une valeur stable de VN. Les adresses sont stables.

**T1** : Le front montant de l'horloge autorise la mise en mémoire de la donnée dans le CNA. Simultanément, il provoque le maintien en sortie du CAN d'une nouvelle donnée numérisée.

**T2** : La RAM passe en écriture. L'adresse ne changeant pas (le compteur est déclenché sur un front descendant, alors que N2 va fournir un front montant), la RAM va mémoriser la nouvelle donnée à l'emplacement de celle qui vient d'être lue.

**T3** : La RAM est stabilisée en écriture. Sa sortie passe du même coup en haute impédance.

**T4** : Le front descendant de H est inactif pour les registres des CNA et CAN. Par contre, il va modifier les états de N1 et N2.

**T5** : N1 provoque la remise en lecture de la RAM avant que N2 ait pu déclencher le compteur. (Donc avant l'incrémentation des adresses). Cette procédure permet d'éviter d'écraser la donnée de l'adresse suivante avant qu'elle ait pu être lue.

**T6** : Le front descendant de N2, en retard sur H et N1, incrémente le compteur afin de sélectionner l'adresse suivante de la RAM.

La mémoire va donc délivrer en sortie la donnée correspondante qui restera stable jusqu'au prochain basculement de N1. Le cycle peut alors recommencer.

Figure 7

mique et très esthétique.

- il n'y a ni réglage, ni mise au point à effectuer : une réalisation soignée doit aboutir au bon fonctionnement sans aucun équipement de mesure.

Le retard peut être réglé entre 100 ms (réverbération) et 250 ms (écho), un potentiomètre de réinjection permettant d'obtenir une vingtaine de répétitions environ.

- une bande passante restreinte à 2 kHz pour les signaux retardés, afin de réduire au maximum les bruits d'échantillonnage avec une structure de filtrage très simple.

- une fréquence d'horloge minimale de 65 kHz, afin d'obtenir un écho maximal en limitant le volume de mémoire.

- un plan mémoire de 16 K/bits qui permet, associé à la fréquence d'échantillonnage de 65 kHz, d'obtenir un écho de 250 ms !

On recueille en sortie le mélange du son direct avec le son retardé.

Passons rapidement à l'alimentation, simplifiée au maximum, dont le schéma est indiqué en **figure 9**. Un classique régulateur intégré est chargé de délivrer une tension positive + 5 V aux circuits logiques, le deuxième permettant de fournir une source symétrique à la section analogique, présentée sur la **figure 10**.

La préamplification d'entrée est assurée par un transistor à faible bruit T1, pour des raisons d'encombrement. Le schéma tel que présenté est très sensible. 50 mV injectés conduisent à l'écrêtage.

Pour ceux qui désirent travailler en insertion au niveau ligne, nous conseillons d'ajouter un potentiomètre de 47 k $\Omega$  en diviseur de tension sur l'entrée. La structure des étages de filtrage, qui est



peu courante, permet d'obtenir un filtre du troisième ordre à l'aide d'un AOP unique. R6 ajuste principalement le gain en tension du filtre, les autres composants (R6, R7, C4, C5 et C6) participant à sa fréquence de coupure. Sur la sortie, le mélange des signaux est assuré par R8 et R10.

La section digitale est représentée sur la **figure 11**. Le plan

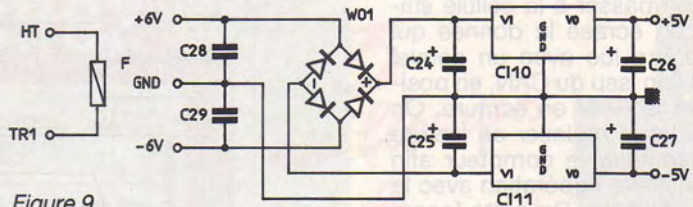


Figure 9

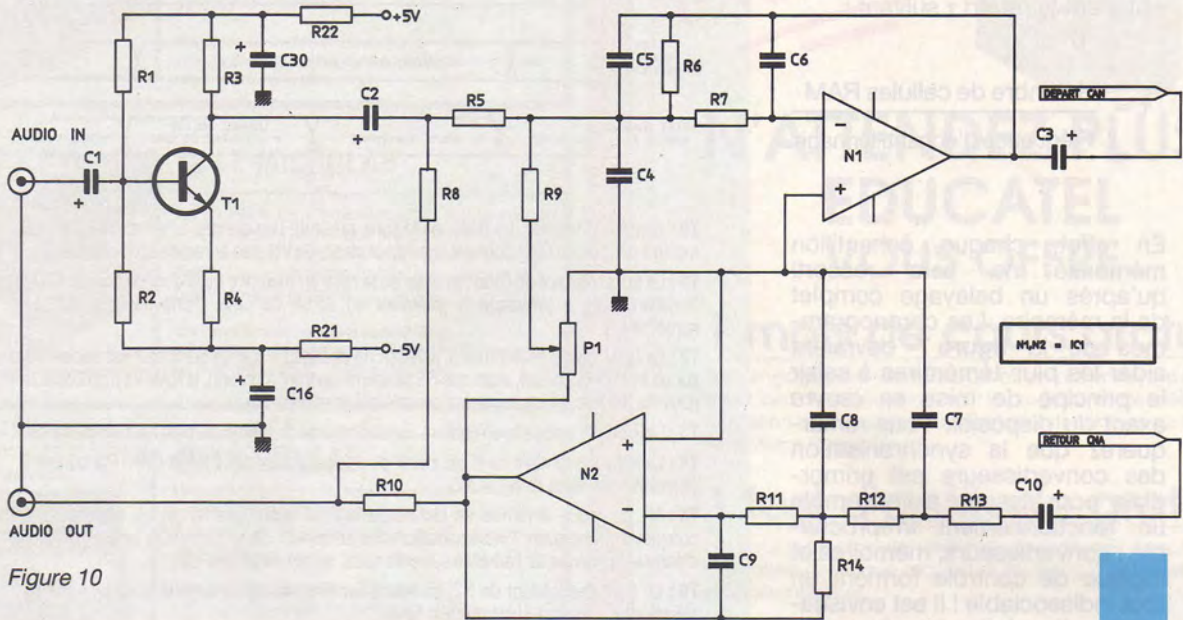


Figure 10

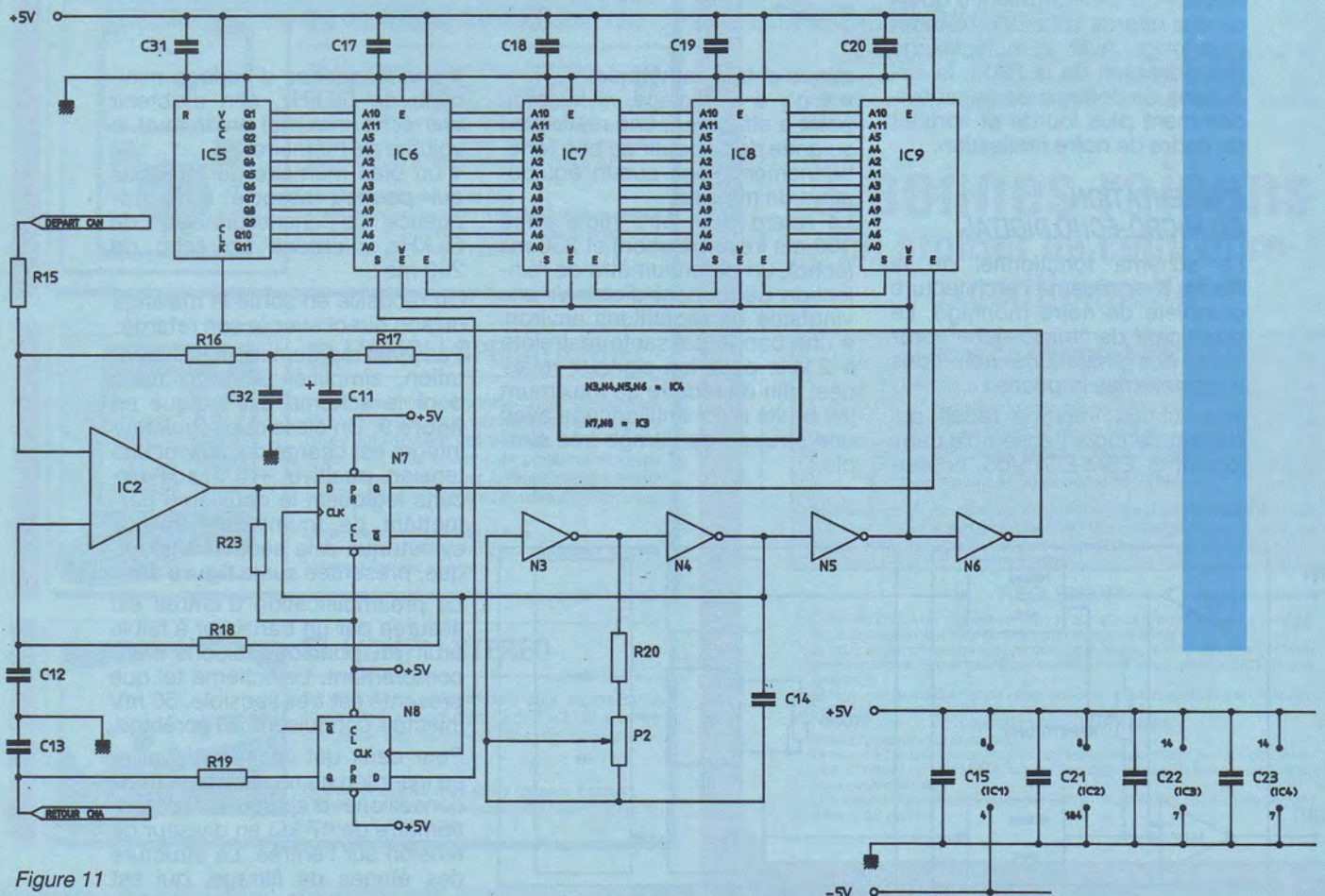


Figure 11



mémoire est composé de quatre boîtiers RAM 2147, de 4 K × 1, dont les entrées et sorties ont été connectées en série. Le registre à décalage logique obtenu est constitué exactement de 16 384 cellules. Le CNA est bien un simple intégrateur, tandis que le CAN ne diffère que par le pull-up de sortie R23 (IC2 étant à collecteur ouvert), et la polarisation de l'entrée du comparateur par (R16, R17 et C11). L'horloge est classique, et ne nécessite aucun commentaire particulier. Rappelons simplement la relation qui lie fréquence et composants associés :

$$F_h = \frac{1}{2,2 \cdot (R_{20} + P_2) \cdot C_{14}}$$

On aura remarqué l'important découplage, imposé par les commutations de la section digitale.

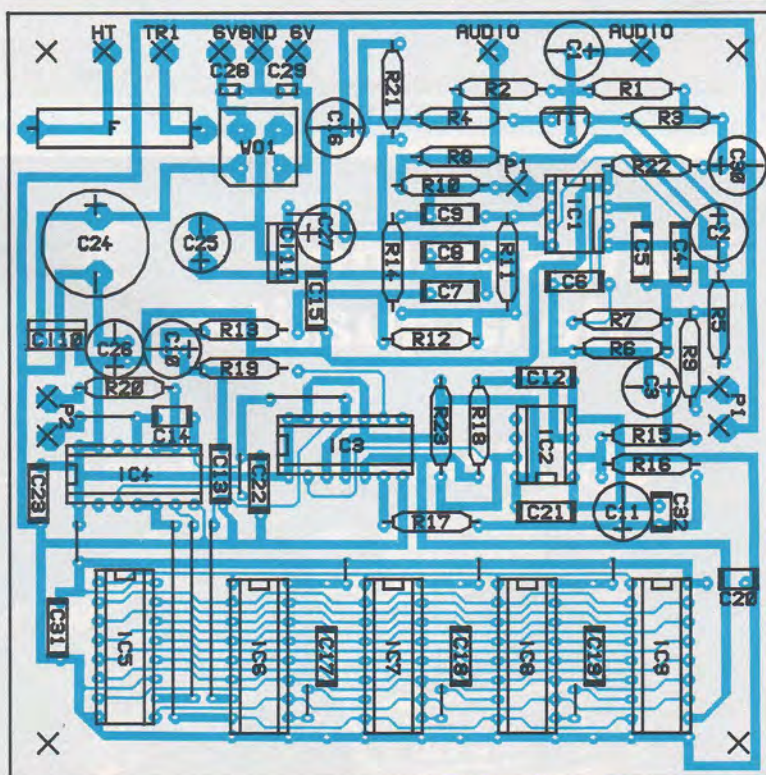
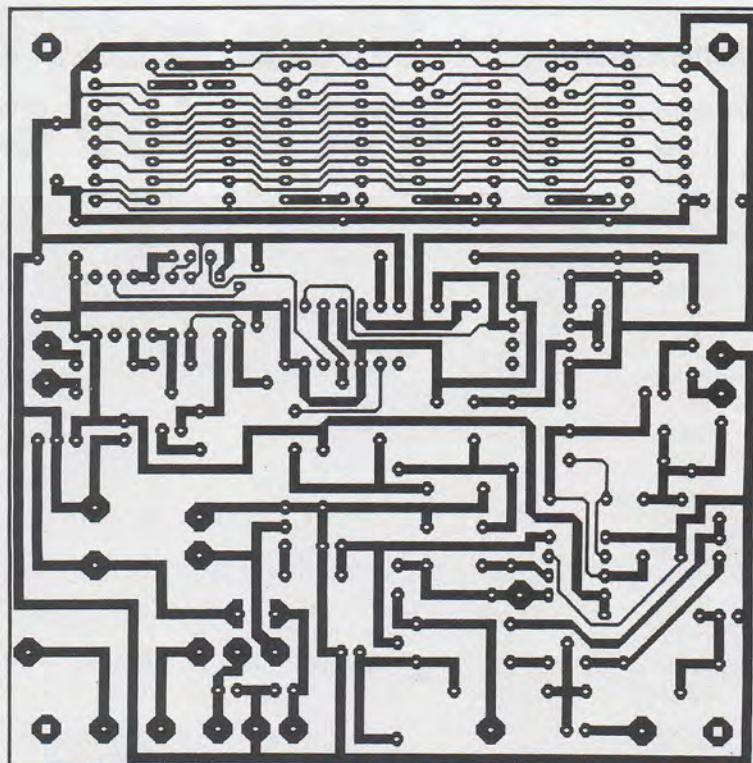
### RÉALISATION PRATIQUE

Le tracé des pistes est indiqué en **figure 12a**, et l'implantation des composants en **figure 12b**. Seul le plan mémoire présente quelques difficultés de tracé, en raison de la distribution parallèle des adresses. C'est d'ailleurs dans cette zone que sont situés la majorité des 14 straps du circuit. Le compteur est un modèle 74 HC 4040, pour des raisons de bruit de commutation. Un classique CD 4040 convient également si des problèmes d'approvisionnement se font sentir, moyennant évidemment une légère augmentation du bruit de fond. Des supports sont indispensables de IC5 à IC9, étant donné l'investissement qu'ils représentent.

Il sera judicieux, avant câblage des composants sur la carte, de percer coffret et circuit simultanément. Il serait prudent de réaliser un nœud anti-arrachage sur le cordon secteur, afin d'éviter tout risque de choc électrique lors des manipulations. La diode électroluminescente est câblée directement sur les semelles des régulateurs, R24 étant insérée en série lors du câblage.

### CONCLUSION

Concilier simplicité et qualité n'étant vraiment pas évident, il ne faudra pas attendre une restitution de haute-fidélité de la part de cette réalisation. En effet, il faut garder à l'esprit que la largeur de bande de l'écho est limité à 2 kHz environ, avec un bruit de fond résiduel non négligeable au-dessous de 100 kHz



de fréquence d'horloge. Qu'importe, nous aurons prouvé que le numérique peut répondre à certaines applications sans ressembler pour autant à une usine à gaz.

J. Lefèvre



## Nomenclature

### Résistances

R<sub>1</sub> : 470 kΩ  
R<sub>2</sub> : 47 kΩ  
R<sub>3</sub> : 10 kΩ  
R<sub>4</sub> : 270 Ω  
R<sub>5</sub> : 18 kΩ  
R<sub>6</sub> : 39 kΩ  
R<sub>7</sub> : 68 kΩ  
R<sub>8</sub> : 18 kΩ  
R<sub>9</sub> : 120 kΩ  
R<sub>10</sub> : 100 kΩ  
R<sub>11</sub> : 120 kΩ  
R<sub>12</sub> : 39 kΩ  
R<sub>13</sub> : 22 kΩ  
R<sub>14</sub> : 68 kΩ  
R<sub>15</sub> : 1,8 kΩ  
R<sub>16</sub> : 10 kΩ  
R<sub>17</sub> : 10 kΩ  
R<sub>18</sub> : 15 kΩ  
R<sub>19</sub> : 15 kΩ  
R<sub>20</sub> : 3,3 kΩ  
R<sub>21</sub> : 470 Ω  
R<sub>22</sub> : 560 Ω  
R<sub>23</sub> : 6,8 kΩ  
R<sub>24</sub> : 470 Ω

### Condensateurs

C<sub>1</sub> : 10 μF  
C<sub>2</sub> : 10 μF  
C<sub>3</sub> : 1 μF  
C<sub>4</sub> : 10 nF  
C<sub>5</sub> : 2,2 nF  
C<sub>6</sub> : 1 nF  
C<sub>7</sub> : 4,7 nF  
C<sub>8</sub> : 2,2 nF  
C<sub>9</sub> : 150 pF  
C<sub>10</sub> : 1 μF  
C<sub>11</sub> : 10 μF  
C<sub>12</sub> : 150 nF  
C<sub>13</sub> : 33 nF  
C<sub>14</sub> : 1 nF  
C<sub>15</sub> : 100 nF  
C<sub>16</sub> : 47 μF  
C<sub>17</sub> à C<sub>22</sub> : 100 nF  
C<sub>23</sub> : 47 nF  
C<sub>24</sub> : 2 200 μF/10V  
C<sub>25</sub> : 470 μF/10V  
C<sub>26</sub> : 47 μF  
C<sub>27</sub> : 10 μF  
C<sub>28</sub> : 10 nF  
C<sub>29</sub> : 10 nF  
C<sub>30</sub> : 47 μF  
C<sub>31</sub> : 100 nF  
C<sub>32</sub> : 10 nF

### Circuits intégrés

IC<sub>1</sub> : TL 082  
IC<sub>2</sub> : LM 311  
IC<sub>3</sub> : 74 LS 74  
IC<sub>4</sub> : 74 LS 04  
IC<sub>5</sub> : 74 HC 4040 (ou CD 4040)\*  
IC<sub>6</sub> à IC<sub>9</sub> : TMS 2147/μPD 2147 (RAM STATIQUE 4K × 1)  
IC<sub>10</sub> : LM 7805  
IC<sub>11</sub> : LM 7905

### semi-conducteurs

T<sub>1</sub> : BC 550 C/BC 549 C  
LED<sub>1</sub> : Diode led Ø 5 mm  
WO<sub>1</sub> : Pont de diodes 60 V/1 A

### Divers

TR<sub>1</sub> : Transformateur 2 × 6,3 V – 6 V A  
FUS : Porte fusible pour circuit imprimé + fusible 100 mA  
I<sub>1</sub> : Interrupteur miniature unipolaire  
Epoxy simple-face 100 × 100 mm  
P<sub>1</sub> : 100 kΩ/A + bouton  
P<sub>2</sub> : 4,7 kΩ/A + bouton  
2 × embases jack 6,35 mm  
Cordon secteur sans terre  
Coffret ESM EC-15/05

# Au sommet de la qualité

CROVISA transformateurs standards ~ moulés ~ extra plats



DISTRIBUÉ PAR

# AXEL

12, rue du Docteur Saubert  
B.P. 14 - 63880 OLLIERGUES  
Tél. : 73.95.56.43 - Fax : 73.95.52.65

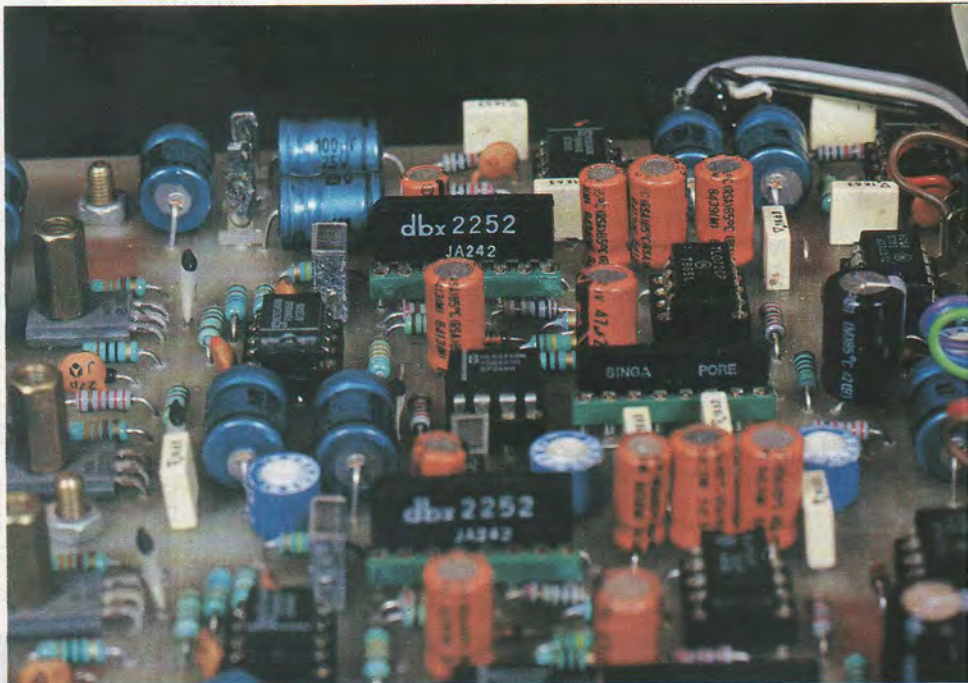


# Filtre actif 3 voies A & C

*La carte que nous vous présentons ici est particulièrement performante et peu chère : de quoi séduire !*

- Entrée symétrique électronique (niveau réglable)
- 3 filtres soustractifs (phases compensées)
- 1 limiteur par voie (threshold ajustable)
- 1 booster par voie (niveau réglable)
- Possibilité de donner au total 24 dB de gain dans la ligne
- Prévues pour rack 19 pouces, une unité.

*Elle a été conçue suite à la demande de plusieurs lecteurs et l'auteur en a calculé le coût maxi (tout compris) : moins de 1 500 F en mono, moins de 2 800 F en stéréo.*



Le filtrage actif est devenu nécessaire dès que les puissances ont dépassé 150 W. C'est une solution très particulière qui, pour tout vous dire, laisse l'auteur en mode "réserve".

L'exploitation correcte d'une enceinte dont le filtre passif calculé par le constructeur devrait permettre d'obtenir des résultats parfaits (pour peu que l'on amplifie de façon rigoureusement linéaire), n'est déjà pas aussi simple qu'on pourrait le croire.

Avec la multi-amplification, on s'attaque tout de go à la quadrature du cercle : le sonorisateur est chargé de linéariser sa chaîne de reproduction (se construire une référence) et de la corriger ensuite en fonction de l'acoustique propre à tel ou tel lieu, au moyen d'égaliseurs et autre bruit rose.

Si nous restons dans l'expectative (voire admiration) c'est que la tâche nous semble ingrate et la tentation de bouleverser parfois la "référence" quand on est en face d'un cas délicat peut être grande, surtout quand on sait le temps généralement alloué à la phase d'égalisation. La multi-amplification active appliquée à une installation fixe (discothèque, chaîne privée etc.) est plus aisée car on peut y accorder le temps et le recul indispensables.

On pourrait croire à la lecture de ces lignes que nous sommes "contre" la multi-amplification. Non, car si c'était le cas nous n'aurions pas conçu un filtre réservé à cet usage, mais nous pensons toujours au jeune lecteur dont l'égaliseur du Walkman est torturé de manière extravagante et qui pourrait penser que la multi-amplification est la solution miracle pour sortir de la bouillie.

D'autre part, égaliser une salle de bal chaque week-end laisse rêveur l'ex-musicien qui jouait le samedi soir, le dimanche après-midi et le dimanche soir dans trois lieux différents. Bref, la carte proposée aujourd'hui est capable du pire si elle est mal utilisée, comme du meilleur si le sonorisateur l'exploite avec discernement.

Donc, retenir qu'un filtrage actif doit être spécifiquement adapté à un groupe de diffuseurs et aux amplis associés. En aucun cas on ne doit s'en servir comme d'un égaliseur sur le terrain. C'est du moins le point de vue de l'auteur.

On en déduit que le "filtre universel" n'existe pas. De plus, les filtres à fréquences variables sont par définition "désaccordés" comme de bien entendu. Tout ceci nous a conduit à



concevoir un filtre dont les fréquences de coupure seront fixes, choisies par l'utilisateur une fois pour toutes. Les seuls réglages externes (outre le niveau d'entrée) seront les niveaux de chacune des bandes en sachant toutefois qu'un limiteur par voie protégera des excès, et sauvera peut-être quelques haut-parleurs ou moteurs de compression.

## SYNOPTIQUE

La figure 1 n'est pas très originale mais présente malgré tout une organisation fort complète. Quand on parle "filtre actif" on pense essentiellement à la séparation de la bande audio en deux, trois, voire plusieurs portions de bande sans trop se soucier de l'environnement extérieur, c'est-à-dire adaptation d'entrée et conditions de sorties. Cette carte ne fait pas fi de cet environnement, bien au contraire. Le synoptique est sibyllin mais cache de nombreuses ressources : le rectangle nommé adap-

filtres aux noms imprononçables, il n'est pas facile de choisir. L'auteur ayant sur ses planches un projet ambitieux à votre intention, a fait mille essais en partant du corollaire suivant : supposant une unité de diffusion — un château si vous préférez — correctement mis en phase, un système de filtrage actif le commandant devrait être tel que si on en mélangeait les sorties on retrouve le signal source sans dégradation.

(ou bas) d'ordre 2, construit à l'aide de deux cellules RC mises en cascade, et celle d'un filtre passe-tout. Attention ! Pas le même passe-tout que le poisson d'avril glissé dans ces mêmes pages il y a déjà quelques années et qui n'était construit qu'avec deux bouts de fil...

S'il est vrai que le passe-tout est rarement utilisé dans nos réalisations, certains constructeurs en usent largement, pas uniquement dans les filtres actifs d'ail-

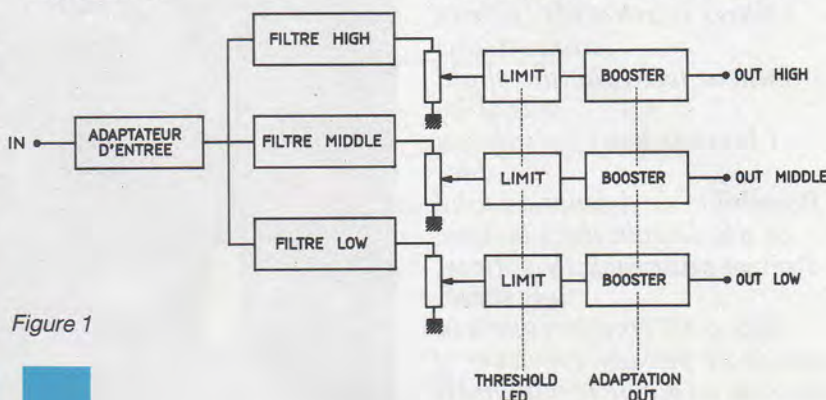
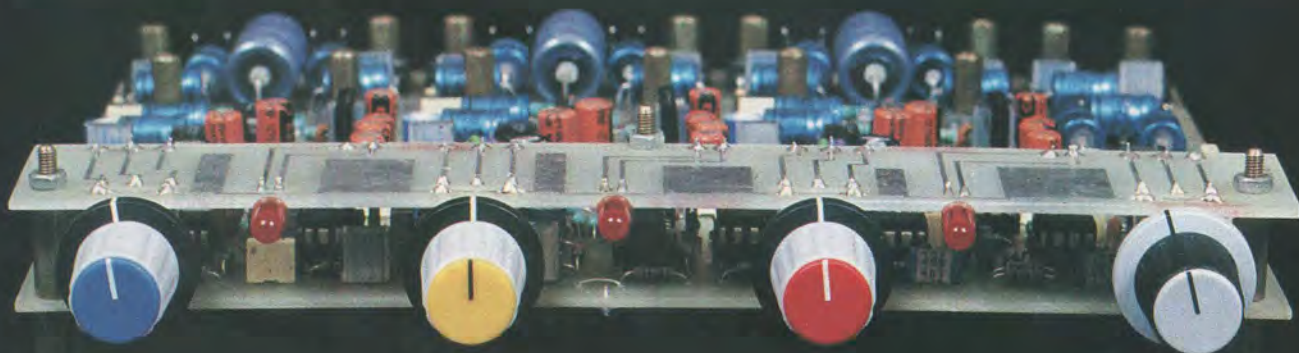


Figure 1



tateur d'entrée propose en réalité à la fois une symétrie électronique mais également une adaptation de gain (12 dB nous ont semblé suffisants mais il sera possible de faire mieux). Trois filtres, dont nous détaillerons le principe, morcellent la bande audio et chaque sortie est équipée d'un potentiomètre de volume, d'un circuit limiteur (threshold ajustable) et d'un ampli dont le gain est également réglable. Tout ceci conduit à un ensemble capable de s'adapter correctement à toutes les sources classiques et pouvant répartir le produit de son travail aux entrées des étages de puissance les plus divers, avec en prime une protection efficace contre les surcharges.

### Le filtre

Parmi les solutions multiples de

### Principe retenu

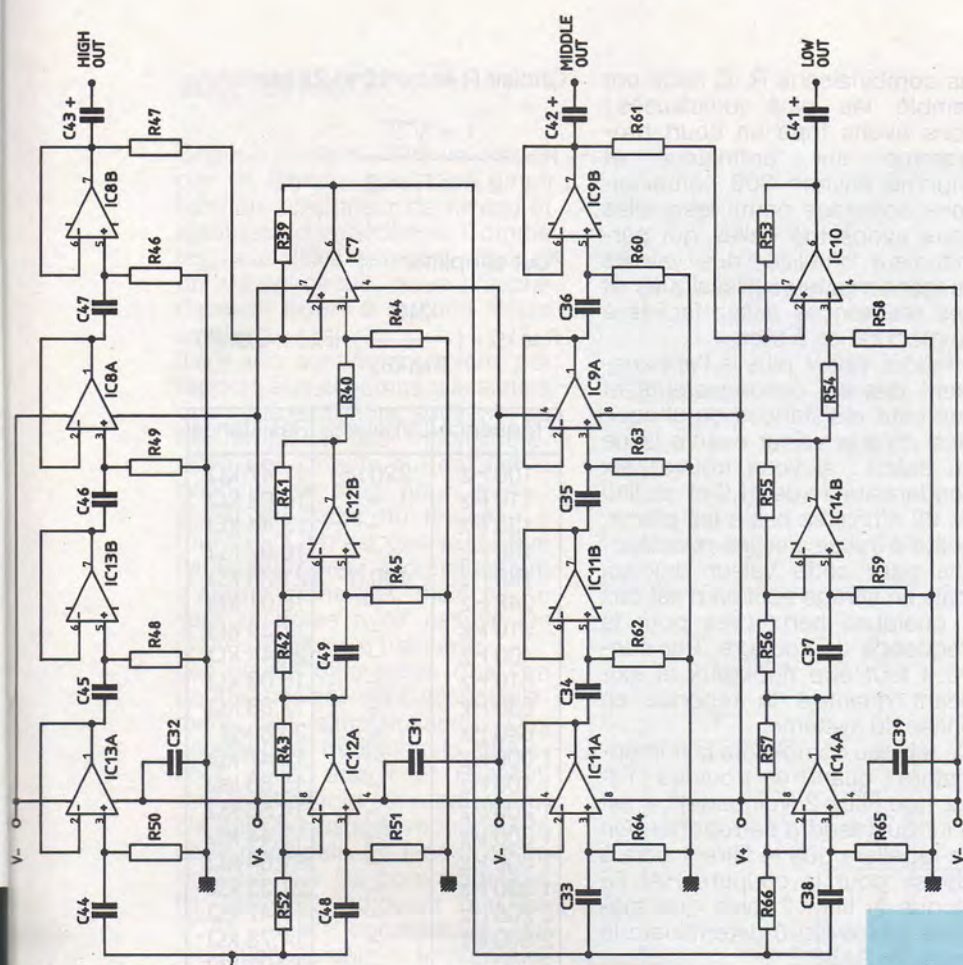
Il consiste à soustraire de la bande passante totale la portion de bande isolée par un filtre passe-haut ou bas, peu importe. A la sortie du filtre on dispose d'une des voies et la différence offre la seconde. Si sur cette différence on répète l'opération, on crée une troisième voie, etc. Mais, tout filtre ayant une réponse en phase qui se modifie avec la fréquence, si on effectue cette opération sans autre précaution sur le signal source, la somme des voies n'est plus que plaies et bosses. Il faut donc faire en sorte d'affecter à la source une réponse en phase identique à celle du filtre choisi.

La solution que nous avons adoptée consiste à exploiter l'égalité de réponse en phase qui existe entre un filtre passe-haut

leurs. A titre d'exemple, les limiteurs EMT 266X utilisent deux passe-tout (All-Pass) 8 pôles en cascade pour retarder de 300  $\mu$ s le signal d'entrée afin que les crêtes soient détectées AVANT que le signal n'arrive au VCA.

Nous l'avons dit, il est possible de soustraire indifféremment à la bande totale soit le produit de passe-haut, soit de passe-bas. Nous avons opté pour les passe-haut et une pente de 24 dB par octave. Chacun des filtres sera donc doublé, les passe-tout également.





L'organisation définitive est illustrée **figure 2**. La sortie du passe-haut mis en série dans l'entrée commande directement la voie aigue, mais entre aussi dans l'ampli de différence. Le filtre passe-tout de même réponse en phase que le passe-haut se présente à son tour dans le soustracteur. A la sortie de celui-ci, on dispose de ce qui reste de la bande, c'est-à-dire le complément de la voie aigue. Ce reste va subir à son tour un traitement identique pour isoler la voie médium. Le reste de ce second passage n'est autre que la voie basse. C'est simple et efficace, et rien n'empêcherait de continuer pour passer à 4 voies ou plus ou de s'arrêter en chemin. Cette méthode n'est pas nouvelle et il semblerait qu'elle ait de plus en plus la cote auprès des constructeurs de filtres de qualité et des utilisateurs. Une note avait d'ailleurs été publiée dans la presse spécialisée en 1986 sous la plume de monsieur Thomas SCHERER, sans toutefois faire l'objet d'une réalisation pratique.

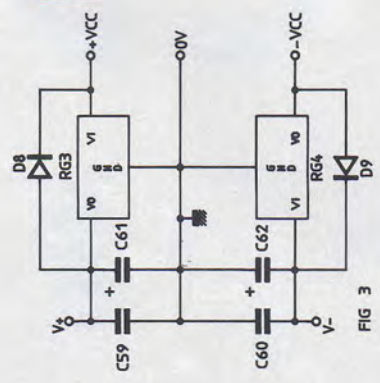
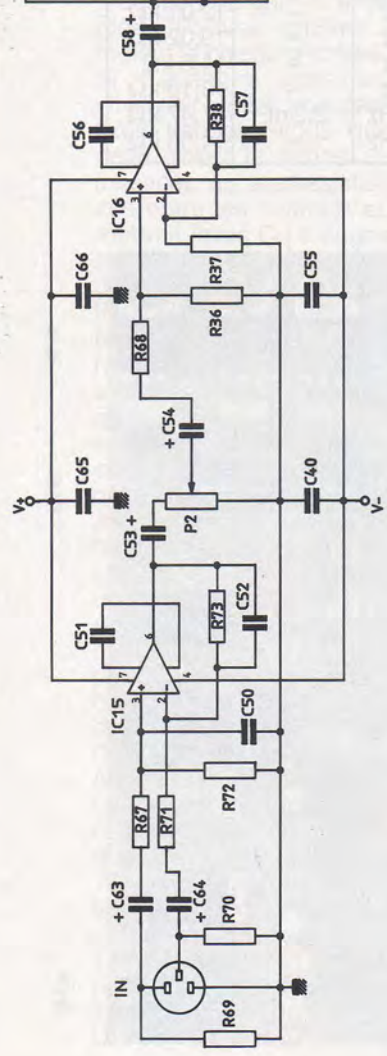
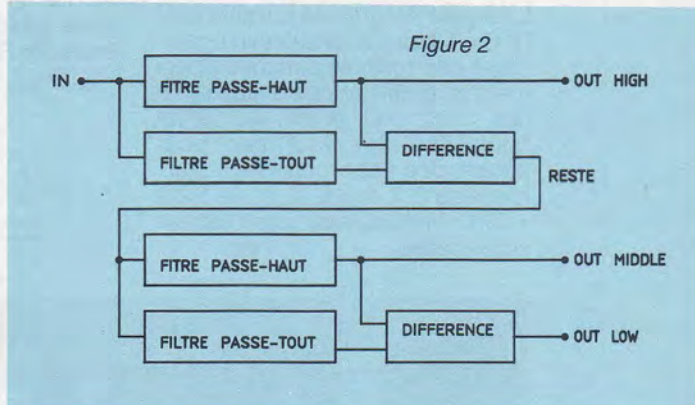


Figure 3

Il n'est pas possible d'offrir facilement un changement de fréquence de coupure, car il faut remplacer suivant le cas 6, 9 ou 15 composants simultanément (6 condensateurs, 9 résistances ou le tout). Nous avons pensé proposer des cartes enfichables comportant les 15 composants et dont on aurait pu avoir en réserve quelques jeux, mais cela compliquait exagérément la carte de base, augmentait son coût, sans apporter un intérêt en rapport.

### LES SCHÉMAS

#### Filtre

Le schéma du filtre et de l'étage d'entrée est donné **figure 3**. La symétrisation électronique de l'entrée est assurée par IC15, et aucun gain n'est donné dans cet



étage afin qu'il soit en mesure d'encaisser les modulations les plus fortes sans saturer. Le potentiomètre P2 permettra de ne prendre qu'une partie du signal, mais également de donner jusqu'à 12 dB de gain (ou plus) par le fait que IC<sub>16</sub> est monté en amplificateur. Si un gain de 6 dB suffit, il ne faudrait pas hésiter une seconde à donner à R<sub>38</sub> la même valeur que R<sub>39</sub> soit 10 kΩ.

A la sortie de IC<sub>16</sub>, on attaque la première section séparatrice. IC<sub>13</sub> et IC<sub>18</sub> constituent les quatre cellules du filtre passe-haut, tandis que IC<sub>12</sub> s'occupe des deux passe-tout. La différence est faite dans IC<sub>7</sub>, sans gain ni affaiblissement bien entendu. On notera que la phase du signal restant est respectée par IC<sub>7</sub> (ce serait plutôt bête de la retourner maintenant...).

Si on souhaitait ne construire qu'un filtre à deux voies il faudra sortir la deuxième voie de IC<sub>7</sub> et ne pas monter la section suivante (IC<sub>9</sub>, 10, 11 et 14).

La figure 4 donne la formule liant R, C à f. Nous avons prévu également une formule simplifiée permettant d'utiliser des unités sympas : kHz, kΩ et nF. Le terme "simplifiée" ne veut pas pour autant dire "approchante". L'arrondi de  $2 \times \pi$  à 6,28 et de  $\sqrt{2}$  à 1,414 n'introduisant pas d'erreur significative.

les combinaisons R, C nous ont semblé les plus judicieuses : nous avons tapé un court programme sur ordinateur et imprimé environ 300 combinaisons correctes parmi lesquelles nous avons trié celles qui permettraient d'utiliser des valeurs de condensateurs classiques et des résistances assez faciles à se procurer ou à trier.

Il faudra veiller plus à l'appariement des six condensateurs et des neuf résistances de chaque filtre qu'à la valeur exacte issue du calcul : si vous trouvez six condensateurs de 21,6 nF au lieu de 22 n'hésitez pas à les placer, quitte à recalculer les résistances pour cette valeur précise, mais en filtrage actif on n'est pas à quelques hertz près pour la fréquence de coupure. Par contre il faut être rigoureux et exigeant quant à la réponse en phase du système.

Ce tableau complètera la nomenclature : quand on trouvera "Filtre 1 ou Filtre 2 (voir texte)", c'est à lui qu'il faudra se reporter. On se rapellera que le filtre 1 sera à choisir pour la coupure HAUTE et que le filtre 2 (bien que toujours passe-haut) déterminera la coupure BASSE.

Choisir R entre 10 et 22 kΩ

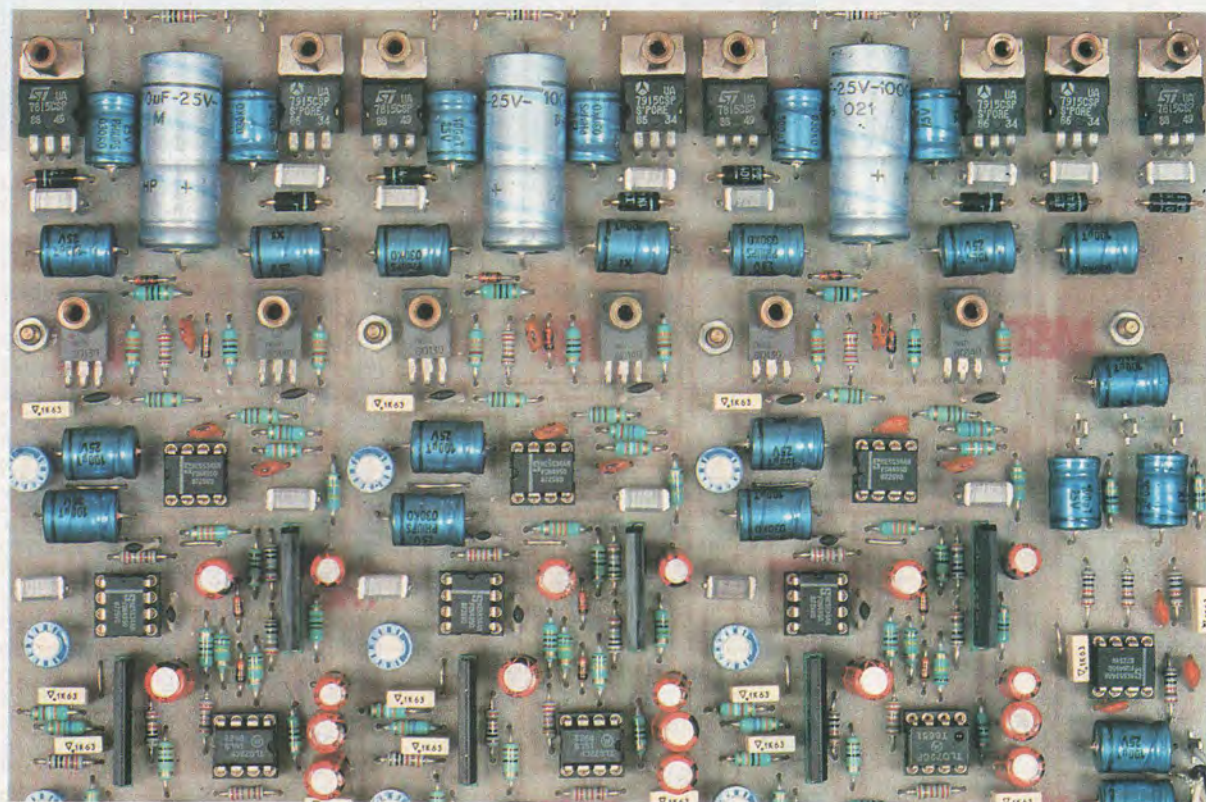
$$F = \frac{1 + \sqrt{2}}{2\pi \times R \times C}$$

Pour simplifier :

$$R \text{ en k}\Omega = \left( \frac{2414}{F \text{ en kHz}} \right) / (6,28 \times C \text{ en nF})$$

Fréquence	Condensateur	Résistance
100 Hz	220 nF	17,47 kΩ
110 Hz	-	15,88 kΩ
130 Hz	-	13,44 kΩ
160 Hz	-	10,92 kΩ
180 Hz	100 nF	21,35 kΩ
248 Hz	-	16,01 kΩ
310 Hz	-	12,39 kΩ
400 Hz	-	20,44 kΩ
510 Hz	-	16,03 kΩ
630 Hz	-	12,98 kΩ
840 Hz	-	20,8 kΩ
1 000 Hz	-	17,47 kΩ
1 100 Hz	-	15,88 kΩ
1 200 Hz	-	14,56 kΩ
1 300 Hz	-	13,44 kΩ
1 500 Hz	-	11,64 kΩ
1 800 Hz	-	21,35 kΩ
2 200 Hz	-	17,47 kΩ
2 600 Hz	-	14,78 kΩ
3 200 Hz	-	12,01 kΩ
4 300 Hz	-	19,02 kΩ
5 600 Hz	-	14,6 kΩ
6 200 Hz	-	13,18 kΩ
10 kHz	2,2 nF	17,47 kΩ
12 kHz	-	14,56 kΩ

Figure 4





## BOOSTER LIMITER

Chaque sortie du filtre va passer par un limiteur suivi d'un ampli tampon adaptateur de niveau et abaisseur d'impédance. Comme les trois voies seront à équiper du même circuit, nous n'avons dessiné **figure 5** qu'une seule section.

Il n'y a ici aucune nouveauté par rapport aux schémas classiques que nous réutilisons souvent : on ne remplace pas inconsidérément des circuits qui ont fait le bonheur de tous pour le seul plaisir de "faire du nouveau à tout prix". Il n'est pas exclu que l'auteur propose prochainement d'autres montages, mais ce ne sera qu'après avoir essayé les plâtres, comme d'habitude.

Les seules différences que l'on pourra déceler sont essentiellement des simplifications. Des paramètres traditionnels (threshold, ratio, attack et release), seul le threshold est rendu variable par un ajustable monté sur la carte principale. En façade on ne trouvera que les potentiomètres P1, les LED indiquant que les VCAs sont commandés en réduction de gain et le potentiomètre P2 (voir schéma FILTRE) réglant le niveau d'entrée.

Si d'aventure vous souhaitiez intervenir sur les trois paramètres fixes, rappelez-vous que R9/C9 déterminent le temps de retour (release), qu'une résistance placée entre les points A et B permettrait (avec C9) d'augmenter le temps d'attaque établi ici au plus court, et qu'un gain négatif pour IC5B réduirait le taux de compression.

Ne jamais donner de gain positif à IC5B, car si c'était le cas dès que le limiteur entrerait en action, le niveau serait alors inférieur à celui précédant la commande, ce qui est anormal.

Augmenter donc R10 éventuellement, sans toucher à R29.

L'ampli de sortie est également un grand classique. L'ajustable AJ2 autorisera une adaptation à n'importe quel type d'étage de puissance. Comme pour l'entrée, on pourra baisser de 6 dB le gain de l'étage en intervenant sur R35 (22 kΩ au lieu de 6,8 kΩ).

Augmenter le gain serait sans fondement : à supposer que l'on ne dispose en sortie de console que de 10 dB en-dessous de 775 mV, le gain de l'étage d'entrée permet de passer à + 2 dB et l'ampli de sortie proposant 12 dB autoriserait + 14 dB par rapport à 775 mV.

Il y a largement de quoi faire !

Les sorties sont asymétriques ce

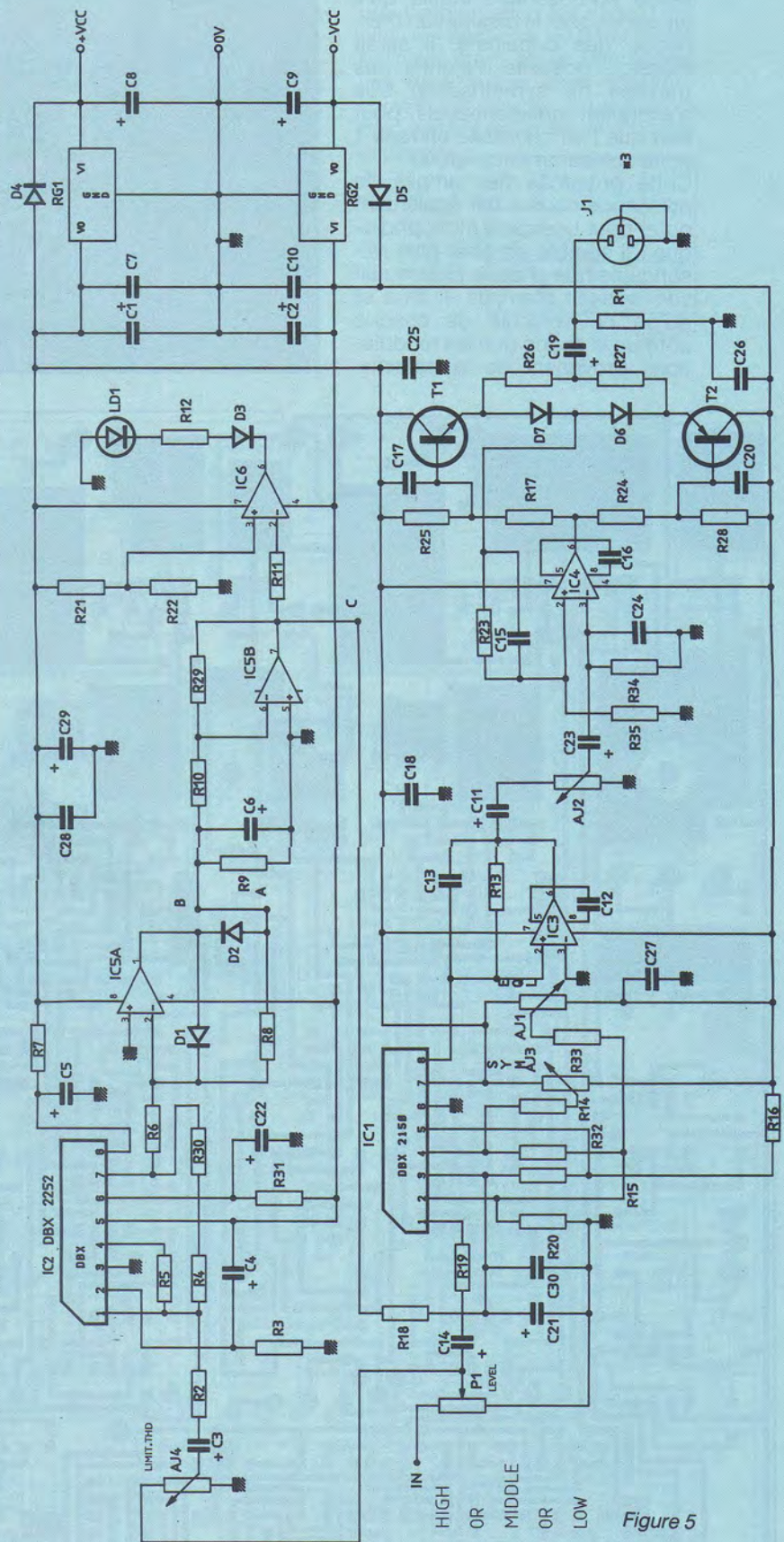


Figure 5



qui ne devrait gêner personne car en général le filtre est très proche de l'ampli de puissance qu'il alimente (le placer de préférence en-dessous : inutile qu'il ait à encaisser la dissipation thermique des copains !). Il serait toutefois possible d'ajouter des transfos de symétrisation s'ils s'avéraient indispensables, pour peu que l'on choisisse un rack 1 unité suffisamment profond. Cette proximité des amplis de puissance nous a fait également opter pour une carte monophonique : il semble en effet plus raisonnable que chaque château ait son caisson d'amplis + filtre et qu'on ne véhicule de chaque côté de la scène que les modulations provenant de la console.

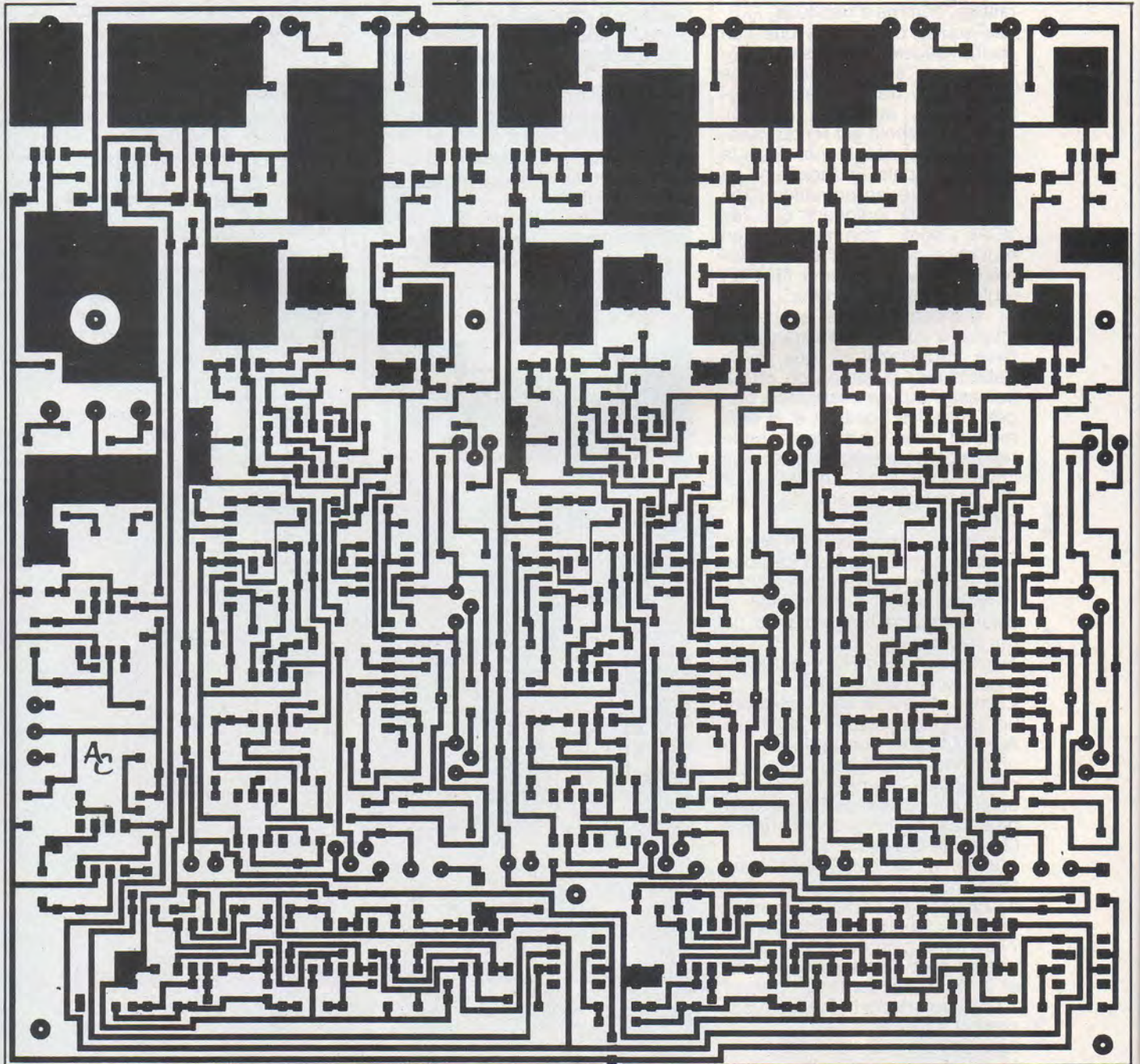
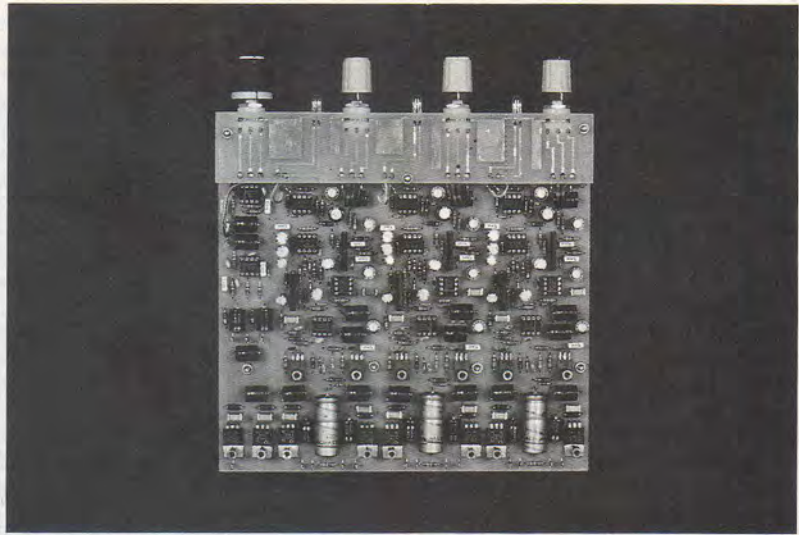


Figure 6 a



Mais chacun fera comme bon lui semble. Il faudra savoir pourtant que si on peut mettre deux cartes dans un rack 1 unité, il ne reste plus de place pour l'alim. "Quand on parle du loup..." Il ne sera pas donné le schéma d'alimentation car comme on a pu le constater, chaque élément est équipé de ses propres régulateurs. Il suffira donc d'amener deux tensions symétriques filtrées (18 à 22 V), sans autre forme de procès. Un transfo 2 x 15 V, 50 VA suivi d'un pont KBL04 ou 06 et deux condensateurs de 4 700 µF, 40 V conviendront parfaitement.

## RÉALISATION

La carte principale est visible **figure 6**. Elle a été organisée par assemblage de quatre modules prédéfinis : 1 - étage d'entrée, 2 - filtre, 3 - limiteur, 4 - booster. La **figure 7** permet de les situer par numéro et un peu d'attention autorisera des modifications importantes sans avoir à tout réimplanter : pour un filtre 2 voies retirer "4.3.2" situés à gauche du dessin ; pour éjecter limiteurs et boosters mettre "1" en parallèle avec la paire de "2", etc. Pour simplifier les nomenclatures sans toutefois créer de confu-

sion, nous avons choisi de repérer les filtres et l'étage d'entrée intégralement, mais seulement UN limiteur-booster. C'est ainsi que l'implantation fait mine d'oublier les sections HIGH et LOW, MIDDLE étant seule référencée. Les deux autres étant rigoureusement identiques, il ne nous a pas semblé utile de surcharger le dessin.



Figure 7

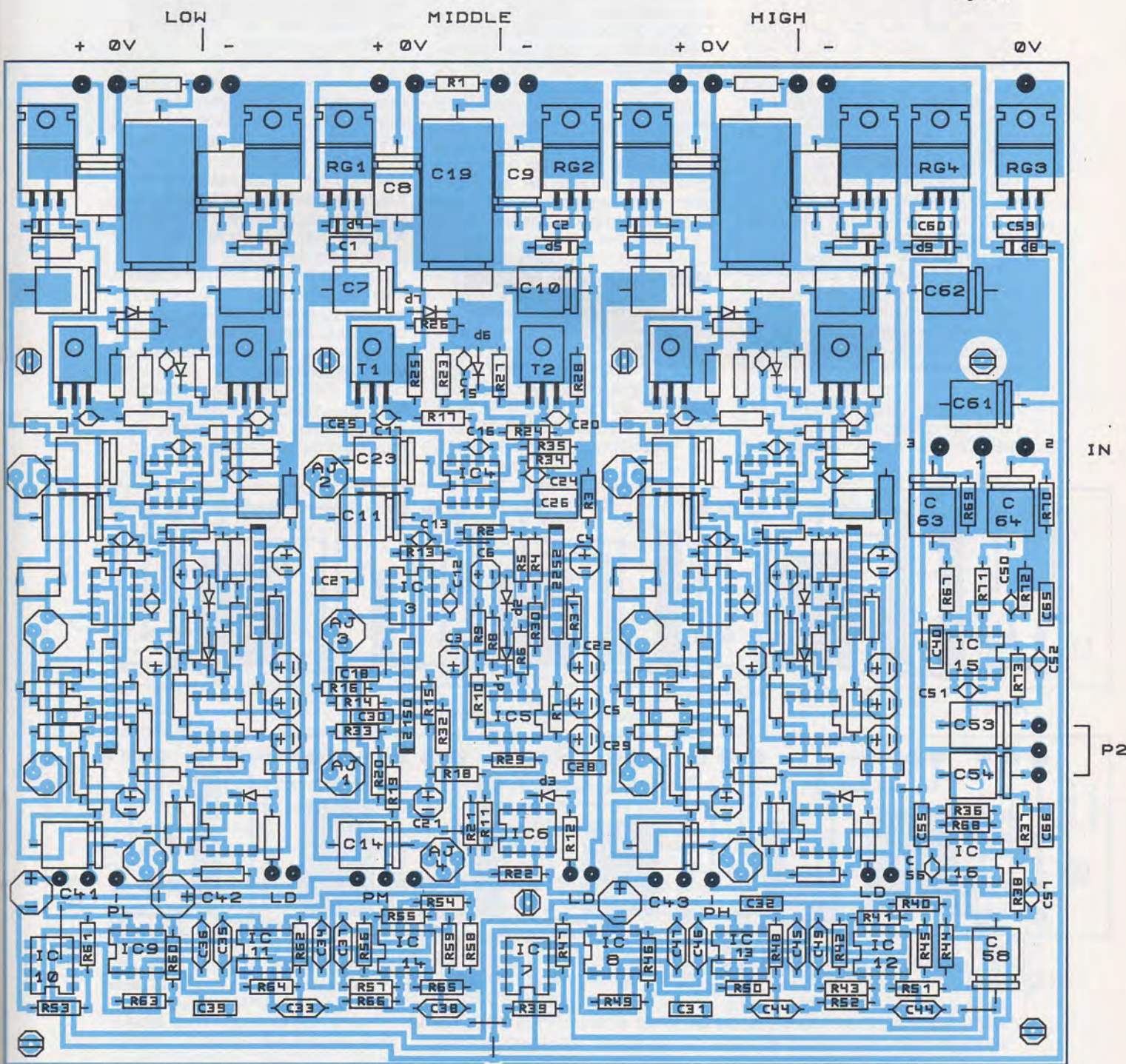


Figure 6 b



D'autre part, l'ensemble des composants est réparti en deux nomenclatures correspondant exactement aux schémas : "FILTER et BOOSTLIM". Aucune confusion ne devrait être possible car les repères se suivent. C'est la raison pour laquelle on commence par exemple par R<sub>1</sub> à R<sub>35</sub> pour BOOSTLIM et que l'on continue par R<sub>36</sub> à R<sub>73</sub> pour FILTER.

Le tri des références par valeur dans chaque nomenclature devrait faciliter l'approvisionnement.

La mise en place des composants devra être précédée des quelques straps qui ont permis de rester en simple face : commencer par ceux qui sont situés sous les supports de circuits intégrés (IC<sub>4</sub>, 10, 11 et 13) sans oublier ceux qui se cachent (vers C<sub>10</sub> et C<sub>11</sub>) ! Si nos calculs sont bons, il doit en rester encore 14. Pour les dbx, on peut utiliser de la barrette secable ou encore couper en deux un support tulipe de 16 broches (le scier et non le couper à la pince car il se casserait dans le mauvais sens).

La **figure 8** propose une seconde carte (pas indispensable mais bien pratique). Elle porte les potentiomètres et les LED, et présente la particularité de se retourner sur la carte principale à laquelle elle se fixe en trois points. Les 15 liaisons seront très courtes et pourront se faire avec du fil de câblage ordinaire (souple). En cas de maintenance des

filtres qu'elle recouvre, il suffira de dévisser les trois écrous et de relever la carte : aucun fil à dessouder.

Pour la mise en boîte, un coffret ESM convient parfaitement (il y en a d'ailleurs plusieurs dans la gamme qui pourraient recevoir carte + alim., autres que dans la série 19 pouces). La particularité des racks ESM 19" est d'avoir une contre façade en tôle galvanisée qui peut être mise de deux façons différentes : plaquée contre la face alu, elle sert de blindage et on peut équiper les potentiomètres de boutons, sans porte-à-faux. Retournée, il est possible de faire affleurer les axes courts des P<sub>11</sub> et de ne pas mettre de bouton, les réglages s'effectuant à l'aide d'un tournevis. Chacun fera comme bon lui semble, mais si c'est la seconde combinaison qui est retenue, il faudra penser à pratiquer des trous assez grands dans la contre-façade pour laisser passer les LED sans risquer de court-circuit. Au besoin, mettre des passe-fils en guise d'isolants.

### MISE EN ROUTE ET RÉGLAGES

Nous sommes conscients de l'impatience du lecteur qui aurait décidé de s'offrir une telle carte. C'est pourquoi nous déconseillons de tout câbler et de fermer les yeux au moment de "mettre le jus", car 10 fois sur 10 il y aura un problème, bête souvent,

méchant parfois. Profitons qu'il est possible de suivre au pas à pas un tel montage pour lui donner vie petit à petit.

Nous vous proposons donc d'implanter l'étage d'entrée, les deux filtres et un seul booster-limiter (HIGH) c'est-à-dire celui placé juste à côté de l'étage d'entrée. Ne mettre aucun circuit intégré sur les supports et alimenter conformément à la phase 1 illustrée **figure 9**. Si on raccorde l'entrée à la sortie asymétrique d'un générateur, on liera la cosse 2 à la masse. Si on a construit MARC, on câblera directement XLR et exploitera la sortie symétrique offerte par ce générateur. Le niveau sera dans les deux cas de 775 mV à 1 000 Hz au départ.

La première vérification consiste bien entendu à constater que les régulateurs fonctionnent comme prévu, mais on ira également pointer sur chacun des supports de IC pour s'assurer que les futurs locataires seront correctement servis : pour les TL 071 et NE 5534 : + 15 V en broche 7 et - 15 V en 4, pour les TL 072 : + 15 V en broche 8, - 15 V toujours en 4, pour les 2150 : + en 7 et - en 5, enfin les 2252 : + en 8 et - en 5. Inutile d'aller plus loin si il y a le moindre problème : chercher l'erreur !

Si tout s'est bien passé, placer IC<sub>15</sub> et vérifier le respect du signal au plus de C<sub>53</sub>. Tourner P<sub>2</sub> au maximum, mettre IC<sub>16</sub> et

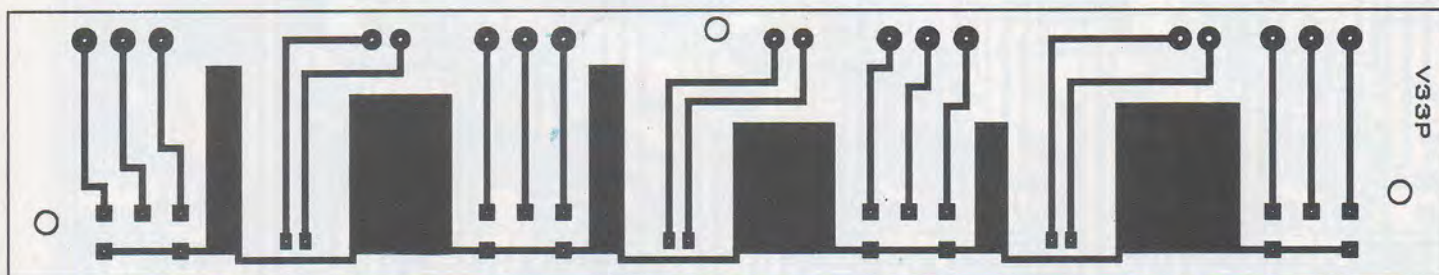
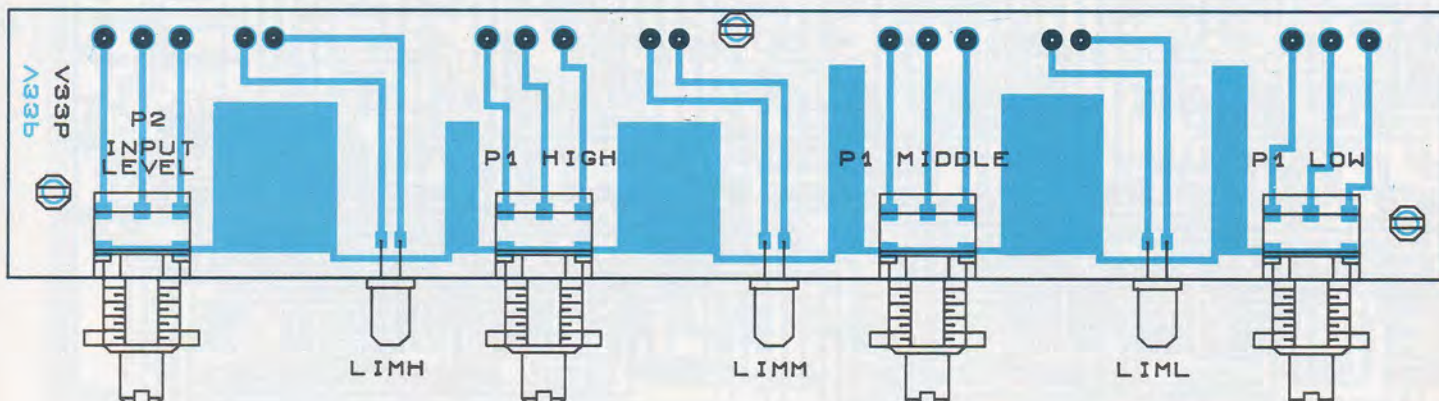


Figure 8





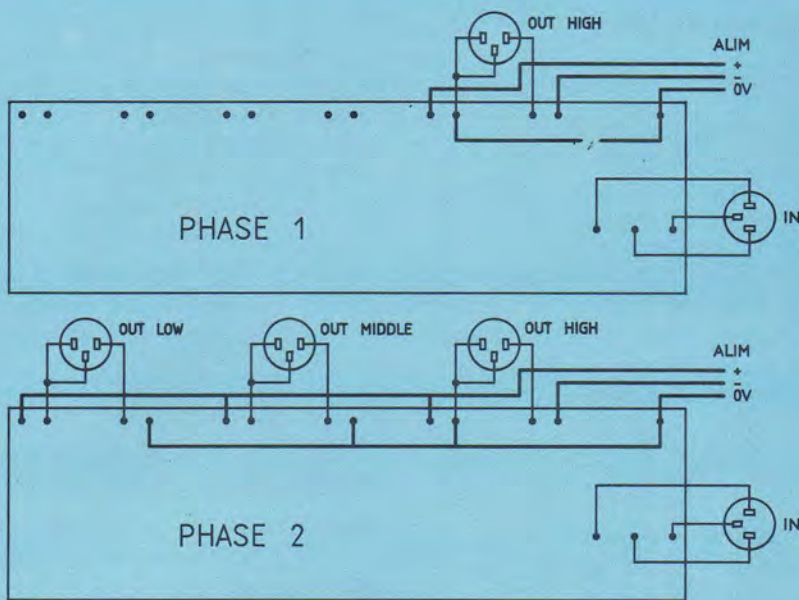


Figure 9

constater un gain de 12 dB au plus de C<sub>58</sub>. Baisser P<sub>2</sub> afin de revenir à 775 mV sur C<sub>58</sub>.

Engager maintenant IC<sub>7</sub>, 8, 12 et 13 : filtre 1. Constater son bon fonctionnement en regardant sur la broche PH (ou encore sur sa correspondance P<sub>1</sub>) : seules les fréquences hautes doivent passer et ce comme vous l'avez décidé au moment de câbler le FILTRE 1.

Observer ensuite la broche 6 de IC<sub>7</sub> : On doit trouver le complément, c'est-à-dire la bande basse + médium.

Ajouter ensuite IC<sub>9</sub>, 10, 11 et 14. Les deux filtres sont en action et on peut observer le respect de la bande MIDDLE sur P<sub>1</sub> MIDDLE et la tranche basse sur P<sub>1</sub> LOW.

A ce stade tout doit fonctionner correctement car il n'y a aucun réglage à faire. Si il y a un problème, chercher le strap oublié, la soudure avare ou trop généreuse, le TL 071 mis à la place d'un 72 etc.

Mettre maintenant les ajustables AJ<sub>1</sub> et AJ<sub>3</sub> à mi-course, et AJ<sub>2</sub> et 4 au maximum, P<sub>1</sub> HIGH étant également à fond. Placer le 2150 (IC<sub>1</sub>) et IC<sub>3</sub> et mettre le point C au 0 V par un fil volant.

Observer le signal sur le moins de C<sub>11</sub>. Si vous disposez d'un distorsiomètre, faites le minimum au moyen de AJ<sub>3</sub>. Si vous n'en avez pas, laissez AJ<sub>3</sub> à mi-course sans vous sentir diminué...

On doit avoir un signal correct sur C<sub>11</sub>, pour peu que le générateur fournisse une fréquence située dans la bande désignée !

Si vous coupez à 4 kHz et que vous injectiez 1 000 Hz, vous

êtes deux octaves en-dessous de la fréquence de coupure et il ne doit plus rester grand monde. Mesurer et noter le niveau exact sur le plus de C<sub>14</sub> (il devrait être de 775 mV en milieu de bande si vous nous avez suivi).

Revenir sur le moins de C<sub>11</sub> et faire en sorte de retrouver la même valeur au moyen de AJ<sub>1</sub>. Oubliez pour l'instant l'ampli de sortie et terminons le limiteur si vous le voulez bien ?

Retirer le fil volant qui portait le point C au 0 V. Placer IC<sub>2</sub> (2252). Tourner P<sub>1</sub> pour avoir 15 dB environ en-dessous de 775 mV (toujours dans la bande SVP), soit 137 mV. AJ<sub>4</sub> étant au maximum, on doit avoir une tension continue proche de 0 V sur la broche 7 de IC<sub>2</sub> (mesurer sur R<sub>6</sub> pour plus de facilité). La tension peut être positive ou négative, bouger doucement P<sub>1</sub> pour obtenir tant que faire se peut 0 V (la gamme du multimètre doit être 200 mV ou moins si c'est possible car l'écart maximum ne doit pas excéder +/- 20 mV).

Quand vous avez obtenu 0 V, mesurez le niveau sur le plus de C<sub>14</sub> : il vous indiquera le seuil de mise en route du VCA. Nous l'avons dit mille fois : il se situe entre 18 et 13 dB en-dessous de 775 mV au gré des dispersions des 2252. En fait nous sommes large car nous n'avons jamais rencontré plus de 4 dB de marge sur un grand nombre de pièces testées une à une à ce jour.

Placer IC<sub>5</sub> et mesurer la tension continue présente au point C. Elle doit être proche de 0 V. Pla-

cer IC<sub>6</sub> et monter P<sub>1</sub>. Observer le point exact d'allumage de Ld1 et le comparer à la tension présente en C à cet instant : Elle ne doit pas être supérieure à + 6 mV. Si c'était le cas remplacer IC<sub>6</sub>. L'auteur a trouvé 7 mV sur une pièce et après échange avec le premier venu, est tombé à 3 mV. En fait ce n'est pas catastrophique, mais ce que nous cherchons à faire est que l'indicateur s'allume dans le premier décibel de réduction du VCA (6 mV).

Mesurer maintenant sur le moins de C<sub>11</sub> et reprenez vos notes pour retrouver le niveau exact pour lequel le 2252 offrait 0 V en broche 7. Quelle que soit la position de P<sub>1</sub> supérieure à ce seuil, le niveau ne doit plus bouger à 2 dB près : le limiteur est en action.

Il ne reste plus à placer qu'IC<sub>4</sub> et vérifier le bon fonctionnement de l'ampli final. Pour cela le plus simple est de mettre AJ<sub>4</sub> à zéro (limiteur off) et d'envoyer 775 mV sur le plus de C<sub>14</sub>. On doit trouver à la sortie de l'ampli 3 V environ si AJ<sub>2</sub> est à fond.

Tout est OK, mais on peut se faire plaisir : monter doucement AJ<sub>4</sub> jusqu'à ce que Ld1 s'allume. Tourner P<sub>1</sub> et constater que la sortie n'a pas dépassé 3,8 V : le limiteur est réglé pour le traditionnel 0 dB. Il vous reste à décider de ce que vous voulez faire pour le niveau de sortie. A notre avis + 6 dB est correct, mais tout dépend de vos amplificateurs.

Une fois la voie HIGH en parfait état de fonctionnement, il ne reste plus qu'à implanter les deux autres par comparaison et à alimenter comme l'indique cette fois la phase 2 de la figure 9.

On reprendra la procédure pour chacune des voies, sans impatience et soigneusement. Vous verrez qu'à la troisième vous aurez pris le coup !

### Annexe

Quand tout sera terminé, vous pourrez faire une observation intéressante si vous disposez d'un oscilloscope double trace.

Mettez la trace 1 sur le + de C<sub>43</sub> et la 2 sur la broche 6 de IC<sub>7</sub> (se prendre sur R<sub>39</sub>), et observez le comportement des phases pour les fréquences proches de la coupure haute.

Maintenant faisons comme si les passe-tout n'existaient pas : laissez la trace 1 comme indiqué et placez la trace 2 sur le + de C<sub>58</sub>.



Bien entendu on n'observe pas exactement dans les mêmes conditions (sur C<sub>58</sub> on a toute la bande alors que sur la broche 6 de IC<sub>7</sub> on n'a que le reste), mais le déphasage introduits à proximité de la fréquence de coupure sont expressifs.

Quand vous aurez déterminé exactement vos fréquences de coupure, il sera possible éventuellement de réduire la valeur des condensateurs de sorties C<sub>19</sub> pour HIGH et éventuellement MIDDLE. C'est techniquement logique, mais est-ce bien utile ? Il serait beaucoup plus intéressant (si les amplis de puissance en étaient pourvus) de modifier LEUR capa de sortie, mais ces amplis se font de plus en plus rares.

### CONCLUSION

Nous avons apporté notre part, mais comme nous l'annonçons au début de ces pages, le plus délicat vous incombe : choisir les fréquences de coupure qui conviendront le mieux à vos haut-parleurs et régler les niveaux de chaque bande pour obtenir un ensemble linéaire, agréable à écouter.

Quand tout vous semblera correct, vous pourrez mettre les limiteurs en protection : si vos amplis sont équipés d'une LED de saturation, tournez AJ<sub>4</sub> pour qu'elle s'éteigne juste. Si ils sont aveugles, il vous faudra avoir de l'oreille pour deux... et sentir le seuil à ne jamais dépasser.

Dernier conseil avant de vous laisser travailler : si vous donnez du gain dans le filtre pour corriger un manque de niveau de la console, soyez très prudents ! Quand on est habitué à -10 dBu et que l'on passe à +6 ou plus, il y a une période d'acclimatation périlleuse...

Bon travail !

Jean ALARY

## Nomenclature Boostlim (× 3)

### Résistances

R<sub>1</sub>, R<sub>15</sub> et R<sub>33</sub> : 10 kΩ  
R<sub>2</sub> : 33 kΩ  
R<sub>3</sub> : 470 kΩ  
R<sub>4</sub> et R<sub>30</sub> : 10 MΩ  
R<sub>5</sub>, R<sub>20</sub> et R<sub>32</sub> : 18 Ω  
R<sub>6</sub> et R<sub>8</sub> : 180 kΩ  
R<sub>7</sub>, R<sub>9</sub> et R<sub>31</sub> : 1 kΩ  
R<sub>10</sub>, R<sub>13</sub>, R<sub>19</sub>, R<sub>23</sub> et R<sub>29</sub> : 22 kΩ  
R<sub>11</sub>, R<sub>12</sub> et R<sub>35</sub> : 6,8 kΩ  
R<sub>14</sub> : 68 kΩ  
R<sub>16</sub> : 3,9 kΩ  
R<sub>17</sub> et R<sub>24</sub> : 180 Ω  
R<sub>18</sub> : 22 Ω  
R<sub>21</sub> : 680 kΩ  
R<sub>22</sub> : 47 Ω  
R<sub>25</sub> et R<sub>28</sub> : 3,3 kΩ  
R<sub>26</sub> et R<sub>27</sub> : 10 Ω  
R<sub>24</sub> : 39 kΩ

### Condensateurs

C<sub>1</sub>, C<sub>2</sub>, C<sub>26</sub> et C<sub>27</sub> : 0,1 μF MKT  
C<sub>3</sub> : 47 μF 25 V vertical  
C<sub>4</sub> et C<sub>22</sub> : 2,2 μF 25 V vertical  
C<sub>5</sub>, C<sub>6</sub> et C<sub>29</sub> : 10 μF vertical  
C<sub>7</sub> à 11, C<sub>14</sub>, C<sub>21</sub> et C<sub>22</sub> : 2,2 μF 63 V vertical  
C<sub>12</sub> et C<sub>13</sub> : 22 pF  
C<sub>14</sub> et C<sub>23</sub> : 100 μF 25 V  
C<sub>15</sub>, C<sub>16</sub> et C<sub>24</sub> : 27 pF  
C<sub>17</sub> et C<sub>20</sub> : 100 pF  
C<sub>18</sub>, C<sub>25</sub>, C<sub>28</sub> et C<sub>30</sub> : 0,1 μF milfeuillet  
C<sub>19</sub> : 1 000 μF 25 V

### Circuits intégrés

IC<sub>1</sub> : dbx 2150  
IC<sub>2</sub> : dbx 2252  
IC<sub>3</sub> et IC<sub>4</sub> : NE5534  
IC<sub>5</sub> : TL072  
IC<sub>6</sub> : TL071

### Semiconducteurs

T<sub>1</sub> : BD 139  
T<sub>2</sub> : BD 140  
RG<sub>1</sub> : 7815  
RG<sub>2</sub> : 7915  
D<sub>1</sub> à D<sub>3</sub>, D<sub>6</sub> à D<sub>7</sub> : 1N 4148  
Det D<sub>5</sub> : 1N 4004  
Ld<sub>1</sub> : LED rouge (sur V33P)

### Ajustables

AJ<sub>1</sub> à 4 : 47 kΩ T7YA

### Potentiomètre

P<sub>1</sub> : 47 kΩ log P11  
(sur V33P)

### Divers

4 supports 8 broches  
2 supports 8 broches en ligne  
ou 1 support 16 broches  
9 cosses poignard  
5 colonnettes MF3 10 + écrous

## Nomenclature Filter

### Résistances

R<sub>36</sub> et R<sub>37</sub> : 33 kΩ  
R<sub>37</sub>, R<sub>67</sub>, R<sub>68</sub>, R<sub>71</sub>, R<sub>72</sub> et R<sub>73</sub> : 10 kΩ 1 %  
R<sub>39</sub>, R<sub>40</sub>, R<sub>44</sub>, R<sub>47</sub>, R<sub>53</sub>, R<sub>54</sub>, R<sub>58</sub> et R<sub>61</sub> : 22 kΩ 1 %  
R<sub>69</sub> et R<sub>70</sub> : 100 kΩ  
R<sub>41</sub> à 43, R<sub>45</sub> à 46, R<sub>48</sub> à 52 : filtre 1 (voir texte)  
R<sub>55</sub> à 57, R<sub>59</sub> à 60, R<sub>62</sub> à 66 : filtre 2 (voir texte)

### Condensateurs

C<sub>31</sub>, C<sub>32</sub>, C<sub>39</sub>, C<sub>40</sub>, C<sub>55</sub>, C<sub>65</sub> et C<sub>66</sub> : 0,1 μF milfeuillet  
C<sub>33</sub> à 38 : filtre 2 (voir texte)  
C<sub>41</sub> à 43 : 10 μF tantale goutte  
C<sub>44</sub> à 49 : filtre 1 (voir texte)  
C<sub>50</sub> à 52, C<sub>56</sub> à 57 : 39 pF  
C<sub>53</sub> à 54, C<sub>58</sub>, C<sub>61</sub> à 64 : 100 μF 25 V  
C<sub>59</sub> et C<sub>60</sub> : 0,1 μF MKT

### Circuits intégrés

IC<sub>7</sub> et IC<sub>10</sub> : TL071  
IC<sub>8</sub>, IC<sub>9</sub> et IC<sub>11</sub> à 14 : TL072  
IC<sub>15</sub> et IC<sub>16</sub> : NE5534

### Semiconducteurs

D<sub>8</sub> et D<sub>9</sub> : 1N 4004  
RG<sub>3</sub> : 7815  
RG<sub>4</sub> : 7915

### Potentiomètre

P<sub>2</sub> : 10 kΩ log P11  
(sur carte V33P)

### Divers

Colonnettes MF3 15 : 3  
Colonnettes MF3 10 : 6 + écrous  
Cosses poignard : 7  
10 supports 8 broches



# EMETTEUR TV DE VIDEO SURVEILLANCE

Modulation de fréquence couleur pal-secam son + image (fourni avec son récepteur)

FM PRO : 4 W HF 969 MHz 12 volts	19 000 F TTC
FM 5-12 : 5 W réel à 950 MHz alimentation 12 V voiture	15 800 F TTC
FM 150 : 150 mW réel de 950 MHz à 1,3 GHz 12 V continu voiture	9900 F TTC
FM 10 : 10 W réel de 950 MHz à 1,3 GHz synthé 12 V continu	22 200 F TTC
FM 5 : 5 W HF réel de 940 MHz à 980 MHz synthé 220 V	13 800 F TTC
FM 20 : 20 W HF réel de 940 MHz à 980 MHz synthé	22 000 F TTC
FM 1 : 1 W HF réel à 1,3 GHz synthé	13 800 F TTC
FM 40 : 50 W HF réel à 980 MHz synthé	35 000 F TTC
FM 2,4 : 0,5 W à 2,4 GHz (fréquence légale)	19 600 F TTC



- Convertisseur RVB ..... 2 200 F TTC
- Micro HF 100 mW réel ..... 1 700 F TTC
- Micro HF 10 W réel ..... 4 500 F TTC
- Détecteur radio activité ..... 2 300 F TTC
- Récepteur spécial micro H.F. avec préampli spécial ..... 1 700 F TTC

### OPTIONS :

- Préampli réception à Asga 0,8 dB de Bruit pour 20 dB de gain avec filtre ..... 2500 F TTC
- Son 2 ou 3 voies ou télécommande ..... N.C.
- Antenne directive 23 éléments ..... 806 F TTC
- Antenne omnidirectionnelle 4 dipôles ..... 2135 F TTC
- Antenne pour mobile magnétique ..... 806 F TTC
- Caméra couleur « PRO » sans objectif ..... 6800 F TTC
- Caméra N/B 450 lignes sensibilité 0,05 lux ..... 5300 F TTC

## MICRO HF PRO

- 3 W (avec batterie) 3900 F HT
- 20 W (sans batterie) 4800 F HT
- Fréquence FM radio locale ou autre sur option.
- Batterie 12 volts 6,5 A incluse
- Fréquences synthétisées
- Entrée micro 600 Ohms
- Entrée BF ODB
- Alimentation externe sur option.



Antenne souple sur option : 380 FHT

## ABORCAS

Rue des Ecoles  
31570 LANTA  
Tél. 61 83 80 03  
Fax : 61 83 36 44  
Télex : 530 171

### COMPOSANTS HF

11 C 90 ..... 110 F TTC	MRF 317 ..... 820 F TTC	MRF 2010 ..... 1150 F TTC
MC 1648 ..... 70 F TTC	MRF 247 ..... 420 F TTC	BGY 33 ..... 980 F TTC
2 N 6080 ..... 220 F TTC	MRF 248 ..... 580 F TTC	MHW 806 ..... 765 F TTC
2 N 6081 ..... 250 F TTC	MRF 240 ..... 220 F TTC	MHW 820 ..... 1360 F TTC
2 N 6082 ..... 270 F TTC	MRF 433 ..... 180 F TTC	2 N 5944 ..... 140 F TTC
	MRF 421 ..... 395 F TTC	MRF 315 ..... 520 F TTC

A BOX

EL BOX

SOL BOX

POLIBOX

GIBOX

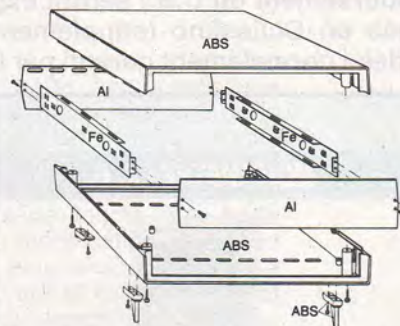
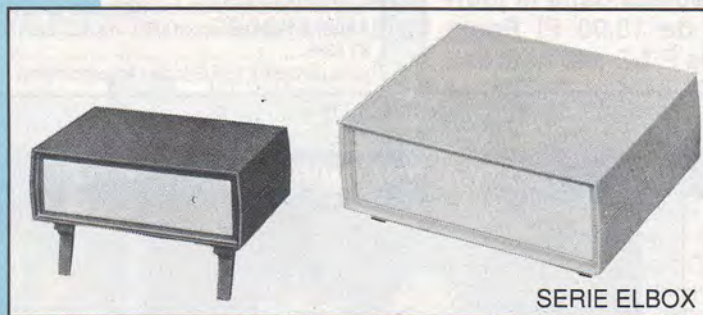
MINIBOX

OCTOBOX

DATABOX

KEYBOX

**RETEX** présente ses séries de coffrets vedettes "spécial électronique"



Pour l'électronique,

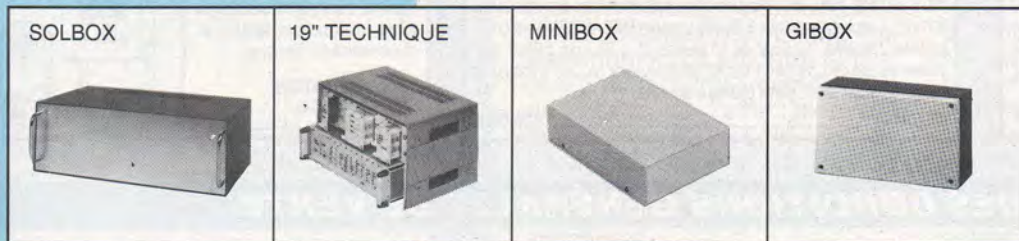
le coffret c'est



Catalogue sur demande

**LE DEPOT ELECTRONIQUE**

agent général France  
BP 5 - 84470 CHATEAUNEUF-DE-GADAGNE  
Télex : 431 614 F - Tél. : 90 22 22 40



Veillez me faire parvenir votre documentation

Nom .....

Prénom .....

Adresse .....

Ville .....

Code postal .....

ERP 09/90

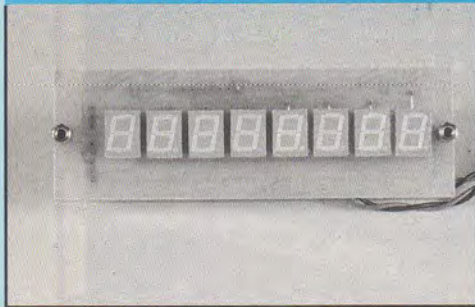


# S.N. GÉNÉRATION V.P.C.

3, allée Gabriel - 59700 MARCQ-EN-BARŒUL  
Tél. 20.89.09.63 Télécopie : 20.72.00.47



## MINI-FREQUENCEMETRE

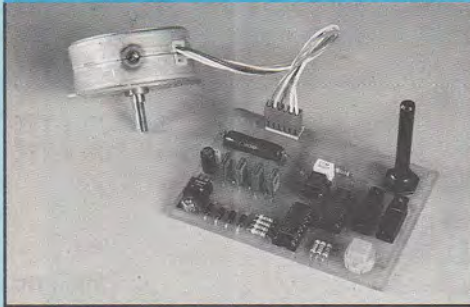


**MINI FRÉQUENCEMÈTRE DE TABLEAU 8 DIGITS.** 1 Hz à 10 MHz - Lecture directe - fonction périodemètre - Alimentation 5 V/100 mA (circuit utilisé ICM 7226 Intersil). Idéal pour intégration dans un appareil existant.

Le kit complet avec circuits imprimés percés composants actifs, passifs et entretoises de fixation.

KE 203 ..... **449,00 F T.T.C.**

## COMMANDE DE MOTEUR PAS A PAS

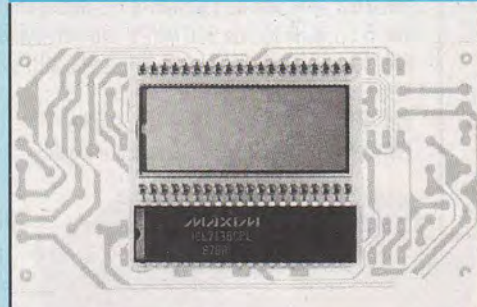


**KIT D'ÉVALUATION MOTEUR PAS À PAS.** Arrêt avec maintien du couple. Marche avant, arrière. Réglage vitesse rotation. Le kit complet avec moteur pas à pas (4 phases/12 V), le circuit imprimé percé, les composants actifs et passifs et les commutateurs.

KE 201 ..... **125,00 F T.T.C.**

Moteur seul (MT 1010) ..... **30,00 F T.T.C.**

## KIT VOLTMETRE



**VOLTMÈTRE 3 1/2 DIGITS LCD**

Kit voltmètre universel livré avec afficheur, IU 7136, circuit imprimé percé, composants actifs et passifs, fenêtre d'afficheur et notice de montage (sans boîtier).

KT 0001 ..... **114,00 F T.T.C.**

*Les produits  
Vedette du mois!*

**Les commandes téléphoniques (matériel disponible décrit dans cette publicité, départ en contre-remboursement ou C.B.) seront expédiées dans la journée en Colissimo (supplément de 10,00 F) Poste (délai normalement garanti par les P.T.T. : 48 heures).**

## FREQUENCEMETRE 5 FONCTIONS



**FRÉQUENCEMÈTRE 5 FONCTIONS.** 0 à 1,25 GHz - Périodes 0,5 µ à 10 s - Comptage d'impulsions jusqu'à 10 millions - Mesure du rapport de 2 fréquences - Mesure des intervalles de temps - Accepte des tensions alternatives et des signaux TTL/CMOS sur les 2 entrées.

Le kit complet comprenant : le circuit imprimé percé sérigraphié, les composants passifs et actifs, commutateurs, connecteurs, support tulipe. Avec face avant boutons et tous les accessoires de câblage et coffret.

KT 0286 ..... **1 275,00 F**

(avec prédiviseur 1,25 GHz pour fréquences)

## MULTIMETRE L.C.D.



**MULTIMÈTRE L.C.D.** Dim.: 148 x 73 x 32 mm - Compensation automatique du zéro - Impédance d'entrée 1 M - VDC : 2 calibres 20 et 200 V - résolution : 10 mV ± 0,7 % - VAC : 1 calibre 500 V - résolution : 1 V ± 1,2 % - ADC : 1 calibre 10 A - Résolution : 10 mA ± 1,5 % - OHM : 2 calibres 2 K et 2 M - Résolution : 1 Ohm ± 0,75 % **TEST DIODE** : 3 V/1 mA - Indication LO-BAT - Livré avec jeu de cordons et notice.

HC 0026 ..... **149,00 F**

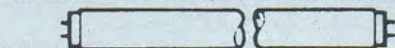
## LOT CIRCUIT IMPRIMÉ



**LOT CIRCUIT IMPRIMÉ** Kit comprenant deux bacs plastique (dim.: 280 x 390 x 60 mm), deux plaques époxy présensibilisées, une face 200 x 300 mm, 1 sachet révélateur, 5 feuilles transfert MECANORMA assorties (pastilles, bandes), 1 carnet de 10 feuilles 21 x 29,7 cm calque quadrillées au pas de 2,54 mm, 1 sachet perchlore de fer, une ampoule de 250 W, 1 sachet de 10 gants plastique jetables.

KT GRAV1 ..... **229,00 F**

## KIT D'INSOLATION

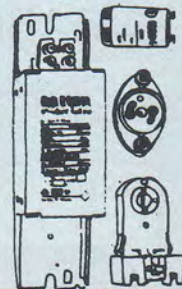


**169<sup>F</sup>**

**KIT D'INSOLATION**

Composé de deux tubes 15 W 43 cm, de 4 douilles pour tube, de supports de starter, de 2 starters, d'un transfo pour deux tubes, d'un cordon secteur et d'une notice de montage.

**KIT D'INSOLATION  
169,00 F T.T.C.**



## EXTRAIT DES CONDITIONS GÉNÉRALES DE VENTE

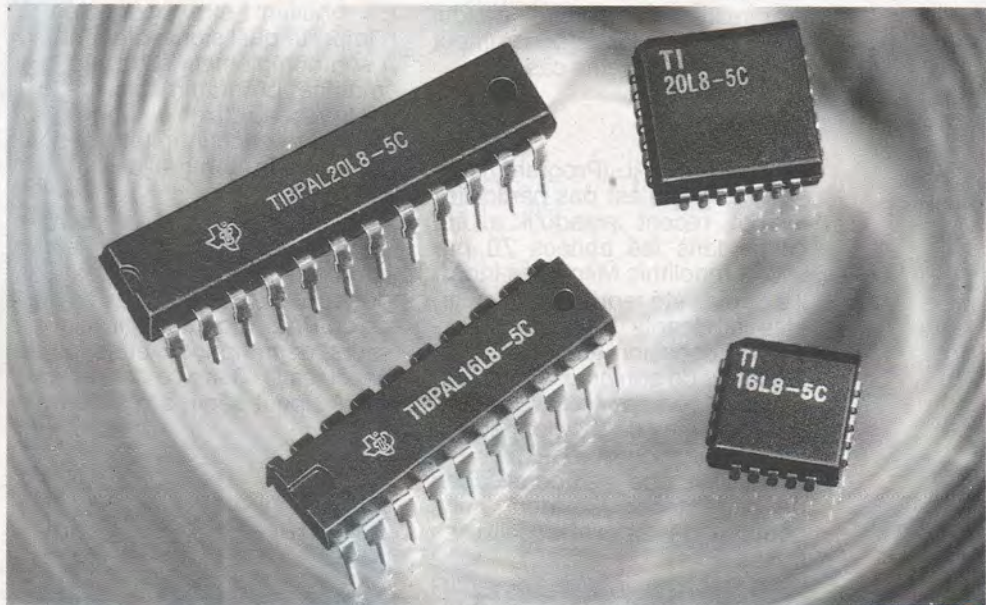
**Résumé des conditions générales de vente :** prix unit. T.T.C. **Port et emballage :** 16 F quel que soit le montant de votre commande. **Contre-remboursement :** 26 F à ajouter aux 16 F ci-dessus en cas de C.R.T. **Colis hors normes P.T.T.** (> 7 kg ou dimensions totales > 1 mètre) : envoi en port dû par transporteur. **Modes de règlement :** chèque bancaire, postal, mandat-lettre, C.R.T., Carte Bleue (communiquer n° et date de validité). **Colissimo :** traitement prioritaire de votre commande et expédition en Colissimo P.T.T. (délai d'acheminement normalement garanti par l'administration postale : 48 heures).



# Les réseaux logiques programmables, "PAL"

*Concevoir et fabriquer ses propres circuits intégrés spécifiques n'est plus un rêve pour le développeur isolé ou l'amateur : grâce à des outils de développement et de programmation utilisant l'omniprésent compatible PC, la technique des "réseaux logiques programmables" (PLD) devient accessible à peu de frais, et pratiquement aussi facile à maîtriser que le BASIC.*

*Parmi la multitude des composants programmables disponibles sur le marché, on pourra commencer par s'intéresser aux PAL : facilement disponibles et peu coûteux, la simplicité de leur mise en œuvre permet d'obtenir très vite des résultats tangibles.*



## LES COMPOSANTS PROGRAMMABLES :

Le concept de "composant programmable" n'est pas nouveau : chacun connaît ou utilise déjà les EPROM, voire les PROM, mémoires mortes dont le contenu peut être programmé ou même modifié par l'utilisateur grâce à un équipement simple et économique.

Les réseaux logiques programmables (Programmable Logic Devices ou PLD) exploitent des technologies similaires, mais dans des buts très différents.

A la base, un réseau logique programmable est un circuit intégré contenant un grand nombre de fonctions logiques de base (surtout des portes et des bascules), dont l'utilisateur peut **définir l'interconnexion à volonté**, tant au niveau du schéma interne réalisé qu'à celui de l'affectation des broches d'entrée-sortie.

Il est donc clair que cette technique permet la réalisation de circuits logiques hautement personnalisés.

Lorsque cette personnalisation se fait par masquage lors de la fabrication du circuit ("gate arrays"), le procédé n'est viable que pour des productions en grande série tandis que toute erreur ou modification coûte très cher. De plus, un long délai est à prévoir entre la fin de l'étude et la mise à disposition des premiers échantillons d'évaluation.

Il est infiniment plus confortable et plus souple que l'utilisateur puisse personnaliser lui-même ses réseaux logiques, à l'unité si nécessaire, à l'aide d'un équipement simple et peu coûteux comparable à un programmeur d'EPROM.

Et que demander de plus si le réseau logique ainsi programmé peut même être effacé aux UV ou électriquement, puis reprogrammé ?

Peut-être une protection contre la copie du circuit par un "bit de sécurité"...



Eh bien tout cela existe, de même que de puissants logiciels "tournant" sur compatibles PC et parfois gratuits, qui prennent en charge la programmation des réseaux en fonction de la description des fonctions logiques devant être obtenues, ainsi que leur vérification par "simulation logique".

Bref, il est aujourd'hui possible d'écrire ce qui ressemble à un "programme", puis d'en faire un circuit intégré spécifique en quelques étapes simples et rapides ! Bien que beaucoup de fabricants s'ingénient à décourager cette pratique, il est même possible de construire soi-même le programmeur nécessaire, ce qui peut se révéler étonnamment simple dans certains cas...

### LES "PAL" :

Le concept PAL (Programmable Array Logic) n'est pas particulièrement récent puisqu'il a été défini dans les années 70 par MMI (Monolithic Memories Inc.).

Il a depuis été repris par de multiples fabricants, chacun apportant à l'occasion quelques améliorations de son cru.

Assez récemment, l'avènement des systèmes de développement bâtis autour de compatibles PC a entraîné une démocratisation de cette technique dont nous pouvons désormais recueillir les fruits.

L'architecture interne des circuits PAL découle de la constatation selon laquelle toute fonction logique combinatoire peut se ramener à une "somme de produits" (rappelons que le terme "somme" désigne conventionnellement le OU logique, et le terme "produit" le ET logique). Des outils classiques tels que le théorème de DE MORGAN, la

méthode de QUINE Mc CLUSKEY ou les tableaux de KARNAUGH permettent d'extraire ces équations booléennes "minimisées" d'équations brutes ou de tables de vérité directement issues de l'étude du système logique à réaliser.

Un réseau PAL se compose donc des "couches" logiques suivantes :

- Un certain nombre de broches d'entrée, équipées chacune d'un inverseur permettant de disposer à la fois du signal d'entrée et de son complément.

- Un réseau "programmable" de portes ET à entrées multiples, chaque entrée de chaque porte ET pouvant être connectée à n'importe quel signal d'entrée ou à son complément à travers une "matrice" programmable.

- Un réseau "fixe" de portes OU recevant chacune les sorties d'un certain nombre des portes ET.

- Eventuellement, un certain nombre de circuits de sortie intercalés entre les sorties des portes OU et les broches de sortie du PAL : il peut s'agir d'inverseurs, de tampons 3 états, ou de bascules D. Dans ce dernier cas, le PAL peut servir à réaliser non

seulement des systèmes combinatoires mais aussi des systèmes séquentiels relativement complexes tels que compteurs et/ou registres.

- Généralement, un certain nombre de circuits de "rétroaction" réinjectant les niveaux de sortie dans la matrice programmable, afin qu'ils puissent être traités comme des signaux d'entrée.

La **figure 1** montre, sur un échantillon volontairement très limité, comment cette architecture est réalisée dans la pratique : chaque signal d'entrée ou de rétroaction ainsi que son complément est relié de façon permanente à une verticale de la matrice programmable : ce sont les "termes d'entrée".

Chaque porte ET possède autant d'entrées que la matrice compte de verticales (typiquement 32 mais parfois davantage), mais chaque entrée ne rejoint la verticale qui lui est affectée que par l'intermédiaire d'un "fusible".

Initialement intact, celui-ci peut être détruit de l'extérieur en phase de programmation.

La **figure 2** montre pour sa part comment ces fusibles à destruction irréversible peuvent être

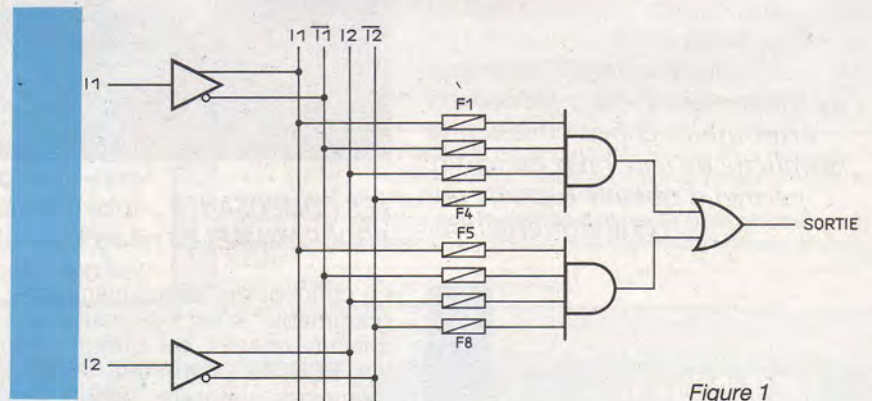


Figure 1

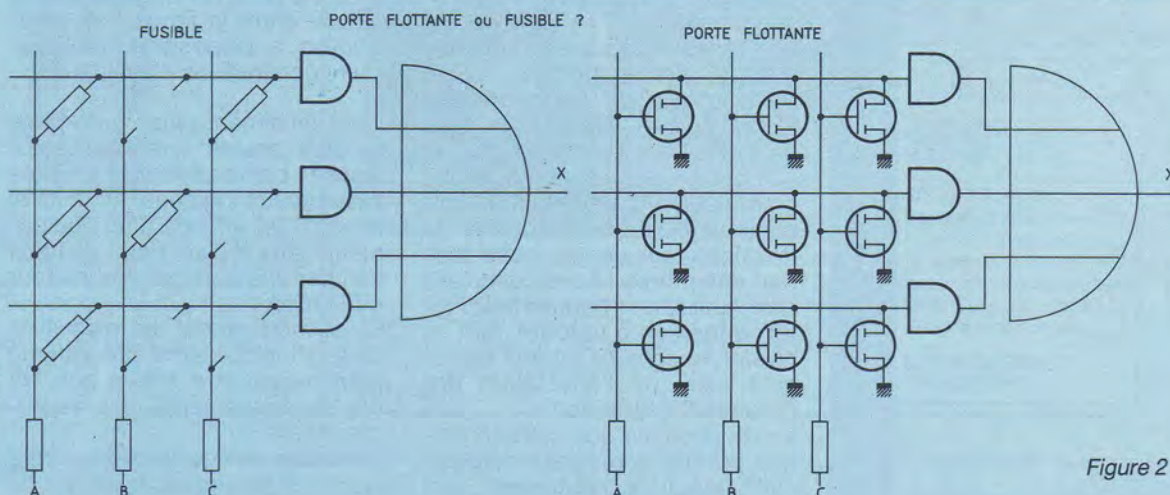


Figure 2



remplacés par des transistors MOS à effet de champ : au lieu de brûler physiquement un fusible, on place simplement une charge sur la porte flottante du transistor, exactement comme dans une EPROM. Bien que capable de subsister des années, cette charge peut être rapidement éliminée soit électriquement, soit par exposition aux UV si toutefois le PAL est présenté dans un boîtier à fenêtre : nous sommes alors en présence de PAL effaçables et reprogrammables, appartenant à la famille des "EPLD" (Erasable PLD). C'est l'idéal pour les tâches de développement qui nécessitent en général quelques tâtonnements !

Les sorties des portes ET se nomment "termes de produits" et sont regroupées (typiquement par huit) au niveau des portes OU attaquant les sorties du PAL : c'est là que s'effectue la "somme de produits" finale.

Un PAL simple comporte couramment huit portes OU à huit entrées, soit soixante quatre "termes de produits" issus de soixante quatre portes ET à trente deux entrées chacune, sans oublier les huit inverseurs d'entrée et les huit circuits de sortie (inverseurs, tampons, bascules, etc.).

Les schémas internes de tels composants seraient évidemment inextricables si on ne leur appliquait une notation particulière dont la **figure 3** donne la clef :

On représente l'ensemble des entrées d'une porte ET par une seule ligne horizontale de la matrice programmable, qui coupe bien sûr la totalité des lignes verticales correspondant aux termes d'entrée ou de rétroaction, directs et complémentés.

Chaque entrée reliée à un terme d'entrée (autrement dit chaque fusible intact) est matérialisée par une croix ou un point à l'intersection de l'horizontale et de la verticale concernées.

La **figure 4** reproduit selon cette convention notre schéma simplifié de la **figure 1**, qui serait en fait celui d'un PAL vierge à deux entrées et une sortie, tandis que la **figure 5** décrit la fonction logique équivalente ainsi réalisée.

Dans la pratique, les PAL les plus simples disposent couramment de huit entrées et huit sorties, capacité déjà intéressante permettant l'utilisation d'un boîtier à vingt broches (PAL dits de la "série 20", la plus courante

avant la "série 24" à vingt-quatre broches autorisant davantage d'entrées et de sorties). La complexité du schéma augmente vite avec le nombre d'entrées et de sorties : la **figu-**

**re 6** montre ce que serait la matrice d'un PAL à quatre entrées, quatre sorties, et seize termes de produits, mais nous n'allons pas nous limiter à cela !



Figure 3

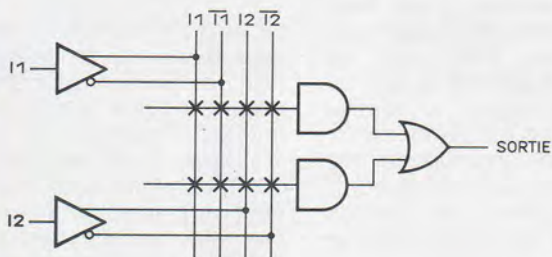


Figure 4

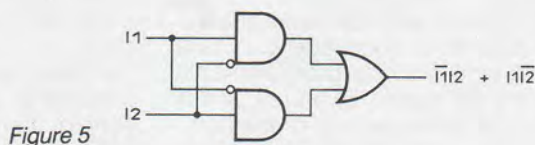


Figure 5

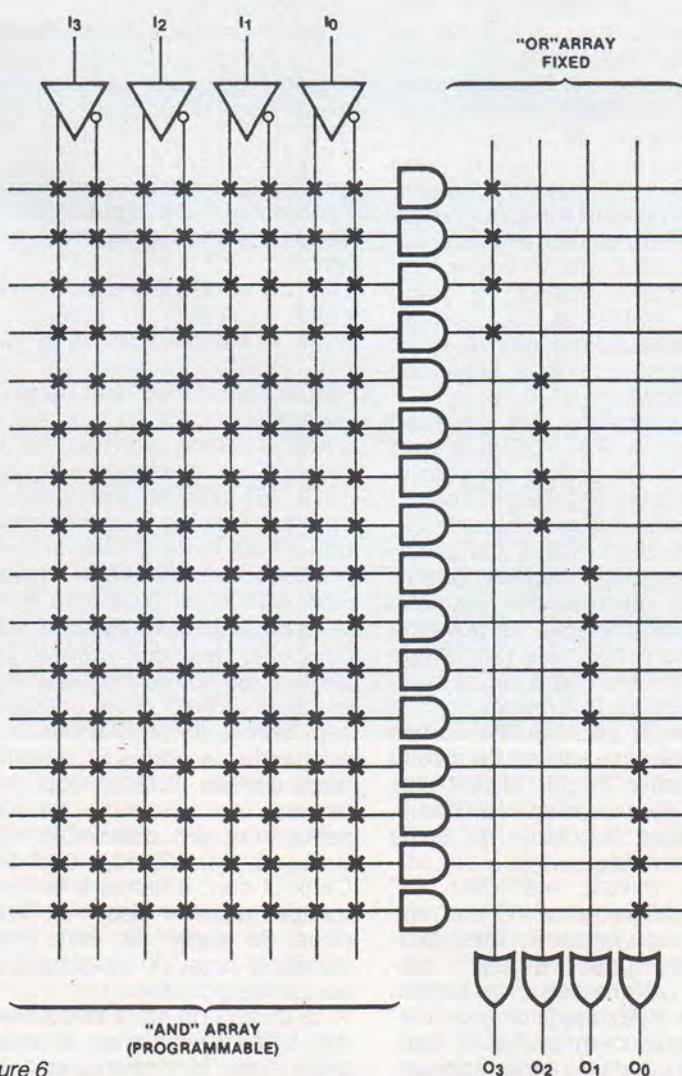


Figure 6



## LES PAL LES PLUS POPULAIRES :

L'architecture que nous venons de définir admet évidemment de multiples variantes. C'est heureux, car il ne faudrait pas imaginer que n'importe quel PAL permettrait de résoudre n'importe quel problème de logique : lorsque l'on a besoin de nombreuses entrées et sorties, il est bien entendu possible d'associer plusieurs boîtiers PAL, tout en conservant un gain de quatre ou cinq fois par rapport à l'emploi de circuits logiques standards.

Une limite de complexité est cependant introduite par le nombre fini de termes de produits disponibles à l'entrée de chaque porte OU.

Par rapport aux PAL, les "FPLA" (Field Programmable Logic Arrays) offrent plus de souplesse, puisqu'ils possèdent une seconde matrice programmable entre les portes ET et les portes OU, au prix il est vrai d'une complexité accrue au niveau du développement des applications. On arrive à obtenir une souplesse voisine avec les PAL en multipliant les versions de base, chacune offrant une variante différente de l'architecture commune. La référence de chaque PAL, outre des informations d'intérêt secondaire, contient une "racine" capable de renseigner sur l'organisation interne du composant : Le PAL 16L8, par exemple, dispose d'une matrice à seize entrées (soit trente deux verticales avec les compléments), et de huit sorties actives à l'état bas (active Low).

Même capacité en ce qui concerne le PAL 16R8, à ceci près que les sorties sont équipées de bascules (Registered).

Des configurations intermédiaires sont disponibles, qui panaient les sorties munies de tampons et de bascules : le PAL 16R4, par exemple, ne possède que quatre bascules tandis que le PAL 16R6 en offre six, et donc seulement deux tampons.

La lettre H identifie les sorties combinatoires actives au niveau haut (active High), le X celles munies d'une sortie OU exclusif), le P celles à polarité de sortie Programmable.

Encore mieux, les PAL "V" comme Variable ou "G" comme Générique peuvent être programmés pour "émuler" plusieurs références courantes. Pour ce faire, une "macrocellule" elle-même programmable remplace le circuit de sortie habituel.

Pour commencer à expérimenter avec les PAL, il nous semble préférable de se limiter aux PAL 16L8 et PAL 16R8, références les plus représentatives et sans doute les plus pédagogiques. Elles sont aussi les plus faciles à se procurer et les moins coûteuses, ce qui ne gêne rien...

### Le PAL 16L8 :

La **figure 7** reproduit l'intégralité du schéma interne du PAL 16L8 (sans distinction de marque), en respectant les conventions de notation définies à la **figure 3**. Toutefois, pour des raisons de commodité, les croix correspondant aux fusibles intacts n'ont pas été portées : en effet, la fonction logique réalisée étant définie par les fusibles que l'on laisse intacts, il est plus pratique d'ajouter des croix que d'en effacer !

Ce PAL possède dix broches d'entrée (1 à 9 plus 11), la n° 11 servant souvent d'entrée de validation des tampons de sortie bien que ce ne soit nullement une obligation.

A ces dix entrées correspondent donc vingt verticales de la matrice programmable sur les trente deux disponibles (0, 1, 2, 3, 4, 5, 8, 9, 12, 13, 16, 17, 20, 21, 24, 25, 28, 29, 30, 31).

Les douze restantes reçoivent en "rétroaction" les signaux de six des huit sorties et leurs compléments.

Les huit sorties (broche 12 à 19) étant équipées de tampon "3 états", il est possible de les placer individuellement en état "haute impédance" soit de façon permanente, soit en fonction de certains états d'entrée. A ce moment, six d'entre elles (broche 13 à 18) peuvent être utilisées comme entrées supplémentaires, ce qui porte à seize le nombre maximum d'entrées pouvant être exploitées à la fois (avec deux sorties seulement bien sûr). Chacune des huit portes OU pilotant les sorties possède sept entrées, et peut donc combiner sept termes de produits issus de cinquante six portes ET à trente-deux entrées. Il reste donc huit termes de produit sur les soixante-quatre disponibles (les 0, 8, 16, 24, 32, 40, 48 et 56). Ceux-ci sont affectés à la commande séparée des huit tampons de sortie "3 états", qui bénéficie ainsi du maximum de souplesse possible.

A ce niveau de notre découverte des PAL, il est temps de noter deux règles fondamentales :

- Toute combinaison d'un signal et de son complément dans un terme de produit met celui-ci dans un **état-bas** permanent (cas qui se produit notamment si tous les fusibles d'une ligne sont intacts, en particulier lorsque le PAL n'est pas programmé).

- Si tous les fusibles d'une ligne sont détruits, le terme de produit correspondant reste en permanence dans l'**état-haut**.

Pour positionner un tampon de sortie en permanence dans le mode "haute impédance", il suffit donc de laisser intacts tous les fusibles de la ligne pilotant son entrée de validation. Par contre, pour transformer ce tampon en simple inverseur de façon permanente, il faut détruire tous les fusibles de cette même ligne de validation.

### Le PAL 16R8 :

La **figure 8** reproduit le schéma interne du PAL 16R8, avec les mêmes conventions que précédemment.

On remarque la présence de huit entrées seulement, et de huit sorties équipées chacune d'une bascule "D" suivie d'un tampon "3 états".

Contrairement au PAL 16L8, les huit tampons sont commandés par une ligne de validation commune rejoignant la broche n° 11, tandis que les sorties ne sont pas renvoyées en rétroaction : on ne pourra donc pas les utiliser en tant qu'entrées supplémentaires.

Par contre, les états de sortie des huit bascules sont, eux, renvoyés en rétroaction avec leurs compléments, portant bien à trente-deux le nombre des verticales de la matrice programmable.

Sachant qu'il est possible de transformer une bascule D en bascule T, RS, ou même JK en la faisant simplement précéder d'un circuit combinatoire approprié, la configuration du PAL 16R8 permet de réaliser toutes sortes de compteurs ou registres à décalage nécessitant jusqu'à huit bascules !

Les entrées d'horloge des huit bascules étant reliées ensemble sur une ligne rejoignant la broche n° 1, on devra essentiellement se limiter à des systèmes séquentiels de nature synchrone.

### MISE EN ŒUVRE DES PAL :

Il doit désormais être bien clair que même les PAL de "bas de gamme" que nous venons de présenter permettent de réaliser



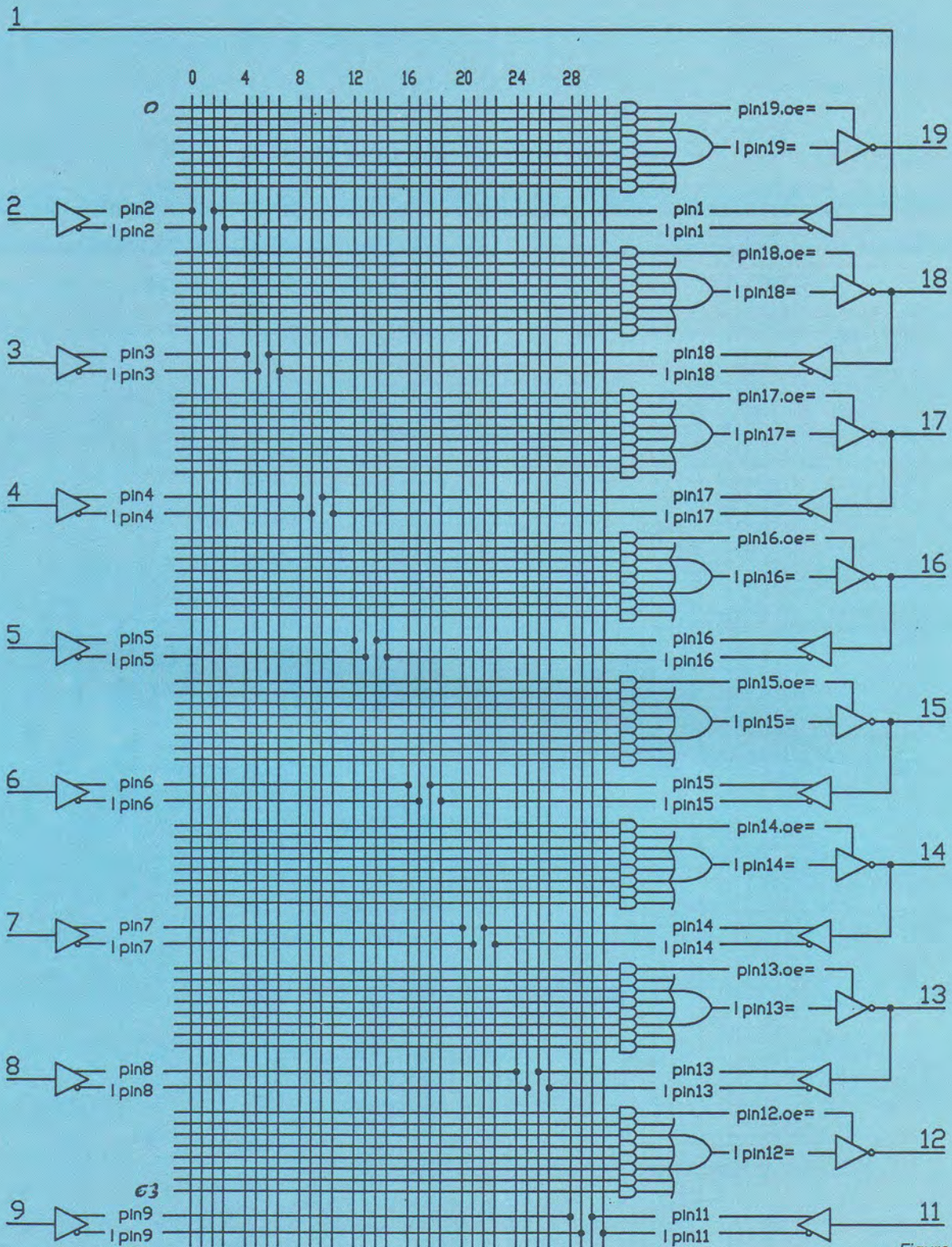


Figure 7

des fonctions logiques relativement évoluées (combinatoires et/ou séquentielles) dans un très petit nombre de boîtiers, souvent même un seul.

Le développeur habitué à la création de systèmes logiques pourrait évidemment définir la programmation de la matrice d'un PAL en portant des liaisons sur une photocopie d'un des schémas vierges des **figure 7** et **8**.

Souvent, il serait cependant moins fastidieux de construire une table de vérité ou un diagramme d'états, ou simplement d'écrire une série d'équations booléennes.

C'est là qu'interviennent les logiciels de développement dits "compilateurs logiques", généralement destinés à "tourner" sur compatible PC.

Les plus connues sont PALASM (le plus ancien, de chez AMD/

MMI), ABEL (de DATA I/O), CUPL (de ASSISTED TECHNOLOGY), PLAN (de NATIONAL SEMICONDUCTOR), et PROLOGIC (de INLAB, distribué par TEXAS INSTRUMENTS).

En général, les compilateurs capables de supporter les PAL de la plupart des marques et même de choisir un type en fonction de l'application coûtent cher : typiquement quinze mille francs et plus.



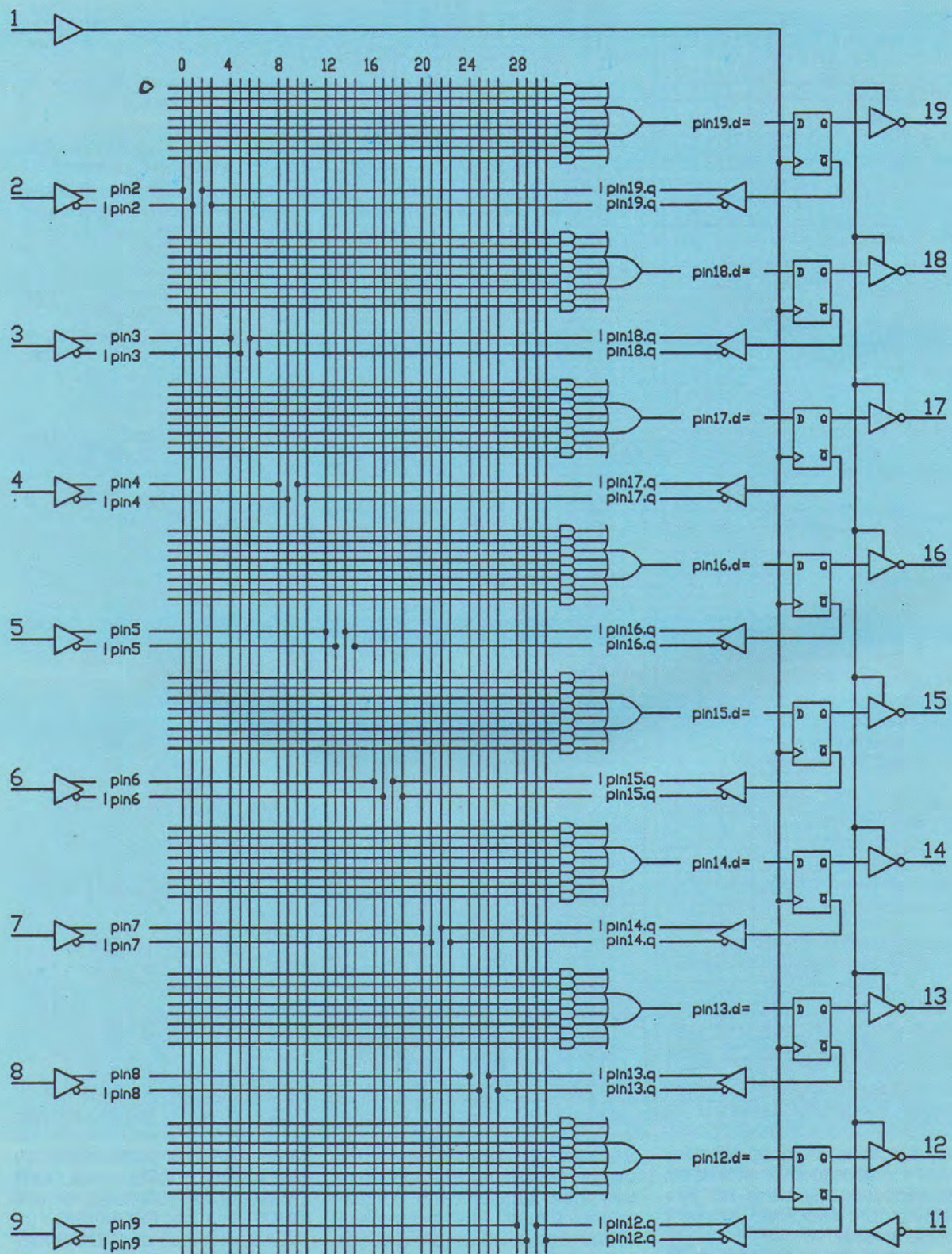


Figure 8



Par contre, certains fabricants de PAL offrent gracieusement des versions limitées supportant exclusivement leurs propres produits.

Ces logiciels gratuits, d'un très bon niveau, fonctionnent en fait au moins sur les références de PAL les plus populaires, communes à pratiquement toutes les marques : rien ne s'oppose ainsi à ce que l'on programme un PAL 16R8 CYPRESS avec le logiciel PROLOGIC offert par TEXAS pour ses TIBPAL 16R8, fonctionnellement équivalents !

Le rôle du compilateur logique consiste à traduire des équations booléennes, des tables de vérité, ou des diagrammes d'état (voire même des schémas logiques) en un "fichier JEDEC", liste codée sous une forme normalisée des fusibles à détruire.

Qu'il soit construit manuellement ou issu d'un compilateur, un fichier JEDEC peut être exploité par n'importe quel programmeur de PAL pour programmer un composant vierge et, généralement, vérifier le résultat de l'opération.

Si tous les PAL de même architecture interne sont compatibles entre eux au niveau du fichier JEDEC, les "algorithmes de programmation" varient énormément d'une marque à l'autre.

Par "algorithme de programmation", il faut entendre le détail des opérations à exécuter pour détruire un fusible donné : quels niveaux de tension appliquer à quelles broches et pendant combien de temps.

On ne programme évidemment pas du tout de la même façon un PAL bipolaire à fusibles métalliques, et un PAL CMOS utilisant une technologie "EPROM".

Mais on ne programme pas non plus de la même façon un PALC 16R8 de CYPRESS et un TICPAL 16R8 TEXAS INSTRUMENTS, tous deux CMOS, sous peine de vives surprises !

Les programmeurs du commerce sont donc fournis avec de gros logiciels (souvent écrits pour PC) organisés en "base de données" capables de configurer le programmeur pour chaque type de PAL pouvant être programmé.

Les plus simples supportent une dizaine de références et coûtent quelques milliers de francs, tandis que les plus complets reconnaissent des milliers de références et coûtent des dizaines de milliers de francs. Bien entendu, des mises à jour logicielles périodiques permettent de prendre en compte les composants pro-

grammables récemment introduits.

Il est cependant indispensable de disposer de l'algorithme de programmation détaillé des PAL que ledit programmeur devra supporter.

C'est à ce niveau que l'on se heurte à de prodigieuses réticences de la part des fabricants : presque tous répondent que, "pour des raisons de fiabilité", ils préconisent l'usage exclusif de programmeurs du commerce agréés par leur soins, et qu'en conséquence ils ne fournissent pas ce genre d'information.

On arrive à retrouver les algorithmes de programmation des PAL bipolaires dans des documentations "hors d'âge" de MMI ou NS, mais beaucoup plus difficilement dans les éditions actuelles.

De toute façon, ce genre de PAL ineffaçable ne convient pas à l'usage "de développement" qui nous intéresse.

Chez TEXAS INSTRUMENTS, on fait preuve d'une extrême courtoisie mais en même temps d'une force d'inertie à toute épreuve : après avoir lourdement insisté plus de cinq fois, nous avons finalement renoncé à obtenir l'algorithme de programmation des "TICPAL", PAL CMOS effaçables. Un jour, peut-être...

En fait, ce n'est que chez CYPRESS que nous avons trouvé ces précieuses données tout simplement reproduites dans le "data book" de la marque. Elles suffisent largement pour concevoir un programmeur-vérificateur extrêmement simple pour les PAL 16L8, 16R8, 16R6 et 16R4 de cette marque distribuée par NEWTEK.

La plupart du temps, ces programmeurs du commerce peuvent aussi programmer les EPROM, PROM, FPLA, et autres PLD ou EPLD. Un bon exemple est le programmeur SPRINT EXPERT commercialisé en France par NEWTEK.

Ce genre d'équipement est évidemment presque indispensable à qui souhaite tirer le maximum de la technique des composants programmables, c'est-à-dire utiliser pour chaque projet le ou les PAL répondant de façon optimale au problème posé. Mais un compilateur logique de très haut de gamme sera son complément quasiment indissociable...

Un tel investissement est à l'évidence hors de portée de l'utilisateur occasionnel, ou du développeur souhaitant simplement

commencer à "se mettre aux PAL" tranquillement et en toute liberté.

On peut songer à l'approche suivante, particulièrement économique :

- choisir quelques références de PAL courants, faciles à approvisionner et peu coûteux ; s'y tenir même si leur efficacité ne semble pas optimale pour tous les projets

- acquérir quelques pièces en technologie effaçable afin de pouvoir manipuler par essais successifs

- se procurer un compilateur logique gratuit, ou commencer par développer ses PAL à la main - construire par soi-même un programmeur simplifié

Présentés en boîtier céramique à fenêtre (effaçable) ou plastique (OTP ineffaçable), ces PAL CMOS consomment sensiblement moins que leurs concurrents, ce qui est un "plus" de taille : en effet, compte tenu du grand nombre de portes que contiennent les PAL, un montage réalisé avec cette technique consomme souvent nettement plus que son équivalent en logique standard.

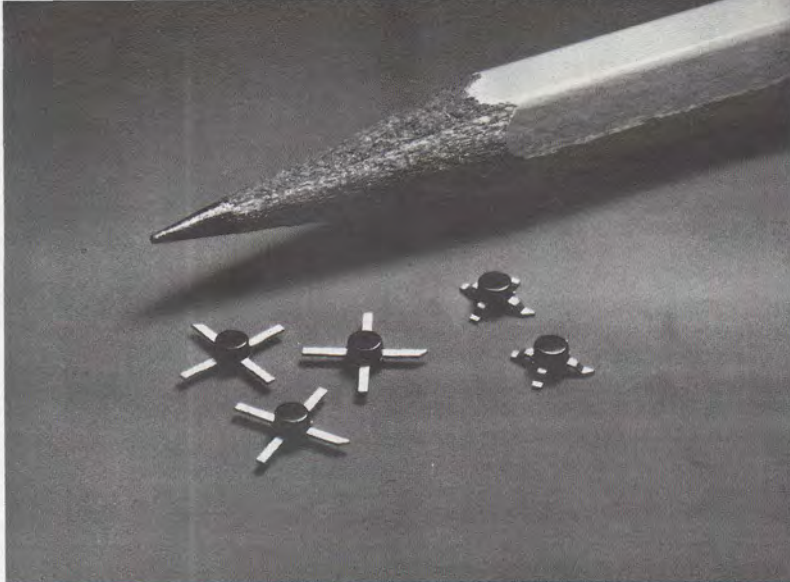
CYPRESS semble bien avoir résolu ce problème !

Inutile de préciser que le programmeur dont nous vous proposerons bientôt la réalisation sera destiné aux PAL de cette marque !

**Patrick GUEULLE**



## Darlington monolithiques HP



Ces amplificateurs, qui apparaissent sur la photo ci-contre, sont disponibles en boîtiers plastiques économiques. Les HMA-02XX/03XX/04XX/20XX/21XX se présentent en deux types de boîtiers microplastique : le 85, à pattes microstrip droites ; le 86 à pattes repliées pour le montage en surface.

Ces amplificateurs sont des

modules adaptés 50 ohms pouvant être utilisés dans de nombreuses applications, telles que l'instrumentation ou la transmission de données. Afin d'uniformiser sa série, HP a configuré ces composants sous forme de circuits darlington, avec réaction en série et parallèle.

Le gain, la bande passante ainsi que la puissance varient selon le type de composant. Le HMA-2185/86 offre le gain le plus élevé, avec une valeur typique de 18 dB à 1 GHz. Le HPMA-0485/86 offre la puissance de sortie la plus importante avec une valeur

typique de 12,5 dBm pour une compression de gain de 1 dB. Rappelons rapidement la définition de cette fameuse compression : lorsque l'on trace la caractéristique entrée-sortie théorique d'un amplificateur, on obtient une droite dont la pente est fonction du gain étudié. A présent, si l'on relève cette caractéristique, on remarque qu'à partir d'un certain point, les résultats s'éloignent de la courbe théorique. Ainsi, la valeur énoncée précédemment explique que le point mesuré à 12,5 dBm est inférieur de 1 dB à la valeur théorique.

## Le TM120C Technicome

**TECHNICOME** propose un système manuel de mesure vidéo en X, Y pour des pièces où la zone sur laquelle les mesures seront effectuées, est de 5 mm maximum.

La plage de grossissements s'échelonne de X15 à X420.

Le système permet des mesures sans contact :

- mesures en X et en Y,
- mesures angulaires en degrés et en arcs,
- mesures en rayon - diamètres et surfaces,
- point à point à n'importe quel endroit de l'écran.

Le **TM120C** accepte tout type de caméra couleur. Il s'adresse à tous les services "contrôle" dans les domaines de la microélectronique et de la micromécanique où sa précision (inférieure au micron), couplée à une grande rapidité de traitement après calibrage, lui permet de se substituer aux projecteurs de profil.

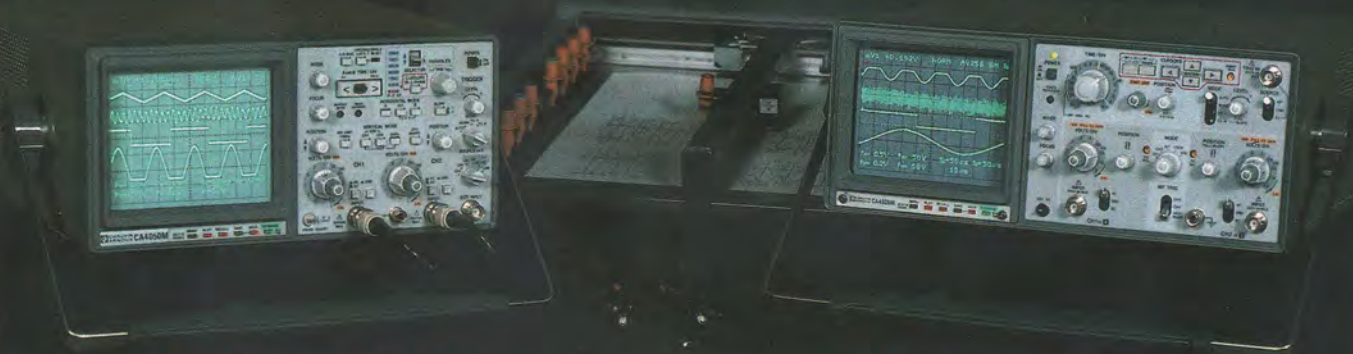
**TECHNICOME SA** commercialise le **TM120C** avec les optiques et ensembles vidéo nécessaires ou fournit uniquement le boîtier du vidéo-mesureur aux clients dotés d'optiques courantes et caméras standard.



Technicome SA  
Z.I. de Pissaloup, parc Héliopolis.  
rue Edouard-Branly  
78190 Trappes France  
Tél. : 33 (1) 30.69.01.10



# OSCILLOSCOPES A MEMOIRE NUMERIQUE



50 MHz 20 M éch./s

20 MHz 20 M éch./s

Echantillonnage en temps réel et équivalent, pré et post trigger de 0 à 100%, mesure par curseurs, moyennage, interpolation linéaire et sinusoidale, lissage, sortie traceur numérique (RS 232), vraie double base de temps, 2 kmots/voie, modes Roll, Refresh, Monocoup, trigger lock ... et une garantie de 3 ans !

F 167



**CHAUVIN  
ARNOUX**

190, rue Championnet 75876 PARIS Cédex 18  
Tél. 33 (1) 42 52 82 55  
Télex 772081 - Télécopieur 33 (1) 46 27 73 89

Documentation  
sur demande

# S.N. RADIO PRIM

5, rue de l'Aqueduc, 75010 PARIS - (1) 40.35.70.50 - Fax : (1) 40.35.43.63  
Métro : Gare du Nord - Gare de l'Est  
Ouvert du lundi au samedi de 9 h 30 à 12 h 30 et de 14 h à 18 h 45. Fermé le dimanche.

## TRANSFORMATEURS TORIQUES ISKRA

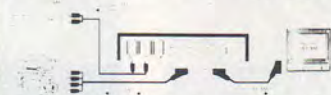


Puissance (VA)	U.Sec (V)	Prix
15	2 x 6 2 x 12 2 x 15 2 x 18	160F
30	2 x 12 2 x 15 2 x 18 2 x 22	170F
50	2 x 9 2 x 12 2 x 15 2 x 18	185F
80	2 x 9 2 x 12 2 x 15 2 x 18	200F
120	2 x 12 2 x 15 2 x 25	215F
160	2 x 9 2 x 12 2 x 25	250F
225	2 x 12 2 x 22 2 x 30 2 x 35 2 x 55	280F
500	2 x 12 2 x 25 2 x 50	420F

Autres tensions disponibles sur commande. Délais rapides ! Documentation technique sur demande !

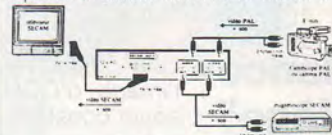
## LES MODULES D'ADAPTATION UNIVERSAL transcodeurs et interfaces

● SP 30. MULTITRANSCODEUR PAL/SECAM-SECAM/PAL. Permet le transcodage d'un signal vidéo PAL en signal vidéo SECAM et inversement. Boîtier métallique. Secteur 200 V. **1980F**



● SP 20. TRANSCODEUR UNIVERSAL. Permet de visualiser des cassettes PAL à partir d'un cames-

cope ou magnéscope PAL sur un téléviseur SECAM équipé d'une prise péritélévision SCART 21 broches. De transcoder simultanément une cassette 8 mm PAL à partir d'un camescope ou magnéscope PAL en cassette vidéo SECAM VHS sur un



magnétoscopes SECAM. (en entrée auxiliaire).

**1290F**

● SP 21. TRANSCODEUR PAL/SECAM. Permet le transcodage d'un signal vidéo PAL en signal vidéo SECAM. Boîtier plastique. Bloc secteur 12 V. **980F**

● SP 10. TRANSCODEUR permet d'utiliser camescope, magnéscope, récepteur de satellite, et micro-ordinateur au standard de couleur Secam sur des téléviseurs PAL. Alimentation 220 V, 50 Hz, 6 VA **1290F**

## TRANSFORMATEURS D'ISOLEMENT 220 V/220 V

Pour répondre aux normes de sécurité, beaucoup d'appareils électriques nécessitent l'emploi de « transfo d'isolement ». Equipés avec écran électrostatique, ils assurent cette protection et en plus, éliminent en partie les parasites du secteur. Equipés avec cordon 2 P+T côté secteur. Prise femelle normalisée 2 P+T jusqu'à 1500 W côté utilisation. Bornier sous capot plastique côté utilisation sur modèle 2000W.



● Puissance disponible  
50 W ..... **255 F**    75 W ..... **275 F**  
100 W ..... **315 F**    150 W ..... **410 F**  
250 W ..... **550 F**    350 W ..... **755 F**  
● Puissance disponible sur commande spéciale  
500 W ..... **845 F**    750 W ..... **1220 F**  
1000 W ..... **1950 F**    1500 W ..... **2520 F**  
2000 W ..... **2770 F**

Accus, pastilles cosses à souder ..... **28F** pièce (surtout utilisé pour téléphones portables où trois accus sont nécessaires.)



## PROMOTION EXCEPTIONNELLE



ACCUS VARTA  
Type R6  
1,2 V - 500 mA  
**10 F** pièce

## CATALOGUE DISPONIBLE

**25F** au comptoir  
**40F** par correspondance

SERVICE EXPEDITION minimum d'envoi : 50 F port et emballage

MODE DE PAIEMENT C.C.P. - Chèque bancaire.

Contre remboursement - Timbres.

FRAIS DE PORT Jusqu'à 1 kg : 25 F - de 1 à 3 kg : 30 F - de 3 à 5 kg : 35 F  
de 5 à 7 kg : 45 F

au de là : tarif SNCF. C/remb. : tarif spécial selon poids et valeur.

Veuillez me faire parvenir votre catalogue général (ci-joint 40 F en chèque).

Nom ..... Prénom .....

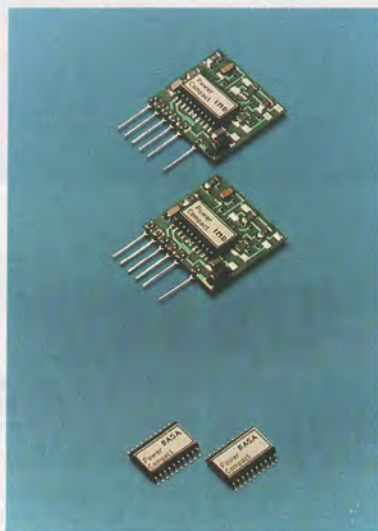
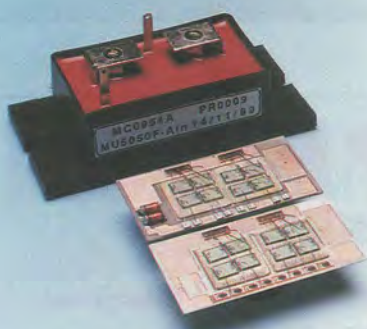
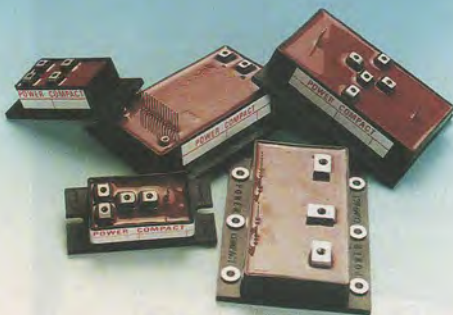
Adresse .....

C.P. .... Ville ..... ERP 09/90



## POWER COMPACT où l'hybride de puissance à la française...

Le marché des composants de l'électronique de puissance constitue un domaine dans lequel les sociétés françaises doivent faire preuve d'originalité afin de rivaliser avec les géants américains tels International-Rectifier ou encore Siliconix. Power Compact, société bordelaise, comme son nom ne l'indique pas, propose depuis 1983 toute une série de produits utilisés en puissance, dont la richesse de la gamme n'a pas à rougir de celle de ses concurrents d'Outre-Atlantique. Cette entreprise, qui emploie 48 personnes, commercialise de nombreux hybrides articulés autour de divers éléments tels les IGBT, les MOS de puissance (Hexfet, Fredfet...). On trouvera notamment au catalogue 90, des configurations de commutateurs montés en pont, demi-pont, ou encore des drivers et des diodes rapides.



Power Compact exploite actuellement une technologie basée sur l'emploi d'un substrat en nitrure d'aluminium (AlN) plutôt que l'oxyde de beryllium (BeO) ou encore l'oxyde d'aluminium, couramment utilisés en industrie. La maîtrise de cette technique par Power Compact a conduit au développement d'un produit phare afin de mettre en évidence les avantages de l'AlN. Il s'agit du MU5050F (Vds = 500 V et Rds(on) = 0,1 Ω) qui regroupe huit pastilles FredFet câblées en parallèle. On obtient grâce au nitrure d'aluminium une résistance thermique de 0,255 °C/W, contre 0,290 °C/W pour une configuration similaire, mais sur un substrat en oxyde d'aluminium. La photo ci-contre représente le MU5050F mis à nu. Pour clore ce rapide panorama, citons la sortie de nouveaux produits tels le BASA destiné au pilotage hautes performances de transistors MOS, bipolaires ou IGBT. Ce circuit intègre notamment une circuiterie de protection et de surveillance très sophistiquée simple à mettre en œuvre (une note d'applications complète est disponible). Les Logipack sont également très intéressants car ils intègrent des composants de puissance, associés à leurs drivers (via optocoupleurs) et circuits de bootstrapping qui évitent alors la nécessité d'une alimentation auxiliaire.

**POWER COMPACT**  
chemin de Magret  
avenue Kennedy  
33700 MERIGNAC  
Tél. : 56.34.34.71  
Fax. : 56.47.97.61

## Occaselec lance le service "Privilège"

A l'occasion de l'édition de son catalogue 1990, la société OCCASELEC, leader français dans la vente d'instrumentation électronique et systèmes d'occasion, lance le SERVICE PRIVILÈGE :

- \* Propositions expresses en cas de disponibilités exceptionnelles,
- \* Service "Recherche accélérée",
- \* Réception de la "Lettre d'occaselec" (informations régulières sur l'évolution des services OCCASELEC),
- ... tels sont les principaux avantages que la société offre désormais à ses "Clients Priviliégiés".

Une initiative dynamique, à l'image d'OCCASELEC dont le souci constant est d'apporter un service toujours meilleur à sa clientèle.

Bénéficiaire du service Privilège : Rien de plus simple ; il suffit de retourner la carte réponse incluse dans le dernier catalogue (questionnaire rapide visant à mieux connaître les attentes et observations des futurs clients privilégiés).

Pour tout renseignement, contacter  
OCCASELEC  
8, rue de l'Estérel - SILIC 569  
94653 Rungis Cédex  
Tél. : (1) 46.86.97.01  
Fax. : (1) 46.87.22.51

MATERIEL DE MESURE ET D'INSTRUMENTATION ELECTRONIQUE

**L'OCCASION COMME SI C'ETAIT NEUF !**

EDITION 1990

**OCCASELEC**

"DEVENEZ NOTRE CLIENT PRIVILEGIE"



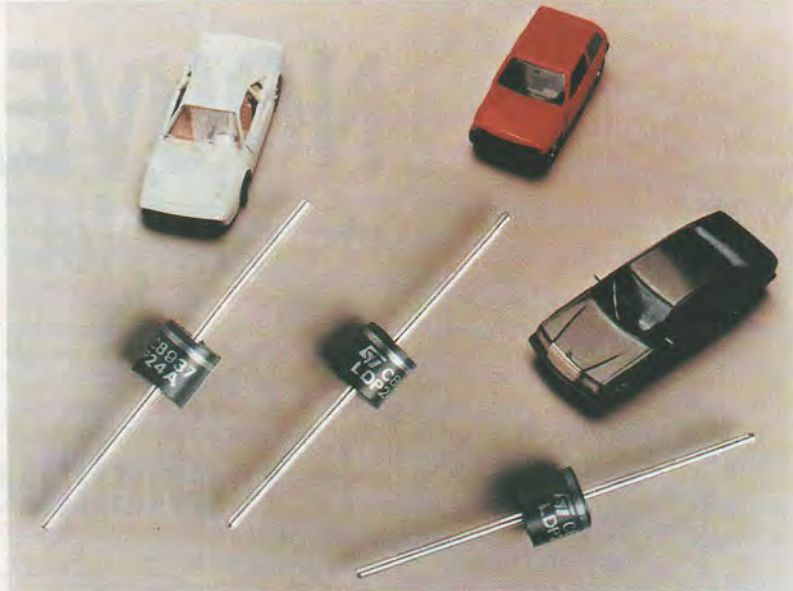




## Une Transil contre les surtensions en régimes transitoires

SGS-THOMSON, premier fournisseur mondial de diodes de protection en régime transitoire présente une nouvelle diode Transil™ assurant une protection décentralisée contre les surtensions (effet de décharge) en applications automobiles. Disponible en boîtier axial AG de dimensions réduites, le LDP 24A absorbe les transitoires en toute sûreté en passant très rapidement d'une forte à une faible impédance dès que la tension appliquée dépasse la valeur de sa tension de claquage.

L'effet de décharge est un transitoire de forte énergie et relativement longue durée se produisant lorsque la batterie est déconnectée pendant que l'alternateur fonctionne. Les principaux paramètres de formes d'ondes com-



prennent une brusque augmentation suivie d'une baisse exponentielle plus lente, le courant d'appel tombant à la moitié de sa valeur crête en plusieurs dixièmes de millisecondes. Le LPD 24A peut supporter une surintensité de 30 A/40 ms, ce qui lui permet de traiter la majorité des formes d'ondes de décharge.

Parmi les autres paramètres principaux, citons une surtension crête de décharge de 100 V, une

tension d'écrêtage de 40 V et une tension minimale de claquage de 25 V, lui permettant de supporter au moins deux fois la tension de batterie, rendant ainsi possible le démarrage avec deux batteries montées en série. Le LDP24A répond aux normes ISO/TR 7637 et SAEJ 1113A, ainsi qu'aux principales normes internationales, assurant ainsi l'homologation rapide des équipements et accroissant la fiabilité des systèmes.

**SGS-THOMSON**

## Un contrôle total de moteur avec une seule carte

SGS-THOMSON propose un sous-système de commande de moteur pas-à-pas polyvalent se présentant sous la forme d'une seule carte de circuit imprimé au format européen totalement testée et assemblée. Référencée GS-D550, cette carte utilise la technologie de puissance intelli-

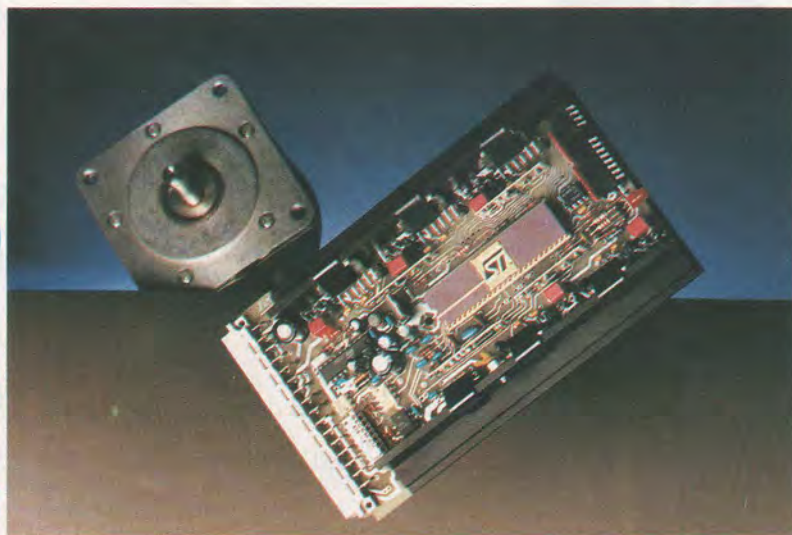
gente Multipower-BCD développée par la société et offrant d'excellentes performances grâce au contrôle total des caractéristiques électromécaniques du système de déplacement.

Parmi les principales caractéristiques du GS-D550, citons la commande de moteurs à deux et cinq phases, le fonctionnement en demi-pas et en pas complet, un courant d'ondulation de phase programmable, l'isolement galvanique des signaux de commande et l'optimisation simple du couple par rapport à la

consommation. Ce circuit de commande est alimenté par une seule source non régulée 15 - 40 V et délivre des courants de phase pouvant atteindre 2,8 A en mode 5 phases et 5,6 A en mode 2 phases. Il comprend en outre un circuit de protection complet et peut fonctionner dans les environnements les plus difficiles.

Le GS-D550 est piloté par les signaux standard STEP CLOCK, DIRECTION et ENABLE, ainsi que par une entrée BOOST permettant d'augmenter le courant de phase. Ces quatre signaux bénéficient d'un isolement galvanique. La carte fonctionne aux niveaux logiques TTL, 12 ou 24 V. La carte dispose également d'une sortie FAULT isolée qui chute dès qu'une anomalie est détectée.

Le GS-D550 est totalement protégé en sortie contre les courts-circuits, (phase-phase, phase-masse ou phase-alimentation), contre les sous-tensions et les surtensions et dispose d'une protection thermique. De plus, un commutateur MOSFET de puissance fort courant, activé dès qu'une surtension est détectée, permet de décharger provisoirement le bus d'alimentation, garantissant ainsi le fonctionnement en toute sécurité en cas de variation de la tension secteur ou de décélérations rapides.





# Selectronic

BP 513 59022 LILLE Tél. : 20.52.98.52

Pourquoi s'en priver ?

## MULTIMETRE MANUDAX M 80

- Changement de gamme automatique
- 4000 points
- Affichage géant
- Data Hold
- Fréquence-mètre
- etc, etc...



Le multimètre M 80 ..... 111.9679 **549,00 F**

A UN PRIX TOUT A FAIT EXCEPTIONNEL

**549 F** AVEC SACOCHE

## LE LOT DU CONNAISSEUR

Il comprend

1 x MC 68705 P3	1 x Qz 3.2768 MHz	1 x CD 4066	1 x 2N 2907 A
1 x LM 324 N	1 x Qz 4.0000 MHz	1 x TEA 5114	2 x Ajustables multi-tours miniatures 500 Ω
1 x CD 4060	1 x 2N 2222 A		

Le lot : ..... 111.0110 **165,00 F**



**SUPER PROMO**

## OPERATION ACCUMULATEURS TYPE 501 RS (TAILLE PILE R6)

Un accu de qualité professionnelle à un prix "grand public".

- Capacité : 500 mA.h
- Décharge : jusque 3A autorisés

Le blister de 2 accus ..... 112.0705 **19,90 F**

Les 5 blister (soit 10 accus) ..... 112.0706 **95,00 F**

## SCALP!

Maintenant disponible :

- Carte seule OEM (Sans alim, ni coffret)

Le kit complet ..... 111.9270 **875,00 F**

## MODULE SUBMINIATURE DE DETECTION I.R. SGM 5910

A peine plus grand qu'un timbre-poste, ce nouveau module est équipé d'origine d'une lentille de FRESNEL hémisphérique.

- Dim. : 30 x 35 mm e = 22 mm
- Alim. : 5 à 10 V/1 mA
- Temporisation laissée au choix de l'utilisateur
- Portée : 6 m. Sortie : collecteur ouvert



Ideal pour l'allumage automatique de lampes, ouverture de portes, surveillance, etc... (Ne convient pas pour système d'alarme).

2 versions sont disponibles :

- **Montage mural :** SGM 5910 RE : Détection sur 100° en horizontal et 60° en vertical  
Le module SGM 5910 RE ..... 111.9409 **149,50 F**

- **Montage en plafonnier :** SGM 5910 SB :  
Cône de détection de 100° d'ouverture. Détection sur 360° en horizontal.  
Le module SGM 5910 SB ..... 111.9415 **149,50 F**

## COFFRET SIG-BOX

Il remplace désormais le coffret GIL - BOX - Mème utilisation - Pour lentille CE 24/CE 26  
Dimensions : 103 x 52 x 62 mm  
Couleur : crème  
le coffret SIG-BOX ..... 111.9379 **30,00 F**



## FILTRES SECTEURS DIVERS HAUTES PERFORMANCES

- **Modèle 2A :** Embase CEE avec filtre 2A, porte-fusible, et interrupteur - (Fusible 6 x 32 de 2A incorporé)  
(Type SCHAFFNER FN 380-2)

- **DÉCOUPE :** 56 x 26,5 mm  
- **PROF. :** 56,5 mm  
le filtre : ..... 111.9324 **119,00 F**

- **Modèle 4A :** Embase CEE avec filtre 4A, self de terre et porte-fusible 5 x 20  
(Type SCHAFFNER FN 363-4)

- **DÉCOUPE :** 29 x 33 mm  
- **PROF. :** 53 mm  
le filtre : 111.8414 **PROMO 99,00 F**



## INFOS ET NOUVEAUTÉS

PHOTOCOUPLEUR 6N 139 H.P. .... 111.7525 **19,50 F**  
NE 5205 : Amplificateur large bande UHF/VHF totalement intégré !  
- Bande passante : > 600 MHz  
- Gain : 20 dB  
- Facteur de bruit : 4,8 dB/75 Ω  
- Alimentation : 6V/24 mA  
- Boîtier DIP 8 standard  
Le NE 5205 ..... 111.6937 **55,00 F**

## CONNECTEUR SPECIAL "CARTE A PUCE" :

La pièce ..... 111.9292 **110,00 F**

## TRANSFO SPECIAL TELEPHONE 1/1 600 Ω

Livré avec fiche technique ..... 111.9150 **39,00 F**  
SSI 202 Décodeur DTMF ..... 111.7464 **61,00 F**

Circuits Intégrés :

HA 2425-5 12 bits Sample and Hold	111.6776	<b>129,00 F</b>
HS 574 25 μSA/D conv.	111.6778	<b>405,00 F</b>
HI 774 7 μSA/D conv.	111.6779	<b>890,00 F</b>
CA 3240 E Double CA 3140 E	111.6781	<b>16,00 F</b>
TSC 8703 3 stade A/D conv.	111.6784	<b>338,00 F</b>

et toujours : MC 68705 P3 :

la pièce	111.4000	<b>95,00 F</b>
le lot de 10	111.7415	<b>860,00 F</b>

OPTO :

Dispositifs complémentaires pour télécommande par infra-rouges

- Emetteur BPW 50 ..... 111.6782 **12,00 F**
- Récepteur CQ9 A2 ..... 111.6785 **3,50 F**

## DIODE LASER COLLIMATEE A LUMIERE ROUGE VISIBLE

La diode laser collimatée à émission rouge visible CQL 90 remplace avantageusement les tubes He-Ne

- Puissance d'émission : 1,5 mW/675nm
- Alimentation : 2.6V/75 mA pour 1mW
- Dimensions : diam. 11 x 27 mm
- Fournie avec documentation complète

La diode LASER CQL 90 ..... 111.7080 **1999,00 F**

Circuit de contrôle pour CQL 90 permettant d'utiliser la diode LASER en continu (alimentation par pile 9V)

Le kit complet avec boîtier HEILAND et circuit imprimé : ..... 111.9365 **85,00 F**



**LASER**

## NOUVEAUX KITS

### ALIMENTATION DE PUISSANCE 10A :

pour poste fixe (décrite dans ELEKTOR 144)

- Tension de sortie ajustable de 4 à 20V
- Courant de sortie : jusqu'à 10 A

Le kit complet (avec galvas) ..... 111.9380 **1330,00 F**  
(Coffret conseillé : ESM ET 27/21 ..... 111.2238 **281,00 F**)

### INTERFACE DE PUISSANCE POUR CARTE Z80 EUROPE

(Décrite dans ELEKTOR 144)

- 7 sorties de puissance
- 16 canaux multiplexés
- Convertisseur A/D 8 bits etc

le kit complet ..... 111.9385 **715,00 F**

### CARTE MCR \* POUR P.C.

\* MESURE - CONTROLE - REGULATION  
(Décrite dans ELEKTOR 147)  
Conversion A/N et N/A + 8 lignes d'entrée-sortie, le tout sur une seule carte qui associe simplicité, vitesse et économie.  
Le kit complet avec supports TULIPE, etc... ..... 111.9425 **699,00 F**

### TESTEUR DE GAIN

(Décrit dans ELEKTOR 147)  
Pour transistors de puissance NPN et PNP et ce, jusqu'à des courants de collecteur de 10A.  
Le kit complet avec coffret LC 850 et galva : 111.9403

**NOUS CONSULTER**

En option : Face avant 9000 78 - F ..... 111.9406 **179,80 F**

### SUPER ALIM DE LABO 400 VA

(Décrite dans ELEKTOR 147)  
0 à 40V et 0 à 5A  
en mode simple ou en mode "tracking"

**NOUS CONSULTER**

## CIRCUITS AUDIO SSM DE PMI

Audio Silicon Specialists

### DISPO CHEZ SELECTRONIC!

- SSM 2013	111.7081	<b>47,50 F</b>
- SSM 2015	111.7122	<b>69,00 F</b>
- SSM 2016	111.7123	<b>86,50 F</b>
- SSM 2131	111.7278	<b>36,50 F</b>
- SSM 2402	111.7277	<b>66,00 F</b>

A SUIVRE...

## INTERRUPTEUR OPTIQUE QUINTEL



**NOUVEAU**

Il est destiné à interrompre la circulation de lumière dans une fibre optique.

- Qualité d'endurance exceptionnelle - Non rayonnant - Non déflagrant et affranchie l'utilisateur de tous les risques électriques (Documentation technique sur demande)
- Livré monté avec 2 x 40 cm de fibre optique 0,5 mm et aimant de commande.

- l'interrupteur optique ..... 111.9400 **50,00 F**  
- le lot de 5 ..... 111.9405 **199,00 F**

(Autres longueurs de fibre ou prix par quantité : Nous consulter).

- **CONNECTEUR SPÉCIAL** d'insertion d'une fibre de 0,5 mm dans une diode type TLYR/TEYT 5500 (voir catalogue page SELECTRONIC 4 - 10).

- la paire	111.9401	<b>13,00 F</b>
- le lot de 10	111.9402	<b>60,00 F</b>

DIODES Émission TLYR 5500 ..... 111.7388 **14,40 F**  
SPÉCIALES Réception TEYT ..... 111.7387 **13,00 F**

## PARTICIPEZ AU CONCOURS A L'INNOVATION QUINTEL

Envoi du règlement sur simple demande



## MOTEUR PAS A PAS DE PUISSANCE

Nouveau modèle pour application réclamant du couple !

- Unipolaire - 4 phases - 6 fils
- 200 pas/tour
- Couple de maintien : 4kg. cm
- Alim : 4,1V/1,1 A/phase
- Axe : Ø 6,35 mm I Ø 20 mm
- (livré avec fiche technique).

Le moteur ..... 111.9259 **299,00 F**

TARIF AU 01/09/90

**TOUT LE RESTE VOUS ATTEND DANS LE NOUVEAU CATALOGUE**



Expédition **FRANCO** contre 22 F en timbres poste

### CONDITIONS GÉNÉRALES DE VENTE

Règlement à la commande : Commande inférieure à 700 F : ajouter 28,00 F forfaitaire pour les frais de port et d'emballage.  
- **Commande supérieure à 700 F :** port et emballage gratuits  
- **Règlement en contre-remboursement :** joindre environ 20 % d'acompte à la commande. Frais en sus selon taxes en vigueur.  
- **Colis hors normes PTT :** expédition en port dû, par messageries. Les prix indiqués sont TTC.

Pour faciliter le traitement de vos commandes, veuillez mentionner la **REFERENCE COMPLETE** des articles commandés.



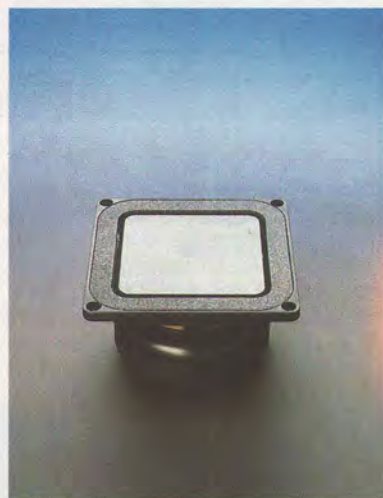
## Du nouveau chez Audax

Présentation réussie et convaincante par Harman International, à la fin du printemps dernier, de l'usine AUDAX de Château-du-Loir. Après deux années d'un silence apparent, la société Audax, sous l'impulsion de la nouvelle équipe mise en place s'attaque au marché européen avec de grandes ambitions.

Usine rénovée, présence sur tous les fronts concernées par l'industrie du haut parleur, catalogue complet malgré une réduction des matériels proposés, seront les atouts majeurs de la réussite visée.

Fondée en 1923 par Charles Legorju, sous la raison sociale d'ELCO (Etablissements Legorju Compiègne), l'appellation AUDAX n'apparaît qu'en 1926, et la constitution en S.A.R.L. qu'en 1933. Transformée en S.A. en 1936, elle s'installe à Montreuil-Sous-Bois. C'est à cette époque que commence l'intégration complète des processus de fabrication : (pâte à papier, mécanique, emboutissage, traitement des surfaces, etc.).

Le développement de l'entreprise et son extension imposent dès 1963 une décentralisation ; c'est le site actuel de Château-du-Loir qui est retenu. Audax acquiert en 1966 VEGA et PRINCEPS, dont l'usine de la Flèche est conservée. 1971 voit la création de la filiale anglaise Sonodax, et 1974 celle de la filiale américaine Polydax. Poursuivant son extension, Audax crée en 1977 une société vouée au développement d'enceintes acoustiques : Mercuriale ; Siare est absorbée en 1984. Victime d'une croissance trop rapide, la société alors en difficulté bénéficie d'un règlement judiciaire en 1986, et passe sous le contrôle du groupe américain HARMAN INTERNATIONAL le 2 novembre 1987. Le repreneur se trouve à la tête d'un catalogue parfaitement impossible à gérer de plus de 1 600 articles, d'usines vieillissantes et éparpillées ; il décide un plan de restructuration comprenant une



*Le tout nouveau woofer LFA 100 à membrane plate composite aluminium/mousse/aluminium.*

limitation de la production à 300 articles, une rénovation de l'outil de production, et limite ce dernier au site de Château-du-Loir ; ce plan comprend d'autre part un investissement de 35 millions de francs réparti sur trois ans. C'est donc une usine entièrement rénovée qui nous a été présentée ; un maximum d'automatismes ont été développés, et un

soucis majeur de qualité est présent à tous les stades de fabrication ; à aucun moment les 65 ans de savoir-faire n'ont été oubliés. Le laboratoire de recherches a fait l'objet de soins tout particuliers, confirmant par là la volonté d'innover de la société. Le nouveau catalogue est disponible, clair, complet et agréable à consulter. Une nouvelle gamme de produits de conception révolutionnaire y figure déjà, parmi lesquels un magnifique woofer à membrane plate (LFA 100), et un médium au rendement élevé à suspension "NORSOREX" (MDA 100). Notons aussi un nouveau tweeter (TWA 100) dont la structure du dôme titane/supronyl/titane est totalement originale ; il possède une amorce de pavillon



en élastomère qui absorbe toutes les réémissions parasites.

Audax propose aussi un nouveau kit à trois voies, le MTX 100 ; développé à partir du populaire kit deux voies MTX 50, il possède en commun avec ce dernier, le boomer et le tweeter. Il suffit donc aux personnes désireuses de passer de l'un à l'autre, de faire l'acquisition du médium et du filtre trois voies, et bien entendu d'entreprendre la réalisation d'une nouvelle caisse.

Audax industries  
2, route de Tours  
72500 Château-du-Loir  
Tél. : 43.44.02.35



# Selectronic

BP 513 59022 LILLE - Tél. 20.52.98.52

ALIM DE LABO  
+ 5 ALIM FIXES  
+ GÉNÉ BF  
+ VOLTMÈTRE NUM.

## UNILAB EXCLUSIVITÉ SELECTRONIC



### MINI LABO INTEGRE ECONOMIQUE

Ce petit appareil rendra les plus grands services de par sa polyvalence à tous les amateurs, dépanneurs, étudiants, etc. Il intègre :  
- une alimentation régulée variable de 0 à 30 V/1,5 A.  
- 5 sources de tension fixe :  
+ 5 V/3 A + 12 V/1,5 A  
+ 9 V/1,5 A + 12 V/1,5 A  
+ 9 V/1,5 A - 1 générateur de signaux carrés à 11 fréquences fixes -  
Sortie : Niveau TTL ajustable programmable. Le tout présenté dans un coffret ESM EC 24/08 avec face avant percée et sérigraphiée. Le kit complet :  
111.9003 ... **950,00 F**  
seulement

### FREQUENCEMETRE MINIATURE DE TABLEAU 20MHz A CHANGEMENT DE GAMME AUTOMATIQUE



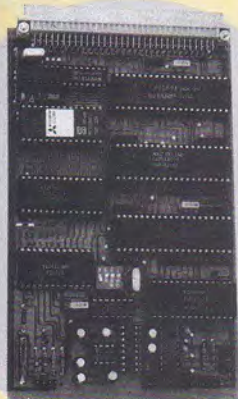
Une exclusivité SELECTRONIC (Décrit dans EP n 121)  
Mini-fréquencemètre en kit, de hautes performances prévu pour s'intégrer facilement dans un appareil existant ou dans un boîtier de petites dimensions.  
- Entrée : signaux logiques - 5 gammes 2 kHz, 20 kHz, 20 MHz, 20 MHz  
- changement de gammes automatique - base de temps pilotée par quartz  
- 3 1/2 digits hauteur 13 mm - indication : kHz et MHz - encombrement : 97 x 38 x 40  
alimentation à prévoir : 5V/170 mA  
Le kit complet avec enjoliveur pour face avant, circuits imprimés à trous métallisés, etc... (sans tôlerie) ..... **111.8230 ..... 450,00 F**

### BAROMETRE ANALOGIQUE



Ce kit est un module électronique de précision qui donne la pression atmosphérique sur un galvanomètre. Fourni avec échelle illustrée. Alimentation : Pile 9 V  
Le kit complet :  
111.9260 .. **399,00 F**

### CARTE Z 80 EUROPE (Décrite dans ELEKTOR 141)



Des ports à revendre, un CAN, une interface sérielle compatible PC et tout cela sur une surface de 160 x 100 mm<sup>2</sup>.

Caractéristiques techniques :

- Processeur : Z80A
- EPROM : 2, 4, 8 ou 16 Koctets
- RAM : 2 ou 8 Koctets
- Convertisseur A/N à 8 bits avec temps de conversion de 1 ms
- Port sériel RS232 compatible PC/XT/AT avec niveaux  $\pm 12$  V
- Taux de transmission jusqu'à 19 200 baud (bits/s)
- Présence des lignes pour une interface Centronics
- Tension d'alimentation unique de + 5 V
- Adressage simple sans PAL ou GAL
- Moniteur d'interface intégré à deux LED

Le kit complet avec connecteurs, supports TULIPE, ETC.  
111.9330 ..... **995,00 F**  
En option :  
Basic + Mini - moniteur Ess 5874  
111.9332 (EPROM fournie) ..... **249,00 F**

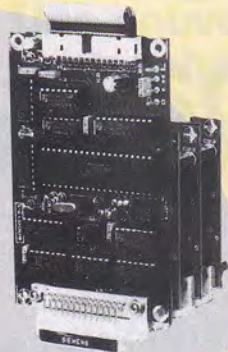
### CENTRAL DE DISTRIBUTION RS 232 (Décrit dans ELEKTOR 141)

Jusqu'à 256 ports RS232 indépendants pour votre ordinateur

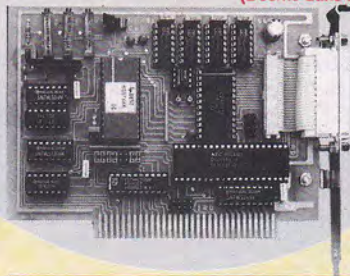
Caractéristiques techniques :

- Possibilité de connexion d'un maximum de 256 périphériques à un unique port RS232 ;
- Pas de limitation de la vitesse de transmission ;
- Fonctionne avec tous les logiciels ;
- Ne nécessite pas d'intervention matérielle sur l'ordinateur ;
- Commute les lignes Tx/D, Rx/D, RTS, CTS, DTR, DSR, DCR et RI
- N'exige pas d'initialisation ;
- Fonctionne indépendamment de la RAZ de l'ordinateur ;
- Modulaire, d'où extension facile ;
- Fréquence de commutation maximale : 1 000 Hz.

Le kit de base. Carte mère + 1 extension, avec connecteurs et accessoires.  
111.9335 ..... **449,00 F**  
Le kit extension supplémentaire.  
111.9345 ..... **168,00 F**



### CARTE DE CONVERSION RAPIDE A/D 12 BITS (Décrite dans ELEKTOR 140)



- Compatible PC-XT/AT
  - 2 temps de conversion : 7  $\mu$ s ou 25  $\mu$ s
  - 16 canaux d'entrée multiplexés
  - 4 canaux simultanés "Sample and Hold" à commande externe ou interne
  - Niveaux d'entrée : 0 à 5 V ou - 2,5 V à 2,5 V
  - Référence interne 10 V
  - Adressage par jumper
  - 16 entrées/sorties TTL
- Le kit complet version 7  $\mu$ s :  
111.9284 ..... **1924,00 F**  
Le kit complet version 25  $\mu$ s :  
111.9283 ..... **1590,00 F**

### CHARGEUR D'ACCUS INTELLIGENT UNIVERSEL

Enfin un chargeur automatique vraiment polyvalent pour accumulateurs Cadmium - Nickel ! Exploitant à fond toutes les possibilités du célèbre micro-contrôleur U 2400, ses performances sont inégalées :

- Permet la charge de 2 à 10 accus (maxi 1,2 Ah)
- Accepte tous les accus Cd-Ni d'une capacité de 0,5 à 1,2 Ah
- Durée de charge : - 12 h (charge normale)
- 1 h ou 30 mn (accus à électrodes frittées)
- Alim secteur ou batterie 12 V de voiture.
- Contrôle permanent de la tension et de la température.
- Etc...

Le kit complet avec tôlerie percée et sérigraphiée, accessoires, etc...  
111.9315 ..... **530,00 F**



### GENERATEUR 220 V/50 Hz 50 VA AUTONOME (décrit dans RADIO-PLANS 505)



Ce bloc portable de moins de 4 kg est capable de produire du 220 V pendant plusieurs heures sans aide extérieure.  
Le kit complet avec accu spécial, tôlerie, accessoires, etc...  
111.9290 ..... **650,00 F**

### MINI-CAPACIMETRE LCD (Décrit dans ELEKTOR 140)



Ce capacimètre autonome permet de mesurer les condensateurs de 1 pF à 20  $\mu$ F en 5 gammes avec une précision meilleure que 5%.  
Le kit complet avec boîtier, face avant gravée, etc...  
111.9300 ..... **399,00 F**

### LES NOUVEAUTES DU MOIS GENERATEUR DE FONCTIONS WOBBOLE (Décrit dans ELEKTOR 143)

Le générateur que l'on attendait avec impatience !



- Gamme de fréquences : 10 Hz à 200 kHz en 4 gammes
- Fréquence de balayage : 0,1 à 100 Hz
- Sinus, carré, triangle
- Taux de distorsion en sinus : < 0,5%
- Impédance de sortie : 50  $\Omega$
- Etc...

Fourni avec coffret percé et sérigraphié, alimentation, boutons et accessoires.  
Le kit complet ..... **111.9350 ..... 739,00 F**

### RESISTANCE DE CHARGE ELECTRONIQUE AJUSTABLE (Décrit dans ELEKTOR 143)

Une solution intelligente à tous vos problèmes de charge en puissance  
- Résistance ajustable de 0,25  $\Omega$  à l'infini  
- P max = 300 W à 1 kW suivant refroidissement adopté  
- Tension admissible : de 4 à 60 V  
- Courant maxi : 20 A

Le kit complet avec équerres de refroidissement (sans dissipateur) ..... **111.9375 415,00 F**

### CHARGEUR INTELLIGENT POUR ACCU 9 V (Décrit dans RADIO-PLANS 508)

Le kit complet avec boîtier HEILAND, etc...  
111.9320 ..... **105,00 F**

### TRACEUR DE COURBES DE TRANSISTORS (Décrit dans ELEKTOR 138)

Branché sur votre oscilloscope, ce module vous permettra de visualiser les courbes caractéristiques de transistors NPN ou PNP, d'apparier 2 transistors, etc...

Le kit complet avec boîtier et accessoires  
111.9220 ..... **320,00 F**

### FILTRE SECTEUR 12 A 250 V<sub>AC</sub>

Dimensions : 62 x 49 x 38 mm.  
Sorties à fils.  
Idéal pour ampli, alim, etc.

Superbe 111.0131 ..... **120,00 F**

# Selectronic



# LIBRAIRIE PARISIENNE DE LA RADIO



UNE GRANDE LIBRAIRIE  
GENERALE "RIVE DROITE"  
SPECIALISEE EN INFORMATIQUE  
ET ELECTRONIQUE  
A VOTRE SERVICE !

C'est un rayon des plus complets en nouveautés :  
1 000 volumes référencés en électronique, 2 000 en  
informatique.  
Des éditeurs techniques prestigieux en rayon :  
ETSF, EDITION - RADIO, DUNOD, MASSON,  
EYROLLES, PUBLITRONIC,  
MICRO-APPLICATION, SYBEX, P.S.I.,  
MC GRAW-HILL, BORDAS.  
Et aussi : « LE SERVICE PLUS DATA BOOK »  
TEXAS Instrument, THOMSON, INTEL, ECA.

## l'électronique... poussez la porte pour tourner la page

NOM \_\_\_\_\_  
PRENOM \_\_\_\_\_  
ADRESSE \_\_\_\_\_  
\_\_\_\_\_

# -5%

HRP 09/90  
CODE POSTAL

VILLE

Pour bénéficier de cette remise inscrire lisiblement vos coordonnées.

Pour tous renseignements  
Tél. : 16 (1) 48 78 09 92

**LIBRAIRIE PARISIENNE  
DE LA RADIO**

43, rue de Dunkerque  
75010 PARIS - Métro : Gare du Nord

Horaires d'ouverture :

Tous les jours de 10 h à 19 h, sauf le dimanche

5 % de remise sur présentation de ce coupon pour tout achat de livres.  
OFFRE NON CUMULABLE



## Les nouveaux convertisseurs série UHD 150, Lambda



Les convertisseurs de la série UHD 150 fournissent à partir d'une tension continue comprise entre 200 et 370 V, qui peut être obtenue **directement par redressement du secteur 220 V**, une autre tension continue de 5 à 28 V suivant les modèles.

La tension de sortie est isolée de la tension d'entrée, stabilisée en fonction des variations de réseau et de charge, protégée contre les surcharges et courts-circuits et surveillée par un circuit de protection de surtension.

### Ces convertisseurs se caractérisent par :

- une puissance de sortie allant jusqu'à 200 W
- une très forte densité
- des possibilités de
  - régulation à distance
  - commande tout-ou-rien par signal extérieur
  - mise en parallèle de plusieurs modules
- des dimensions autorisant un montage en tiroir EUROPE 3U

Cette nouvelle conception de la génération de tension continue, permet à partir du secteur redressé filtré — qui peut être obtenu avec quelques composants — de réaliser une **"régulation distribuée"**.

Par comparaison avec une alimentation stabilisée à sortie conventionnelle on observe :

- une réduction des pertes dans les fils de liaison
  - une meilleure régulation au niveau de l'utilisation
  - une plus grande répartition dans l'espace de la puissance dissipée
  - une souplesse accrue de la définition en cas de modification de tension et de changement de débit.
- Des modèles analogues à entrée 48 V continu sont en cours d'étude et seront disponibles durant le 4<sup>e</sup> trimestre 1990.

LAMBDA ÉLECTRONIQUE  
route de Grivery -  
91 Gometz-Le Châtel  
Téléphone : (1) 60.12.14.87

## Eclairage arrière pour LCD



Développés pour l'éclairage arrière de LCD et pour les panneaux d'information, les pavés lumineux COMEPA sont composés de diodes multichips donnant un éclairage uniforme sur toute la surface.

Les connexions sont conçues pour montage C.I. au pas de 2,54. L'épaisseur est de 4,7 mm.

Ces pavés sont disponibles en rouge, vert, orange ou bicolore et dans des dimensions variées.

COMEPA :  
34, rue Jacquart  
93697 Pantin Cédex  
Tél. : 48.44.87.39

## LEA 2000- Une nouvelle gamme d'analyseurs audio



La série **LEA 2000** est une nouvelle gamme d'analyseurs audio conçue par l'équipe des ingénieurs d'étude (ex. : L.E.A.) du département instrumentation audio de SYSTEL. La série **LEA 2000** se caractérise par la modularité des fonctions disponibles et l'évolutivité des configurations.

La partie **"Générateur"** dispose de gammes de fréquence de 10 Hz à 150 kHz et 20 Hz à 20 kHz avec transformateur de sortie.

Elle bénéficie d'un niveau de sortie élevé (22 dBm), d'une sortie symétrique ou dissymétrique avec ou sans transformateur, d'impédances de sortie multiples dont une inférieure à 10 Ω.

Pour la partie récepteur, la fonction **"Distorsiomètre"**, entière-

ment automatique, offre une gamme de fréquence de 10 Hz à 330 kHz. La distorsion résiduelle est de -85 dB de 20 Hz à 20 kHz.

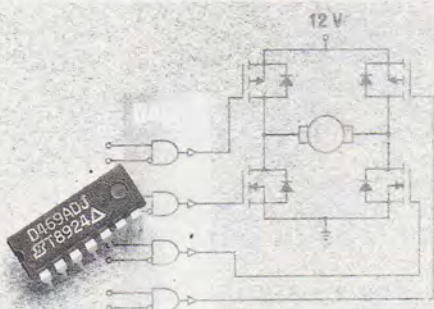
En fonction **"Psophomètre"**, elle peut être dotée de 4 filtres parmi 6 options possibles.

Les analyseurs audio **LEA 2000** sont programmables IEEE et RS 232, et sont équipés d'une sortie imprimante. Compacts et robustes, ils sont conçus pour répondre aux besoins d'une utilisation en laboratoire comme sur le terrain.

SYSTEL SA, groupe Balloffet  
Z.I. de Pissaloup, parc Héliopolis -  
rue Edouard-Branly -  
78190 Trappes - France  
Tél. : 33 (1) 30.69.01.10



## Un nouveau circuit de pilotage pour MOSFET's



Le DG469A Siliconix représente une version améliorée de son frère aîné, le DG469. Il se présente sous la forme d'un boîtier Dual In Line, abritant quatre voies de commande indépendantes qui offrent la possibilité de piloter quatre MOSFET's lors d'une configuration en pont ; une commande de moteur par exemple. Deux entrées procurent le choix entre un pilotage de grille bufférisé ou bufférisé inversé. Le circuit assure également la compatibilité TTL/C-MOS.

Un transistor FET présente une capacité entre l'espace grille-source de l'ordre de 500 picofarads. Lorsque l'on applique un balayage de tension rapide en entrée du FET, il naît un courant impulsionnel pouvant atteindre quelques ampères (rappelons que  $i = C \text{ dV/dt}$ ). C'est la raison

pour laquelle un pilotage sous faible impédance s'avère indispensable. Le DG469 A présente une résistance de sortie de  $6 \Omega$  et autorise un courant maximal en sortie de 1,5 ampère. Ce composant permet ainsi la commande d'une large gamme de transistors MOSFET's. Citons également sa bonne tenue aux décharges électrostatiques atteignant  $\pm 2000$  volts sur chaque broche, permettant une manipulation du boîtier sans risque de claquages.

**SILICONIX**

## Infos Salon

Le **Forum Mesure Electronique 90**, organisé par le BIRP Com.tec, se déroulera les 18, 19, 20 et 21 septembre prochains dans l'enceinte du parc des expositions de la porte de Versailles.

Un cycle de conférences sera organisé parallèlement à l'exposition durant ces quatre jours. Les thèmes abordés seront les suivants :

- Mardi 18 septembre :
  - "Le test au service de la maintenance" session présidée par J.P. Dagorn de l'ECAN.
  - Mercredi 19 septembre :
    - "Les nouvelles structures de développement en CAO électronique : les frameworks" session présidée par H. Courjon, Philips Composants.
    - "ISO 9000 : un standard de qualité pour les instruments de mesure et les logiciels" session présidée par M. Ducreux, MATRA.
    - Jeudi 20 septembre :
      - "La caratérisation des alimentations" session présidée par D. Rouberton, CERIM/TDF.

- "Les techniques de mesure sur les radio-téléphones" session présidée par A. Maloberti, CNET.

● Vendredi 21 septembre :
 

- "Le calcul numérique appliqué aux mesures en hyper fréquence" session présidée par M. Parisot, Thomson Composants micro-ondes.

Pour obtenir de plus amples renseignements sur le Forum et le cycle de conférences, s'adresser à :

BIRP Com.tec  
25, rue d'Astorg 75008 PARIS  
Tél. : 42.66.46.36

## Un commutateur rotatif à galette SIEMENS

Pour le codage fixe de données dans des circuits imprimés (par exemple, pour la programmation ou l'adressage), le commutateur rotatif à galette unique A 1353 de Siemens constitue une solution économique et peu encombrante. Chacune de ses 10 ou 16 positions correspond au brochage BCD ou hexadécimal.

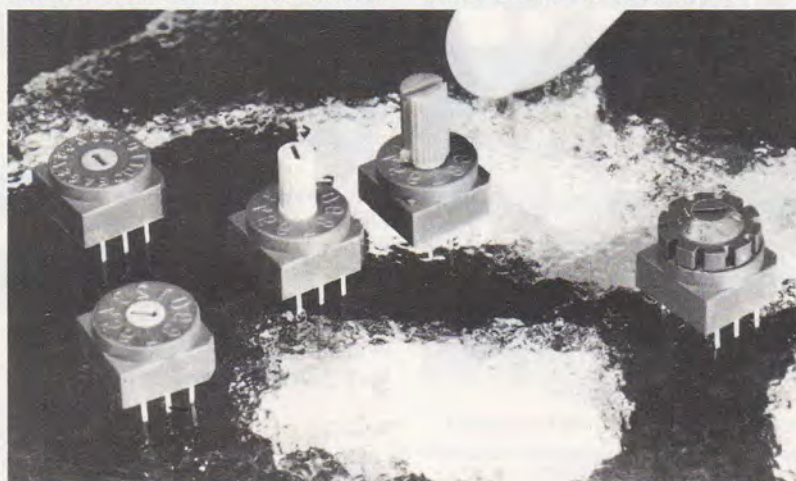
Le réglage du code est indiqué par une flèche sur la partie supérieure du boîtier qui sert également de fente pour l'introduction du tournevis. Pour des applications spéciales, il existe une variante avec tige striée et capu-

chon, particulièrement simple d'emploi. Sur demande, les commutateurs sont également livrables avec inscriptions de couleur blanche.

Tous les modèles du commutateur A 1353 sont livrés en version traditionnelle permettant le lavage par immersion. Pour le montage sur cartes qui, pour des raisons de protection de l'environnement ne sont pas lavées, ils existent également en version étanche à la soudure. La surface

occupée par tous les commutateurs de codage A 1353 est de  $10,1 \times 10,1 \text{ mm}$  ; le pas des connexions est de  $2,54 \text{ mm}$ . Principales caractéristiques : tension de commutation  $\leq 24 \text{ V}$ , courant de commutation  $\leq 0,2 \text{ A}$ , puissance commutée  $\leq 1,5 \text{ W}$ .

SIEMENS  
39-37, Bd Ornano  
93527 Saint-Denis Cedex 2





## L'autojet II de CIF

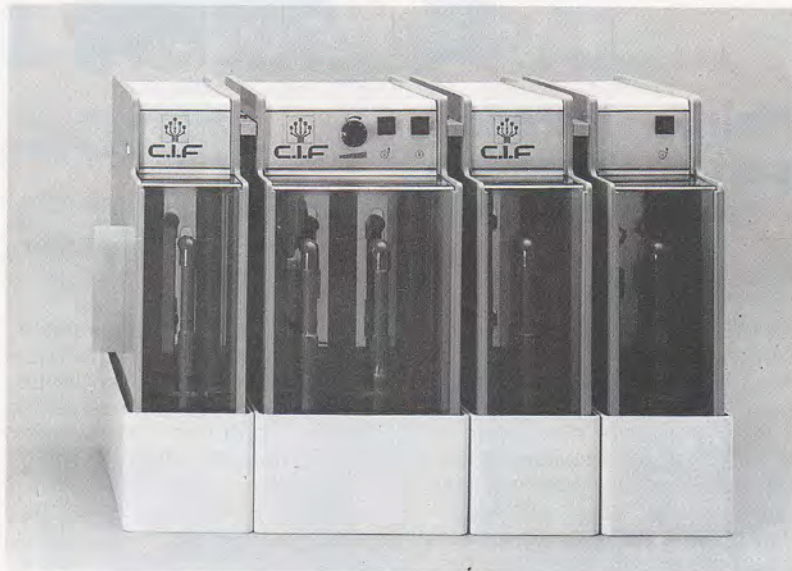
Avec l'autojet II, CIF propose une mini-chaîne de gravure en continu double face, plus particulièrement destinée aux petits laboratoires, à la réalisation de prototypes ou encore en production aux petites séries.

La principale caractéristique de cette machine est sa modularité. On peut en effet rajouter selon ses besoins des modules de fonction emboîtables et des gouttières d'entrée et de sortie de cartes. Complète, la mini-chaîne se compose : d'un module de développement suivi d'un bac de rinçage, de l'unité de gravure proprement dite et d'un autre module de rinçage débarrassant les cartes du perchlore résiduel.

La photographie d'accompagnement illustre cette composition.

La réalisation en PVC transparent permet de vérifier aisément la bonne marche des opérations d'un bout à l'autre de la chaîne.

Le principe de gravure est basé



sur le transport vertical automatique des circuits.

Ce positionnement garantit une homogénéité de gravure sur les deux faces en supprimant l'effet de "flaque".

Le circuit est convoyé dans les différents modules, avec possibilité de variation de la vitesse de défilement en option, et des pompes immergées pulvérisent le perchlore de fer suractivé de part et d'autre de la plaque.

Associé à un châssis à insoler CIF, cette mini-chaîne formera un ensemble de réalisation de CI ne nécessitant qu'un minimum de manutention tout en garantissant d'excellents résultats d'exécution.

### CIF

11, rue Charles Michels  
92220 BAGNEUX  
Tél. : 45.47.48.00

## L'oscilloscope BS 1502 Blanc Méca

La popularité des instruments Black Star distribués par Blanc Méca Electronique ne sera pas démentie avec le nouvel Oscilloscope BS 1502.

Cet appareil de dimensions 305 x 315 x 120 mm reprend toutes les fonctions de l'oscilloscope de table. Il s'adresse aux services de maintenance sur le site.

L'alimentation batterie peut se faire, si besoin est, grâce à 6 piles ordinaires mais on fera appel de préférence à des accu CdNi.

L'appareil fonctionne bien sûr aussi sur le secteur, le chargeur de batterie est incorporé.

Les principales caractéristiques électroniques sont : bande passante 0 à 15 MHz, sensibilité verticale 10 mV à 50 V par division, déclenchement TV lignes et trames, base de temps de 0,5 s à 0,1  $\mu$ s en séquence 1-2-5.

Attractif par son prix de 6600 francs HT, cet appareil sera présenté au Forum Mesure.

Pour tout renseignement complémentaire contacter :

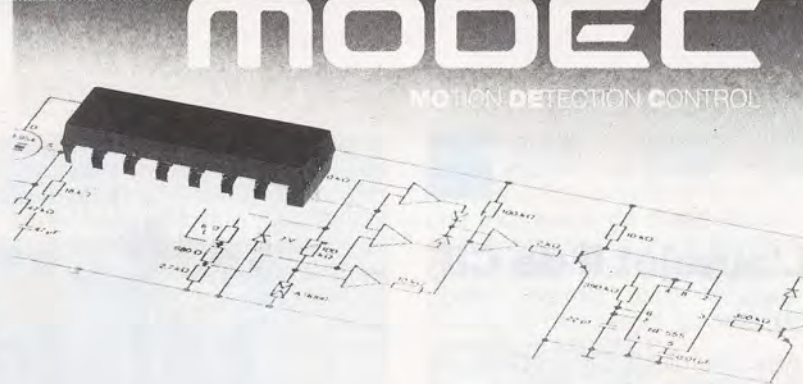
Blanc Méca Electronique au  
54.37.09.80.





## Heiman introduit un circuit de détection de mouvement

Le MODEC, MOTion DETECTION Control, consiste en un circuit intégré dual in line regroupant toute la circuiterie nécessaire à la mise en œuvre d'un système de détection de mouvement performant. Ses applications sont nombreuses, telles une commande automatique de lumière ou encore un système d'alarme. Lors de l'utilisation de systèmes à infrarouges, la sensibilité aux



interférences et autres parasites, imprime au module électronique un fonctionnement erratique. Afin de pallier ces inconvénients, Heiman propose avec son MODEC une utilisation en technique de doubles impulsions qui supprime alors les déclenchements intempestifs. Comme indiqué précédemment, le circuit intégré permet la connexion directe d'un capteur

infrarouge tel le LHI 954 ou 958. Quelques composants annexes s'avèrent néanmoins nécessaires pour les divers ajustements des paramètres du MODEC : gain de l'amplificateur, temporisateur, etc. Un simple transistor en sortie autorise le pilotage d'un relais pour commuter une charge quelconque. Terminons en précisant que la consommation en attente est proche de 500  $\mu$ A.

## Infos salon

La 26<sup>e</sup> édition de l'INSA de Lyon, présentation de matériel scientifique industriel, aura lieu du 11 au 14 septembre 1990, sur le Campus universitaire de la Doua à Villeurbanne. Cette année et pour la première fois une autre manifestation se déroulera en concomitance : Le Distech, Salon Européen de la Distribution de Composants Electroniques.

L'organisateur de ces deux salons, la société CAMPEX, attend quelques 12 500 visiteurs. Les 450 exposants seront répartis sur environ 15 000 m<sup>2</sup>, les deux tiers de cette surface étant réservé à la présentation de matériel scientifique industriel. Durant ces quatre jours, et comme à l'accoutumée, les visiteurs bénéficieront de demi-journées d'information, de conférences d'exposants, et pourront circuler dans les laboratoires de l'INSA.

Pour de plus amples informations, contacter :

CAMPEX S.A.  
INSA - bât. 705 -  
20, avenue Albert-Einstein  
69621 Villeurbanne Cédex  
Tél. : 72.43.82.65

Antennes 90, rendez-vous européen des professionnels du câble et du satellite, se déroulera du 12 au 14 septembre 1990, dans l'enceinte du parc des

expositions de la porte de Versailles.

Près de cent sociétés regroupées sur une surface de 50 000 m<sup>2</sup> présenteront leurs matériels et services en matière de réseaux câblés, antennes, satellites et FM.

Cette année plus de 6 000 visiteurs professionnels sont attendus (4 200 en 89).

Un cycle de 5 conférences — d'une durée de 2 heures chacune — permettra aux entreprises et aux professionnels du marché d'aborder les principaux thèmes relatifs au câble et au satellite :

\* Les réseaux privés d'entreprises : outils de communication interne et externe. Optimisation des réseaux existants — Panorama de l'offre. Avec le témoignage d'une entreprise utilisatrice.

\* Les enjeux stratégiques de la communication par satellite :

— VSAT (transmission de données par satellite)  
— stations mobiles d'émission  
— liaisons - téléphoniques par satellite

\* Satellite : la nouvelle offre de programmes.

— quelles sont les nouvelles chaînes et quand seront-elles opérationnelles ?

— les coûts d'accès, les différentes techniques de codage

\* La TVHD (télévision haute définition)

— quelles normes pour quel futur ?

— la rénovation des installations existantes

— l'offre industrielle

— la concurrence internationale...

\* réseaux câblés ou antennes collectives :

Antinomie ou complémentarité ? Parallèlement à ANTENNE 90, se tiendra FM EXPO.

Vitrine du marché de la radio, FM EXPO regroupera 20 sociétés. Ce sont des fabricants et importateurs de matériels broadcast et de matériel d'émission et réception radio et de studio.

Pour de plus amples informations, contacter :

INFOPROMOTIONS  
15-17, avenue Ledru-Rollin  
75012 Paris  
Tél. : 43.44.35.97







de ces condensateurs vaut  $0,1 \mu\text{F}$ .

Pour une mire de barres à 100 %, l'amplitude des signaux primaires R, V, B vaut 1 volt crête à crête.

Trois buffers internes permettent une réutilisation des signaux primaires R, V, B. Bien que ces buffers puissent être chargés directement par 75 ohms, le fabricant recommande l'emploi d'une résistance série fixant l'impédance de sortie.

Cette solution est évidemment préférable si le signal est véhiculé par un long câble coaxial.

Si la sortie est chargée par deux résistances de 75 ohms en série retournant au zéro, la mesure s'effectuant entre le zéro et le point commun de ces deux résistances, l'amplitude mesurée vaut 0,77 V pour 1 V d'entrée.

Ceci signifie bien sûr que les amplificateurs, et non les buffers, de sortie ont un gain de 1,5.

Après le réaligement on rencontre classiquement les opérations de matricage. A partir des signaux primaires R, V, B on élabore trois nouveaux signaux : le signal de luminance et les signaux différence de couleur.

Ces trois nouveaux signaux étant des combinaisons linéaires des signaux primaires, le matricage, en principe, ne doit pas poser de difficultés.

Le signal de synchronisation composite est injecté à la broche 10 du circuit. Cette entrée, d'un point de vue des seuils, est une entrée TTL, niveau bas pour une tension comprise entre 0 et 0,8 V et niveau haut pour une tension supérieure à 2 V.

Le signal de synchronisation composite est purement et simplement additionné au signal Y et l'on dispose à la broche 16 du circuit du signal vidéocomposite noir et blanc.

Ce signal n'est par principe, pas limité en fréquence. Dans la pratique il est seulement limité par la bande passante des circuits de matricage.

Ceci signifie qu'un filtre passe-bas externe devra être situé immédiatement derrière la sortie du signal, à la broche 16, avant l'addition du signal de chrominance.

Pour un signal à 100 %, l'amplitude du signal disponible à la sortie 16 vaut environ 1,4 V du fond des tops de synchro au niveau du blanc.

Notons au passage que la synchronisation peut être réutilisée, la sortie — broche 11 — pouvant être chargée par 75 ohms.

Dans le cas d'une sortie sur diviseur,  $2 \times 75$  ohms analogues aux sorties R, V, B vues précédemment l'amplitude du signal de synchronisation est trop faible pour attaquer directement un moniteur : 0,3 V crête à crête.

Revenons aux circuits de matricage qui délivrent donc Y et les signaux différence de couleur.

En PAL nous savons que les signaux différence de couleur modulent en amplitude deux sous-porteuses, de fréquence identique mais de phase différente et alternée une ligne sur deux.

Pour la génération de la sous-porteuse, seul le quartz répond aux critères de stabilité et précision requis par le système.

Le quartz à la fréquence de 4,443361874 MHz sera connecté entre les broches 5 et 6 du circuit.

Notons qu'il est possible d'élaborer un système totalement asservi avec le SAA 1101 verrouillé sur une sous-porteuse et injection de cette sous-porteuse directement sur l'entrée de l'oscillateur : broche 6 du circuit.

Bien entendu le couplage est du type capacitif et le niveau d'oscillation compris entre 0,4 et 1 volt crête à crête.

L'élaboration des deux porteuses déphasées est obtenue grâce à un réseau interne. Ces deux porteuses sont envoyées vers les modulateurs.

Le signal de synchronisation composite est utilisé non seulement pour inverser la phase une ligne sur deux mais aussi pour fournir le burst d'identification.

La position du burst, ou salve, est relative au front montant du signal de synchronisation ligne et la durée calibrée de manière interne.

Contrairement au circuit Motorola MC 1377 on ne peut agir ni sur la position, ni sur la durée de la salve.

Le signal de chrominance regroupe finalement les deux sous-porteuses modulées par les signaux différence de couleur et la salve d'identification.

Ce signal ne peut être utilisé directement et est donc envoyé vers la broche 15 au circuit pour un traitement externe.

Sans charge l'amplitude du signal de chrominance vaut environ 600 mV crête à crête.

Le signal noir et blanc — luminance + synchronisation est limité par un filtre passe-bas externe et envoyé vers la broche 18 du circuit. Le signal de chrominance est filtré par un passe-bas externe et envoyé à la broche 17 du circuit.

Ces signaux sont additionnés pour constituer le signal composite PAL disponible à la broche 20 du circuit CXA 1145. A la broche 20 l'impédance de sortie est faible, on place en série avec la charge une résistance de 75  $\Omega$  fixant l'impédance de sortie.

On en terminera avec la description du circuit en signalant la présence d'un buffer audio entre les broches 8 et 9 du circuit.

D'un point de vue alimentation et consommation il n'y a aucune remarque particulière, l'alimentation + 5 V est appliquée aux broches 12 et 19 et la consommation nominale atteint environ 30 mA.

## APPLICATION

Avec la mire SVHS publiée dans le numéro 510 d'Electronique Radio Plans nous disposons soit de sorties R, V, B, synchro soit d'une sortie SVHS.

Bien sûr il est possible moyennant l'adjonction d'une capacité de liaison d'effectuer la sommation et de disposer, non plus du signal SVHS, mais d'un signal Y + C et donc un signal PAL.

Nous avons donc conçu autour du CXA 1145 un module supplémentaire qui est tout simplement un codeur RVB synchro vers PAL.

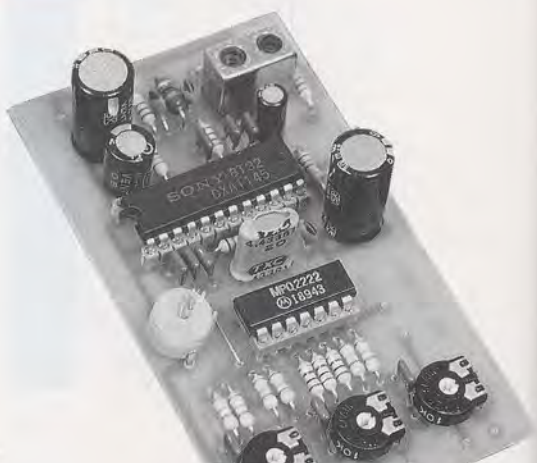
Ce module peut être considéré comme une adjonction n'entraînant aucune modification du circuit imprimé du numéro 510.

Le schéma de principe de ce module est représenté à la figure 2.

Ce schéma est sans surprise, la résistance  $R_3$  de 27 k $\Omega$  est une résistance de polarisation définissant le potentiel de base de miroirs de courant internes.

Cette résistance fixe le courant pour tous les sous-ensembles internes.

Les signaux R, V, B via trois diviseurs potentiométriques  $R_8$ ,





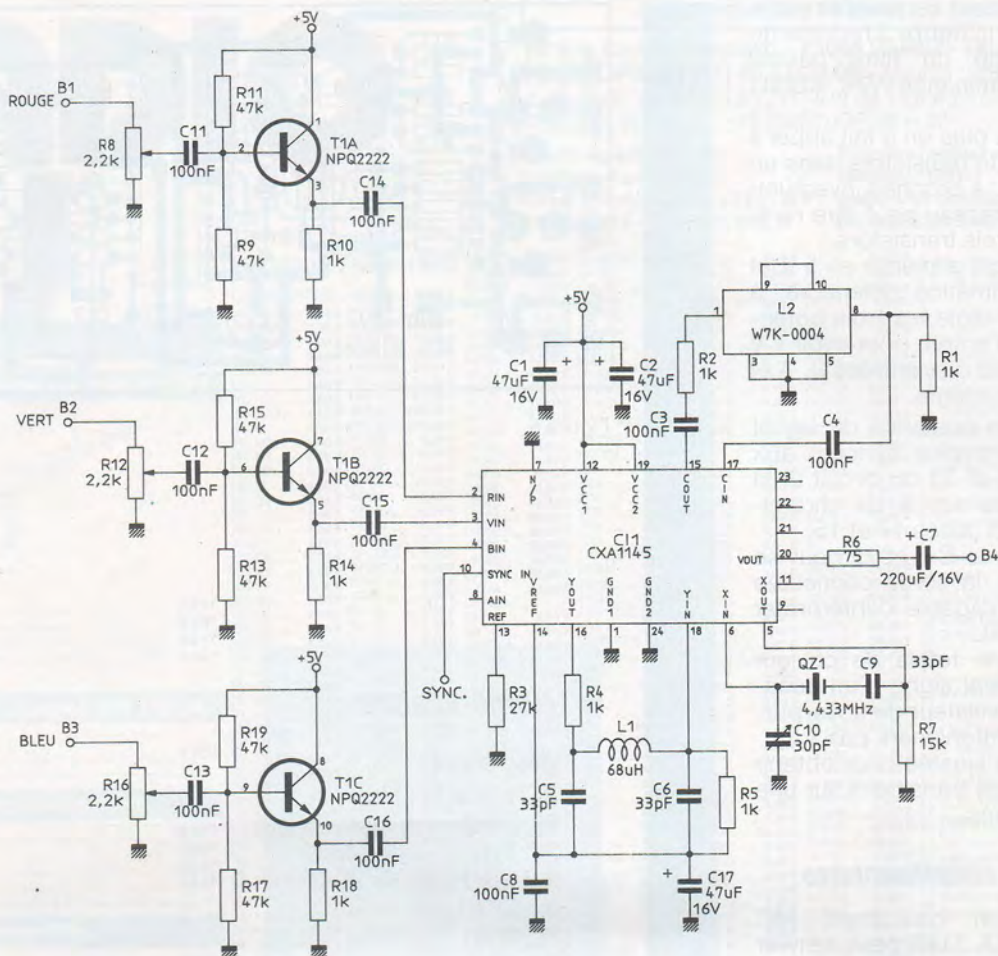


Figure 2

R12 et R16 et trois étages tampon T1a, T1b et T1c sont envoyés vers les entrées correspondantes du circuit CXA 1145.

Les étages tampon donnent une faible impédance de sortie garantissant un bon fonctionnement des circuits de réalignement.

Le signal de luminance plus synchronisation est filtré pour un filtre externe L1, C5 et C6. Ce filtre est adapté pour 1 k $\Omega$ , R4 et R5 étant égales à 1 k $\Omega$  et la réponse du type butterworth.

La fréquence de coupure à - 3 dB vaut environ 4,69 MHz. Pour le filtrage de la chrominance on fait appel à un filtre TOKO. Notons que nous avons déjà eu l'occasion de rencontrer ce filtre dans un transcodeur PAL-SÉCAM, Electronique Radio Plans n° 506.

La sortie vidéocomposite PAL est finalement disponible sur le pôle négatif du condensateur C7.

### RÉALISATION PRATIQUE

Pour un circuit si simple on fait appel à une carte imprimée simple face de faibles dimensions dont le tracé des pistes est donné à la figure 4 et l'implantation des composants à la figure 5.

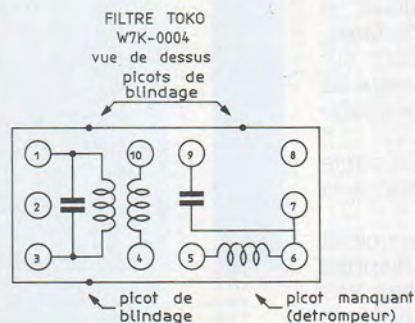


Figure 3

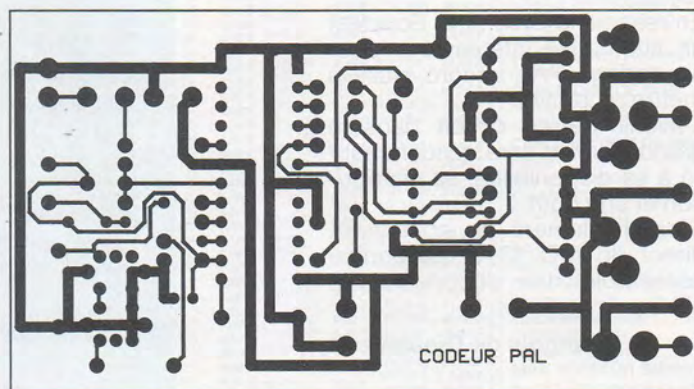


Figure 4



Pour éviter tout risque d'erreur le schéma de la **figure 3** représente le brochage du filtre passe-bande chrominance W7K - 0004 TOKO.

Une fois de plus on a fait appel à un réseau de transistors dans un boîtier DIL 14 broches, éventuellement ce réseau peut être remplacé par trois transistors.

Le circuit est alimenté en 5 V et la consommation inférieure à 50 mA. On règle les trois potentiomètres d'entrée pour avoir 1 V crête à crête aux entrées 2, 3 et 4 du circuit intégré.

On vérifie la présence du signal noir et blanc plus synchro aux broches 16 et 18 du circuit et la présence du signal de chrominance aux broches 17 et 15.

Le réglage de C<sub>10</sub> et L<sub>2</sub> peut se faire à vue, la sortie connectée sur un TV capable d'interpréter un signal PAL.

Une absence totale de couleur est en général signe d'un décalage de l'oscillateur de sous-porteuse, L<sub>2</sub> n'intervenant pas.

L<sub>2</sub> peut être ajustée pour obtenir les meilleures transitions sur une mire de barres.

### Remarques complémentaires

Comme son concurrent MC 1377, le CXA 1145 peut délivrer un signal NTSC mais ceci ne présente pas un véritable intérêt de ce côté de l'Atlantique. A réserver aux fanatiques de Galavision, transmis en NTSC sur Panamsat et à ceux désireux de réaliser une chaîne de décodage NTSC.

La commutation s'effectue par le niveau de tension appliqué à la broche 7.

Si l'on élimine le mélange noir et blanc et chrominance on dispose évidemment d'un générateur Y/C 4,43 — donc SVHS — peut on obtenir un fonctionnement pour du Y/C 6,85 ou Y/C 9,24 ? Ça, c'est une autre histoire qui sort vraiment du cadre de notre revue.

En résumé le CXA 1145 Sony est un alternative intéressante pour un codage PAL intégré facile à mettre en œuvre.

L'avenir de ce circuit dans le grand public sera évidemment lié à sa disponibilité, sa distribution et son coût.

C'est finalement un concurrent direct du MC 1377 qui équipe l'ensemble des décodeurs D2 MAC...

**François de Dieuleveult**

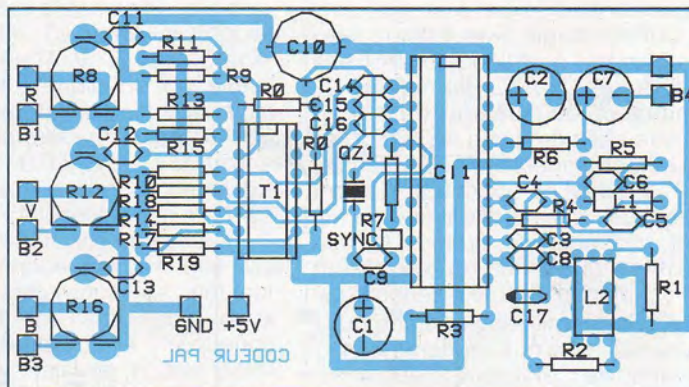


Figure 5

## Nomenclature

### Résistances

R<sub>1</sub>, R<sub>2</sub>, R<sub>4</sub> et R<sub>5</sub> : 1 kΩ  
 R<sub>3</sub> : 27 kΩ  
 R<sub>6</sub> : 75 Ω  
 R<sub>7</sub> : 15 kΩ  
 R<sub>8</sub> : 2,2 kΩ pot  
 R<sub>9</sub> : 47 kΩ  
 R<sub>10</sub> : 1 kΩ  
 R<sub>11</sub> : 47 kΩ  
 R<sub>12</sub> : 2,2 kΩ pot  
 R<sub>13</sub> : 47 kΩ  
 R<sub>14</sub> : 1 kΩ  
 R<sub>15</sub> : 47 kΩ  
 R<sub>16</sub> : 2,2 kΩ pot  
 R<sub>17</sub> : 47 kΩ  
 R<sub>18</sub> : 1 kΩ  
 R<sub>19</sub> : 47 kΩ

### Condensateurs

C<sub>1</sub> : 47 μF/16 V  
 C<sub>2</sub> : 47 μF/16 V  
 C<sub>3</sub> : 100 nF  
 C<sub>4</sub> : 100 nF  
 C<sub>5</sub> : 33 pF  
 C<sub>6</sub> : 33 pF  
 C<sub>7</sub> : 220 μF/16 V  
 C<sub>8</sub> : 100 nF  
 C<sub>9</sub> : 33 pF  
 C<sub>10</sub> : 30 pF, ajustable  
 C<sub>11</sub> à C<sub>16</sub> : 100 nF  
 C<sub>17</sub> : 47 μF/16 V

### Inductances

L<sub>1</sub> : 68 μH  
 L<sub>2</sub> : W7K - 0004 TOKO

### Semi-conducteurs

T<sub>1a</sub>  
 T<sub>1b</sub> : MPQ 2222  
 T<sub>1c</sub>  
 U<sub>1</sub> : CXA 1145 SONY



# RADIO MJ

## Antennes TV extérieures UHF TONNA



Canaux 21 à 69 REF	
E 10 4 éléments gain 10 dB	267F
E 30 9 éléments gain 10 à 15 dB	439F
E 40 12 éléments gain 11 à 16 dB	561F
E 60 20 éléments gain 13 à 17,5 dB	685F

## Antennes TV extérieures VHF DIELA

Canaux 5 à 10 VHF	
6 éléments gain 9 dB	175F

## Amplificateur de toit UHF

35 dB	330F
28 dB	240F
19 dB	207F
Alim 20 V	244F

## Antenne FM

Type tourniquet omnidirectionnelle	283F
1 Dipôle FM gain 2 dB	116F

## Antennes TV intérieures amplifiées

AVU 20 gain VHF 22 dB	
UHF 34 dB	

340F	
BD 131	2,00F
BD 132	2,00F
BD 133	2,00F
BD 134	2,00F
BD 135	2,00F
BD 136	2,00F
BD 137	2,00F
BD 138	2,00F
BD 139	2,00F
BD 140	2,00F
BD 141	2,00F
BD 142	2,00F
BD 143	2,00F
BD 144	2,00F
BD 145	2,00F
BD 146	2,00F
BD 147	2,00F
BD 148	2,00F
BD 149	2,00F
BD 150	2,00F
BD 151	2,00F
BD 152	2,00F
BD 153	2,00F
BD 154	2,00F
BD 155	2,00F
BD 156	2,00F
BD 157	2,00F
BD 158	2,00F
BD 159	2,00F
BD 160	2,00F
BD 161	2,00F
BD 162	2,00F
BD 163	2,00F
BD 164	2,00F
BD 165	2,00F
BD 166	2,00F
BD 167	2,00F
BD 168	2,00F
BD 169	2,00F
BD 170	2,00F
BD 171	2,00F
BD 172	2,00F
BD 173	2,00F
BD 174	2,00F
BD 175	2,00F
BD 176	2,00F
BD 177	2,00F
BD 178	2,00F
BD 179	2,00F
BD 180	2,00F
BD 181	2,00F
BD 182	2,00F
BD 183	2,00F
BD 184	2,00F
BD 185	2,00F
BD 186	2,00F
BD 187	2,00F
BD 188	2,00F
BD 189	2,00F
BD 190	2,00F
BD 191	2,00F
BD 192	2,00F
BD 193	2,00F
BD 194	2,00F
BD 195	2,00F
BD 196	2,00F
BD 197	2,00F
BD 198	2,00F
BD 199	2,00F
BD 200	2,00F

## GALVANOMETRES

ELC série M 38	
Dim. 70 x 60, 15 V - 30 V	
3 A - 12 A - 30 A	

## SUPER PROMO 39F

Autres modèles disponibles :	
10 V - 60 V - 150 V - 250 V -	
400 V - 100 mA - 250 mA -	
500 mA - 1 A - 6 A - 10 A - 15 A - 20 A	60F

## RESISTANCES 1 %

### A COUCHES METALLIQUES

Type SMA 0207 de Draloric	
0,6 W à 70 °C - l'unité	1,75F
Par 10	1,00F
Par 25	0,72F

## Ligne à retard Philips

470 NS	18,00F
450 NS	29,50F

Quartz - 4,096 bits	15,00F
8501 O	179,00F
M 9306 B1	25,00F
68 B 21	39,00F
68 B 02	68,00F
68 705	99,00F

## MAGASIN FERME LE LUNDI

19, rue Claude-Bernard - 75005 PARIS - Tél. : (1) 43.36.01.40  
TÉLÉCOPIEUR : (1) 45.87.29.68 - Heures d'ouverture du mardi  
au samedi : de 9 h 30 à 12 h 30 et de 14 h à 19 h  
JEUDI ET VENDREDI, FERMETURE 18 H 30

Service expédition rapide  
(minimum d'envoi 100 F)

Port et emballage jusqu'à 1 kg : 26 F  
1 à 3 kg : 38 F - CCP Paris 1532 67

En contre remboursement prix suivant poids  
Minimum : 50,00 F

preons les commandes téléphoniques  
acceptons les Bons « Administratifs »

## EXTRAIT TARIF 1990

TRANSISTORS	MPSU 05	19,00F	LM311	4,40F	UA 741 T05	14,50F	CD 4009	3,00F	74 C 04	5,50F	
BC 107B	2,10F	MPSU 06	21,00F	LM311H	22,00F	UA 747	5,00F	CD 4010	3,50F	74 C 08	6,00F
BC 108B	2,00F	MPSU 10	23,00F	LM317	7,80F	UA 170	26,50F	CD 4011	1,80F	74 C 14	18,00F
BC 109C	2,00F	MPSU 45	18,70F	LM317K	22,30F	UA 180	25,50F	CD 4011 AE	8,80F	74 C 20	9,00F
BC 113	3,50F	MPSU 51	18,10F	LM318	14,90F	UA 4000	19,20F	CD 4012	2,20F	74 C 48	18,00F
BC 116	4,80F	MPSU 55	21,60F	LM320K	32,00F	UA 4008	52,70F	CD 4013	3,10F	74 C 73	8,00F
BC 117	1,40F	MPSU 56	27,50F	LM324	4,00F	ULN 2003	15,00F	CD 4014	5,10F	74 C 95	24,00F
BC 125	3,80F	MRF 237	67,00F	LM325	82,00F	ULN 2004	22,50F	CD 4015	4,70F	74 C 93	18,00F
BC 140/16	4,20F	MRF 450A	285,00F	LM334	17,00F	XR 2206 CP	85,00F	CD 4016	3,20F	74 C 107	14,00F
BC 141	4,00F	MRF 477	319,00F	LM335	14,40F	XR 2240 CP	30,00F	CD 4017	4,40F	74 C 151	12,00F
BC 142	4,00F	TIP 291	4,60F	LM336	11,50F	XR 4136	11,30F	CD 4018	4,40F	74 C 157	49,00F
BC 143	4,00F	TIP 300	4,90F	LM337K	31,80F			CD 4019	3,20F	74 C 160	10,00F
BC 161	4,00F	TIP 31C	4,40F	LM338K	77,00F			CD 4020	4,80F	74 C 174	13,00F
BC 169	3,50F	TIP 32C	5,00F	LM339	4,90F	AM 7910		CD 4021	4,80F	74 C 193	18,00F
BC 170	2,00F	TIP 33B	12,20F	LM348	6,30F	MODEM	139,00F	CD 4022	5,00F	74 C 903	15,00F
BC 172	2,00F	TIP 35A	12,70F	LM358	4,20F	280	36,00F	CD 4023	2,10F	74 C 904	14,00F
BC 177	2,50F	TIP 36B	19,00F	LM358	4,20F	2102	18,00F	CD 4024	4,10F	74 C 904	12,50F
BC 178	2,50F	TIP 41C	5,70F	LM386	14,00F	2114	26,00F	CD 4025	2,10F	74 C 909	12,50F
BC 179	2,50F	TIP 47	5,90F	LM387	19,00F	2708	91,00F	CD 4026	6,50F	74 C 914	18,00F
BC 182	2,00F	TIP 48	4,30F	LM388	20,00F	2716	45,00F	CD 4027	3,10F	74 C 920	18,00F
BC 183	2,00F	TIP 48	4,30F	LM388	20,00F	2732	59,00F	CD 4028	3,90F		
BC 184	2,00F	TIP 112	5,80F	LM388	20,00F	2764 250NS	27,00F	CD 4029	4,50F	AN 7156	36,00F
BC 205	3,20F	TIP 117	5,70F	LM388	20,00F	4116	36,00F	CD 4030	3,30F	AN 7159	59,00F
BC 212	2,00F	TIP 137	6,80F	LM388	20,00F	4164	24,00F	CD 4032	11,50F	AN 7160	64,50F
BC 213	1,20F	TIP 2955	10,50F	LM390A	13,00F	4164	24,00F	CD 4033	6,40F	AN 7168	51,50F
BC 327	1,40F	TIP 3055	9,70F	LM390A	13,00F	MCM6655P15	29,50F	CD 4034	5,50F	AN 7178	46,00F
BC 337	1,40F	TIP 314	4,60F	LM3909	18,00F	6116	36,00F	CD 4042	3,80F	HA 1156	20,30F
BC 338	1,40F	TIP 314	4,60F	LM3914	46,00F	68802	68,00F	CD 4043	5,00F	HA 1356	164,00F
BC 414	2,50F	TIP 318	3,70F	LM3915	48,00F	68809	68,00F	CD 4044	4,20F	HA 1366	25,00F
BC 487	4,00F	TIP 1813	3,40F	MC 1488N	7,50F	6899	120,00F	CD 4046	5,40F	HA 1368	40,00F
BC 547	4,00F	TIP 1711	3,40F	MC 1489	7,50F	6910	29,00F	CD 4047	5,20F	HA 1377	38,00F
BC 548C	1,00F	TIP 1890	3,50F	MC 1496	12,00F	6921	39,00F	CD 4048	5,00F	HA 1398	36,70F
BC 549C	1,00F	TIP 1893	3,50F	MC 3302	6,50F	8088	111,00F	CD 4049	3,20F	HA 1398 RW 51,50F	
BC 559	1,20F	TIP 2218	3,50F	NE 555	3,00F	8216	49,00F	CD 4050	3,20F	HV 2301	4,50F
BC 560	1,90F	TIP 2219A	3,40F	NE 556	3,00F	8224	48,00F	CD 4051	4,70F	LA 1201	17,70F
BC 637	2,50F	TIP 2222P	0,90F	NE 556	3,00F	8250	99,00F	CD 4052	4,40F	LA 1202	16,60F
BC 638	2,50F	TIP 2222A	1,90F	NE 556	3,00F	8251	92,00F	CD 4053	5,00F	LA 1412 CP	22,50F
BCY 59	4,45F	TIP 2369A	3,20F	NE 557	18,00F	8253	88,50F	CD 4066	3,00F	LA 4240	27,00F
BD 131	4,50F	TIP 2484	4,00F	NE 557	18,00F	8257	36,00F	CD 4067	25,00F	LA 4440	42,00F
BD 135	3,00F	TIP 2646	10,00F	NE 570	34,30F	8259	99,00F	CD 4068	2,10F	LA 4460	35,00F
BD 136	3,00F	TIP 2894	6,40F	NE 571	26,00F	8279	119,00F	CD 4070	2,10F	LA 4460	35,00F
BD 137	3,00F	TIP 2904	3,20F	NE 571	26,00F	8279	119,00F	CD 4071	2,10F	LA 4461	35,50F
BD 138	3,00F	TIP 2905A	3,20F	NE 571	26,00F	8279	119,00F	CD 4072	2,10F	M 51513	38,00F
BD 139	3,00F	TIP 2906	4,00F	NE 571	26,00F	8279	119,00F	CD 4073	2,10F	M 51515	49,50F
BD 140	3,00F	TIP 2907	2,00F	NE 571	26,00F	8279	119,00F	CD 4074	2,10F	M 51517	44,70F
BD 141	3,00F	TIP 2908	2,00F	NE 571	26,00F	8279	119,00F	CD 4075	2,10F	M 51518	44,10F
BD 142	3,00F	TIP 2909	2,00F	NE 571	26,00F	8279	119,00F	CD 4076	2,10F	M 51519	19,50F
BD 143	3,00F	TIP 2910	2,00F	NE 571	26,00F	8279	119,00F	CD 4077	2,10F	M 51520	27,00F
BD 144	3,00F	TIP 2911	2,00F	NE 571	26,00F	8279	119,00F	CD 4078	2,10F	M 51521	27,00F
BD 145	3,00F	TIP 2912	2,00F	NE 571	26,00F	8279	119,00F	CD 4079	2,10F	M 51522	27,00F
BD 146	3,00F	TIP 2913	2,00F	NE 571	26,00F	8279	119,00F	CD 4080	2,10F	M 51523	27,00F
BD 147	3,00F	TIP 2914	2,00F	NE 571	26,00F	8279	119,00F	CD 4081	2,10F	M 51524	27,00F
BD 148	3,00F	TIP 2915	2,00F	NE 571	26,00F	8279	119,00F	CD 4082	2,10F	M 51525	27,00F
BD 149	3,00F	TIP 2916	2,00F	NE 571	26,00F	8279	119,00F	CD 4083	2,10F	M 51526	27,00F
BD 150	3,00F	TIP 2917	2,00F	NE 571	26,00F	8279	119,00F	CD 4084	2,10F	M 51527	27,00F
BD 151	3,00F	TIP 2918	2,00F	NE 571	26,00F	8279	119,00F	CD 4085	2,10F	M 51528	27,00F
BD 152	3,00F	TIP 2919	2,00F	NE 571	26,00F	8279	119,00F	CD 4086	2,10F	M 51529	27,00F
BD 153	3,00F	TIP 2920	2,00F	NE 571	26,00F	8279	119,00F	CD 4087	2,10F	M 51530	27,00F
BD 154	3,00F	TIP 2921	2,00F	NE 571	26,00F	8279	119,00F	CD 4088	2,10F	M 51531	27,00F
BD 155	3,00F	TIP 2922	2,00F	NE 571	26,00F	8279	119,00F	CD 4089	2,10F	M 51532	27,00F
BD 156	3,00F	TIP 2923	2,00F	NE 571	26,00F	8279	119,00F	CD 4090	2,10F	M 51533	27,00F
BD 157	3,00F	TIP 2924	2,00F	NE 571	26,00F	8279	119,00F	CD 4091	2,10F	M 51534	27,00F
BD 158	3,00F	TIP 2925	2,00F	NE 571	26,00F	8279	119,00F	CD 4092	2,10F	M 51535</	







# KOMELC

4, rue Yves-Toudic - 75010 PARIS

Tél : 16 (1) 42.08.54.07 + 16 (1) 42.08.63.10

Fax : 16 (1) 42.08.59.05

Du lundi au samedi de 10 h à 12 h 30 et de 13 h 30 à 19 h  
à 50 m du Métro République

## EXTRAITS DU CATALOGUE

### MÉMOIRES

68705 P3S .....	76,00
41256-10 .....	33,00
43256-10 .....	125,00
41256-12 .....	28,00
411000 .....	100,00
9306 .....	8,50
27256 .....	30,00
27C256 .....	32,00
27512 .....	60,00

### RÉGULATEURS

7805 .....	2,70
7812 .....	2,70
ZENER 1/4 W .....	0,90
ALIMENTATION 500 MA .....	29,00

### CONNECTIQUE

COMMUTEUR ATARI VIDÉO .....	200,00
DIN 13B MALE CORDON .....	20,00
DIN 14B MALE CORDON .....	20,00
CABLE PC MINITEL .....	95,00
CABLE IMP/PC .....	58,50
HE 10 2x5 .....	5,00
HE 10 2x10 .....	7,00

### CIRCUIT IMPRIMÉ

100 x 160 .....	13,00
200 x 150 .....	24,00
200 x 300 .....	41,00

### CMOS

4002 .....	1,90
4012 .....	2,90
4029 .....	4,00
4040 .....	3,80
4060 .....	3,00
4051 .....	3,00
4053 .....	3,80
4066 .....	2,50

### DIVERS

PERITEL .....	5,00
RÉSISTANCE MINIMUM 10 PAR VALEURS .....	0,10
2N2222 A METAL .....	1,50
2N2907 A METAL .....	1,50
2N2905 A .....	1,90
DL3722 .....	145,00
DL470 .....	12,50
DL330 .....	15,00
QUARTZ 3,27 A 10 MHZ .....	6,50
BOITES PLAST. D30 .....	39,00
INSERTION NULLE 28 BROCHES .....	90,00

Prix valables jusqu'au 31.12.90

Conditions de vente : administrations acceptées sur bon de commande, par correspondance mini 100 F port 40 F jusqu'à 3 kg. CATALOGUE ELECTRONIQUE CONTRE 3 TIMBRES à 2,30 F

# YAKECEM

Vente au détail - Vente par correspondance  
118, rue de Paris 93100 MONTREUIL  
Tél. : (1) 42.87.75.41 - Fax : 48.59.25.35  
Du lundi au samedi de 9 h à 12 h et de 14 h à 19 h  
Accès périphérique : Porte de Montreuil à 800 m - Métro : Robespierre

### ENSEMBLE COMPLET DE RÉCEPTION SATELLITE

— Démodulateur à télécommande. 20 canaux. Affichage digital. Dim. : H 50 x L 350 x P 275 mm.  
— Antenne parabolique Ø 60 cm LNB (1,8 dB) avec ensemble de fixation complet.

INSTALLATION EXTRÊMEMENT SIMPLE (Notice détaillée)

Recevez dès à présent 40 chaînes à thèmes sur les sujets les plus divers tels que : sport, films, jeunesse, émissions culturelles etc... en Français, Anglais, Allemand, Espagnol, Italien, Norvégien, Suédois etc...

EXEMPLES DE CHAINES :  
Screensport, TV Sport, Sport Kanal, TV 3, Lifestyles, Children's channel, TV 1000, TV 10, Filmmet, RTL-V, MTV Eurosport, Skyone, Sky news, Sky movies, Satellite Shop etc...

EN OPTION : Modèle stéréo

LE MONDE EN IMAGE!  
40 CHAINES 24H/24H  
DANS VOTRE FAUTEUIL



2990F TTC  
SEULEMENT (PORT DU)  
3390F TTC

### ORDINATEUR COMPATIBLE PC/XT

8088 Turbo 4,77 MHz/10 MHz. 640 Ko RAM. 1 lecteur 720 Ko en 3 1/2 carte CGA couleur / Hercules monochrome. 1 entrée série, 1 entrée parallèle. 2 slots d'extension. Fourni avec DOS 3.3. Très grande marque.

6990\* Prix : 2990F TTC 2521HT (port dû)

QUANTITÉ LIMITÉE.  
(Photo non contractuelle).

EN OPTION : moniteur monochrome ..... 700F

Ordinateur Portable "poids plume" super Slim Line grande marque. XT 8088 Turbo 8 MHz 640 Ko - 2 Floppy 3 1/2 720 Ko - Ecran LCD 80 x 25 très lumineux - Clavier 81 touches - Ports parallèle/série - Prise moniteur externe - Batterie rechargeable amovible. Poids plume : 3,6 kg - Dim. : 331 x 319 x 55.

5990F TTC



Floppy 3 1/2 720 Ko Sony livré avec  
berceau 5 1/4 ..... 590F (port 50 F)  
Floppy 5 1/4 360 Ko TANDON ..... 590F (port 50 F)  
Clavier 84 touches AT, très grande marque. 200F (port dû)  
Streamers 20 Mo interne XT ou AT CIPHER 490F (port 70 F)  
Onduleurs 500 VA ..... 2990F TTC  
Onduleurs 1000 VA (400 VA ondulés 600 VA filtrés 4 prises). Dim. : 420 x 73 x 380 ..... 3500F TTC  
Diskettes 5 1/4 DF/DD très grande marque. 360 Ko. La boîte de 10 ..... 49F TTC  
Modems V23 en boîtier. La paire ..... 290F

### PERIPHERIQUES

Moniteur informatique composite ..... 490F TTC  
Moniteur TTL Philips compatible PC ..... 500F TTC  
Moniteur 31 cm, monochrome vert, Racks (sans boîtier) ..... 490F TTC  
Terminaux (écran + clavier) ..... 3990F 1090F TTC  
QUME compatible PC ..... 3990F 1090F TTC  
Imprimante/Plotter MCP 40 - 40 colonnes - 4 couleurs - Graphiques - Parallèle ..... 390F TTC  
Imprimante/Plotter CP 80 - 80 colonnes - 9 aiguilles - 100 cps - Série ..... 690F TTC

### CARTES MÈRES

(très grande marque)

● AT 80286 12 MHz/8 MHz - 1,152 Méga ext. à 6 Méga 1 port souris - 1 port série - 1 port parallèle - 1 port SCSI 1 carte EGA/CGA/Hercule - 1 contrôleur pour 2 lecteurs de disques - 1 contrôleur pour streamer. Prix : 1690F

OPTIONS :  
— Clavier AT/84 T ..... 200 F  
— Streamer 20 Mo ..... 490 F  
— Moniteur monochrome Hercules ..... 600 F

● AT 286 8 MHz - 640 Ko - CGA/Hercule - 2 ports série 1 parallèle - 1 contrôleur floppy - 1 contrôleur streamer. Prix : 990F HT  
OPTIONS :  
— Clavier AT/84 T ..... 200 F  
— Streamer 20 Mo ..... 490 F  
— Moniteur monochrome Hercules ..... 600 F  
● Carte contrôleur 2 disques durs + 2 lecteurs disque + SCSI + contrôleur streamer. Prix : 390F TTC  
● Carte contrôleur 2 disques durs. Prix : 490F TTC



512 Ko extensible à 1 Mo. 8086 8 MHz. Clavier 102 touches\*. Floppy 3 1/2 720 Ko. 2 slots d'extension 8 bits. Connecteur pour floppy externe supplémentaire 5 1/4 ou 3 1/2. Sortie CGA couleur / MDA monochrome ou téléviseur Pal/Secam par antenne. Ports série/parallèle. (1678F HT (port dû) Quantité limitée : 1990F TTC

### EN CADEAU !

- 1 souris
- 1 manuel d'utilisation en français
- 1 DOS 3.3
- 1 GW Basic
- 1 GEM 3

### EN OPTION

- Joystick + 4 logiciels de jeu. Le pack ..... 99F
- Moniteur monochrome ..... 500F
- Lecteur 5 1/4 externe ..... 990F TTC
- Lecteur 3 1/2 720 Ko externe ..... 990F TTC

\* Clavier livré en Qwerty paramétrable en Azerty. (Touches auto-collantes non fournies).



# MAGNETIC FRANCE 11, PLACE DE LA NATION, 75011 PARIS

## 43 79 39 88

Télex : 216 328 F Ouvert de 9 h 30 à 12 h 30 - 14 h à 19 h

Fermé le lundi

### CIRCUITS INTEGRES

4000	5F	74HC151	6F	74LS126	6F
4001	5F	74HC152	12F	74LS132	12F
4001M	5F	74HC153	6F	74LS133	6F
4002	3F	74HC154	10F	74LS134	10F
4006	5F	74HC155	10F	74LS135	10F
4008	11F	74HC156	10F	74LS136	10F
4009	8F	74HC157	10F	74LS137	10F
4010	4F	74HC158	10F	74LS138	10F
4011	2F	74HC159	10F	74LS139	10F
4012	3F	74HC160	10F	74LS140	10F
4013	3F	74HC161	10F	74LS141	10F
4014	3F	74HC162	10F	74LS142	10F
4015	5F	74HC163	10F	74LS143	10F
4016	8F	74HC164	10F	74LS144	10F
4017	8F	74HC165	10F	74LS145	10F
4018	5F	74HC166	10F	74LS146	10F
4019	4F	74HC167	10F	74LS147	10F
4020	6F	74HC168	10F	74LS148	10F
4021	7F	74HC169	10F	74LS149	10F
4022	10F	74HC170	10F	74LS150	10F
4023	5F	74HC171	10F	74LS151	10F
4024	5F	74HC172	10F	74LS152	10F
4025	3F	74HC173	10F	74LS153	10F
4027	5F	74HC174	10F	74LS154	10F
4027M	5F	74HC175	10F	74LS155	10F
4028	8F	74HC176	10F	74LS156	10F
4029	5F	74HC177	10F	74LS157	10F
4030	4F	74HC178	10F	74LS158	10F
4030M	4F	74HC179	10F	74LS159	10F
4031	20F	74HC180	10F	74LS160	10F
4034	4F	74HC181	10F	74LS161	10F
4036	7F	74HC182	10F	74LS162	10F
4037	12F	74HC183	10F	74LS163	10F
4040	6F	74HC184	10F	74LS164	10F
4041	11F	74HC185	10F	74LS165	10F
4042	5F	74HC186	10F	74LS166	10F
4043	5F	74HC187	10F	74LS167	10F
4044	5F	74HC188	10F	74LS168	10F
4046	7F	74HC189	10F	74LS169	10F
4048	5F	74HC190	10F	74LS170	10F
4050	4F	74HC191	10F	74LS171	10F
4051	5F	74HC192	10F	74LS172	10F
4052	5F	74HC193	10F	74LS173	10F
4053	6F	74HC194	10F	74LS174	10F
4054	12F	74HC195	10F	74LS175	10F
4056	5F	74HC196	10F	74LS176	10F
4060	5F	74HC197	10F	74LS177	10F
4060M	5F	74HC198	10F	74LS178	10F
4062	5F	74HC199	10F	74LS179	10F
4067	22F	74HC200	10F	74LS180	10F
4068	7F	74HC201	10F	74LS181	10F
4069	3F	74HC202	10F	74LS182	10F
4070	4F	74HC203	10F	74LS183	10F
4071	4F	74HC204	10F	74LS184	10F
4072	4F	74HC205	10F	74LS185	10F
4073	7F	74HC206	10F	74LS186	10F
4075	5F	74HC207	10F	74LS187	10F
4076	5F	74HC208	10F	74LS188	10F
4077	4F	74HC209	10F	74LS189	10F
4078	7F	74HC210	10F	74LS190	10F
4081	3F	74HC211	10F	74LS191	10F
4082	4F	74HC212	10F	74LS192	10F
4093	4F	74HC213	10F	74LS193	10F
4094	6F	74HC214	10F	74LS194	10F
4095	6F	74HC215	10F	74LS195	10F
4099	6F	74HC216	10F	74LS196	10F
4102	38F	74HC217	10F	74LS197	10F
4103	12F	74HC218	10F	74LS198	10F
4106	4F	74HC219	10F	74LS199	10F
4107	4F	74HC220	10F	74LS200	10F
4114	20F	74HC221	10F	74LS201	10F
4116	12F	74HC222	10F	74LS202	10F
4117	12F	74HC223	10F	74LS203	10F
4120	12F	74HC224	10F	74LS204	10F
4121	12F	74HC225	10F	74LS205	10F
4122	12F	74HC226	10F	74LS206	10F
4123	12F	74HC227	10F	74LS207	10F
4124	12F	74HC228	10F	74LS208	10F
4125	12F	74HC229	10F	74LS209	10F
4126	12F	74HC230	10F	74LS210	10F
4127	12F	74HC231	10F	74LS211	10F
4128	12F	74HC232	10F	74LS212	10F
4129	12F	74HC233	10F	74LS213	10F
4130	12F	74HC234	10F	74LS214	10F
4131	12F	74HC235	10F	74LS215	10F
4132	12F	74HC236	10F	74LS216	10F
4133	12F	74HC237	10F	74LS217	10F
4134	12F	74HC238	10F	74LS218	10F
4135	12F	74HC239	10F	74LS219	10F
4136	12F	74HC240	10F	74LS220	10F

### HEF

HEF4750	200F	HEF4751	200F
HEF4752	200F	HEF4753	200F
HEF4754	200F	HEF4755	200F
HEF4756	200F	HEF4757	200F
HEF4758	200F	HEF4759	200F
HEF4760	200F	HEF4761	200F
HEF4762	200F	HEF4763	200F
HEF4764	200F	HEF4765	200F
HEF4766	200F	HEF4767	200F
HEF4768	200F	HEF4769	200F
HEF4770	200F	HEF4771	200F
HEF4772	200F	HEF4773	200F
HEF4774	200F	HEF4775	200F
HEF4776	200F	HEF4777	200F
HEF4778	200F	HEF4779	200F
HEF4780	200F	HEF4781	200F
HEF4782	200F	HEF4783	200F
HEF4784	200F	HEF4785	200F
HEF4786	200F	HEF4787	200F
HEF4788	200F	HEF4789	200F
HEF4790	200F	HEF4791	200F
HEF4792	200F	HEF4793	200F
HEF4794	200F	HEF4795	200F
HEF4796	200F	HEF4797	200F
HEF4798	200F	HEF4799	200F
HEF4800	200F	HEF4801	200F
HEF4802	200F	HEF4803	200F
HEF4804	200F	HEF4805	200F
HEF4806	200F	HEF4807	200F
HEF4808	200F	HEF4809	200F
HEF4810	200F	HEF4811	200F
HEF4812	200F	HEF4813	200F
HEF4814	200F	HEF4815	200F
HEF4816	200F	HEF4817	200F
HEF4818	200F	HEF4819	200F
HEF4820	200F	HEF4821	200F
HEF4822	200F	HEF4823	200F
HEF4824	200F	HEF4825	200F
HEF4826	200F	HEF4827	200F
HEF4828	200F	HEF4829	200F
HEF4830	200F	HEF4831	200F
HEF4832	200F	HEF4833	200F
HEF4834	200F	HEF4835	200F
HEF4836	200F	HEF4837	200F
HEF4838	200F	HEF4839	200F
HEF4840	200F	HEF4841	200F
HEF4842	200F	HEF4843	200F
HEF4844	200F	HEF4845	200F
HEF4846	200F	HEF4847	200F
HEF4848	200F	HEF4849	200F
HEF4850	200F	HEF4851	200F
HEF4852	200F	HEF4853	200F
HEF4854	200F	HEF4855	200F
HEF4856	200F	HEF4857	200F
HEF4858	200F	HEF4859	200F
HEF4860	200F	HEF4861	200F
HEF4862	200F	HEF4863	200F
HEF4864	200F	HEF4865	200F
HEF4866	200F	HEF4867	200F
HEF4868	200F	HEF4869	200F
HEF4870	200F	HEF4871	200F
HEF4872	200F	HEF4873	200F
HEF4874	200F	HEF4875	200F
HEF4876	200F	HEF4877	200F
HEF4878	200F	HEF4879	200F
HEF4880	200F	HEF4881	200F
HEF4882	200F	HEF4883	200F
HEF4884	200F	HEF4885	200F
HEF4886	200F	HEF4887	200F
HEF4888	200F	HEF4889	200F
HEF4890	200F	HEF4891	200F
HEF4892	200F	HEF4893	200F
HEF4894	200F	HEF4895	200F
HEF4896	200F	HEF4897	200F
HEF4898	200F	HEF4899	200F
HEF4900	200F	HEF4901	200F
HEF4902	200F	HEF4903	200F
HEF4904	200F	HEF4905	200F
HEF4906	200F	HEF4907	200F
HEF4908	200F	HEF4909	200F
HEF4910	200F	HEF4911	200F
HEF4912	200F	HEF4913	200F
HEF4914	200F	HEF4915	200F
HEF4916	200F	HEF4917	200F
HEF4918	200F	HEF4919	200F
HEF4920	200F	HEF4921	200F
HEF4922	200F	HEF4923	200F
HEF4924	200F	HEF4925	200F
HEF4926	200F	HEF4927	200F
HEF4928	200F	HEF4929	200F
HEF4930	200F	HEF4931	200F
HEF4932	200F	HEF4933	200F
HEF4934	200F	HEF4935	200F
HEF4936	200F	HEF4937	200F
HEF4938	200F	HEF4939	200F
HEF4940	200F	HEF4941	200F
HEF4942	200F	HEF4943	200F
HEF4944	200F	HEF4945	200F
HEF4946	200F	HEF4947	200F
HEF4948	200F	HEF4949	200F
HEF4950	200F	HEF4951	200F
HEF4952	200F	HEF4953	200F
HEF4954	200F	HEF4955	200F
HEF4956	200F	HEF4957	200F
HEF4958	200F	HEF4959	200F
HEF4960	200F	HEF4961	200F
HEF4962	200F	HEF4963	200F
HEF4964	200F	HEF4965	200F
HEF4966	200F	HEF4967	200F
HEF4968	200F	HEF4969	200F
HEF4970	200F	HEF4971	200F
HEF4972	200F	HEF4973	200F
HEF4974	200F	HEF4975	200F
HEF4976	200F	HEF4977	200F
HEF4978	200F	HEF4979	200F
HEF4980	200F	HEF4981	200F
HEF4982	200F	HEF4983	200F
HEF4984	200F	HEF4985	200F
HEF4986	200F	HEF4987	200F
HEF4988	200F	HEF4989	200F
HEF4990	200F	HEF4991	200F
HEF4992	200F	HEF4993	200F
HEF4994	200F	HEF4995	200F
HEF4996	200F	HEF4997	200F
HEF4998	200F	HEF4999	200F
HEF5000	200F	HEF5001	200F
HEF5002	200F	HEF5003	200F
HEF5004	200F	HEF5005	200F
HEF5006	200F	HEF5007	200F
HEF5008	200F	HEF5009	200F
HEF5010	200F	HEF5011	200F
HEF5012	200F	HEF5013	200F
HEF5014	200F	HEF5015	200F
HEF5016	200F	HEF5017	200F
HEF5018	200F	HEF5019	200F
HEF5020	200F	HEF5021	200F
HEF5022	200F	HEF5023	200F
HEF5024	200F	HEF5025	200F
HEF5026	200F	HEF5027	200F
HEF5028	200F	HEF5029	200F
HEF5030	200F	HEF5031	200F
HEF5032	200F	HEF5033	200F
HEF5034	200F	HEF5035	200F
HEF5036	200F	HEF5037	200F
HEF5038	200F	HEF5039	200F
HEF5040	200F	HEF5041	200F
HEF5042	200F	HEF5043	200F
HEF5044	200F	HEF5045	200F







# Antenn<sup>90</sup>e

8<sup>e</sup> SALON INTERNATIONAL DU CABLE ET DU SATELLITE  
12 au 14 SEPTEMBRE 1990 - PARC DES EXPOSITIONS DE PARIS  
PORTE DE VERSAILLES

electronique

**RADIO  
PLANS**  
ELECTRONIQUE APPLICATIONS

NOUS SERONS  
HEUREUX DE  
VOUS ACCUEILLIR  
SUR NOTRE STAND  
PENDANT TOUTE  
LA DURÉE DU  
SALON

**STAND N° E 5**



**HORS-SERIE  
50 F**

## EN SOUSCRIPTION GUIDE DE LA DISCOTHEQUE MOBILE

Bon à découper et à renvoyer à :  
**SONO N° Hors Série : 2 à 12, rue de Bellevue - 75940 PARIS Cedex 19**  
Ecrire en MAJUSCULES, n'inscrire qu'une lettre par case. Laisser une case entre deux mots. Merci.



----- ✂  
Nom, Prénom (attention : prière d'indiquer en premier lieu le nom suivi du prénom)

Complément d'adresse (Résidence, Chez M..., Escalier..., etc.)

N° et Rue du Lieu-Dit

Code Postal

Ville

Chèque bancaire ou postal

Carte bleue N°

Date d'expiration de votre carte bleue.

Signature :

Ci-joint mon règlement 50 F + 10 F de frais de port par exemplaire à l'ordre de SONO





# CHIP SERVICE

14 Rue ABEL  
75012 PARIS  
TEL:(1) 43 44 55 71 / 78  
FAX:(1) 43 44 54 88

**HORAIRE :** Lundi : de 14 H à 18 H 30  
Mardi au samedi inclus : de 10 H à 18 H 30  
**METRO :** Gare de Lyon  
**Vente par correspondance :**  
Frais de port : 25 F (Franco si > à 1000 F)

## TRANSISTORS

AT 42085.....	26,00 F
BC 547C.....	0,70 F
BC 557C.....	0,70 F
BFR 91.....	7,00 F
BFR 96.....	11,00 F
2N 2222A Plast.....	0,70 F
2N 2222A Métal.....	1,60 F
2N 2905A.....	2,35 F
2N 2907A Plast.....	0,70 F
2N 2907A Métal.....	1,60 F

## PROMOTION MEMOIRES

**BARRETTE 1Mo SIMMs pour MACINTOSH ATARI et IBM**



**BARRETTE 1 Mo 100 nS BARRETTE 1 Mo 80 nS**

### 8 ou 9 Pavés CMS:

-CONVIENT POUR TOUS LES MACINTOSH SAUF MAC II CI  
-ATARI nouvelle génération  
-Compatibles IBM AT 286, 386 Sx  
**450,00 F TTC**

### 9 Pavés CMS:

-CONVIENT POUR TOUS LES MACINTOSH  
-ATARI nouvelle génération  
-Compatibles IBM AT 386 etc..  
**600,00 F TTC**

## BOITIERS

D 30 Plastique :	(170 X 120 X 40)....	39,00 F
115 PM Plastique :	(140 X 117 X 64)....	30,40 F
210 PM Plastique :	(220 X 140 X 44)....	43,90 F
ESM 14-05 Métal :	(140 X 100 X 50)....	38,50 F

## PROGRAMMATEUR DE 68705 P3S

(Livré avec le support force d'insertion nulle)  
Pu .....**200,00 F**

## RAM DYNAMIQUE:

<b>1 MEGA x 1 80 nS :</b>	
41 1000-80.....	104,00 F
<b>256 K x 1 100 nS :</b>	
41 256-10.....	27,00 F
41 256-12.....	25,00 F
<b>256 K x 4 70 nS :</b>	

( Convient pour extension AMIGA 500 ou pour AT nouvelle génération. )

44 256-70.....	105,00 F
<b>64 K x 4 10 nS:</b>	
44 64-10.....	39,00 F
<b>64 K x 1 120 nS :</b>	
41 64-12.....	20,00 F

## RAM STATIQUE :

<b>32 K x 8 100nS (Low power):</b>	
43256-10.....	139,00 F
<b>8 K x 8 120nS (Low power):</b>	
6264-12.....	49,00 F
<b>2 K x 8 300nS (Low power):</b>	
6116-3.....	32,00 F

## REGULATEURS

7805 CSP.....	2,50 F
7812 CSP.....	2,50 F
LM 317 T.....	7,00 F
LM 337 T.....	15,00 F

## CIRCUITS DIP

8052 AH-BASIC.....	200 F
80C32.....	59 F
<b>68705 P3S.....</b>	<b>68,00 F</b>
9306.....	8,50 F
TL074.....	5,00 F
CD 4053.....	4,50 F
CD 4060.....	2,50 F
CD 4066.....	2,00 F
CD 4510.....	4,40 F
MC 1496.....	6,00 F
MC14543.....	7,00 F
MC14553.....	8,00 F
MC 145151.....	85,00 F
MM 53200.....	25,00 F
MAX 232.....	32,00 F
LM 324.....	1,90 F
NE 567.....	6,00 F
NE 602.....	18,00 F
NE 5532.....	15,50 F
LM 336.....	10,00 F
TDA 5660.....	50,00 F
SSI 202 P.....	60,00 F
UM 5100.....	56,00 F

## INFORMATIQUE



## COMPATIBLE AT :

- Carte mère AT 12 Mhz (extensible à 4 Mo EMS)
- 1 Mo mémoire vive
- Lecteur 1,2 Mo
- Disque dur SCSI 60 Mo 24 mS + carte FD-HD
- Carte VGA (1024 x 768) Tseng lab avec 512 Ko
- Moniteur couleur VGA SONY TRINITON !!!
- Clavier 102 touches PRO
- Coffret + alim 200 W
- Carte 2 séries 1 parallèle

**13250,00 F TTC**

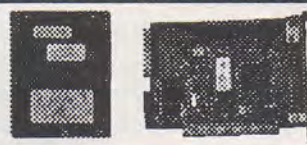
- Lecteur 1,44 Mo SONY.....697,00 F

## EEPROM :

NMC 9306.....	9,00 F
MDA 2062.....	44,00 F

**A SAISIR !!!**  
Ensemble disque dur SCSI ( Disque + carte contrôleur tous types de disquettes + disques SCSI) 24 mS pour XT ou AT

<b>60 Mo .....</b>	<b>3900,00 F</b>
<b>80 Mo .....</b>	<b>4800,00 F</b>



## DIVERS

<b>ALIM 3-4,5-6-7,5-9-12 V :</b>	
500 mA.....	29,00 F
Cordon Secteur Noir:1,50m.....	5,00 F
Péritel male.....	3,00 F
Péritel femelle cable .....	13,00 F
Péritel femelle pour CI.....	4,50 F
Cable péri 5 C blindés.....	8,00 F
Support tulipe.....	0,14 F le point
Epoxy prés 100 X 160.....	12,50 F
Condos céramiques.....	0,40 F
PONT 1 Ampère.....	2,00 F
1N 4148.....	0,25 F

## QUARTZ

3,2768 Mhz.....	5,50 F
4,000 Mhz.....	5,50 F
10,24 Mhz.....	9,00 F

## KIT RP 513

KIT GEL D'IMAGE RP 513



**A UN PRIX CHIP SERVICE!**  
KIT complet.....Tel  
Circuit imprimé seul.....Tel  
UVC 3130.....Tel  
CXK 1206M SONY.....Tel  
SAA 1101.....Tel

Selfs fixes :.....	3,50 F
Selfs TOKO :.....	13,50 F
NEOSID DISPONIBLE :	Nous consulter.

## AJUSTABLES

<b>Carbone 3/4 tour :</b> vertical ou horizontal toutes valeurs	
Pu.....	1,20 F
<b>Multitours :</b> Toutes valeurs	
Vertical :	
Pu.....	7,00 F
Horizontal :	
Pu.....	5,00 F

## LIGNES A RETARD

DL 470 (470nS)....	12,50 F
DL 711 (64 uS)....	20,00 F
DL 3722 (2 X 900 nS).....	160,00 F

## Carte VGA 16 bits

**TSENG LAB**  
Résolution: 1024 x 768  
Equipée de 512 Ko

AVEC 4 DISQUETTES + DOCUMENTATION  
**1490 F**

**Carte Mère AT 12 Mhz extensible 4 Mo EMS**

AVEC LOGICIEL EMS ET DOC  
**1390 F**





KIALI INGENIERIE

## ETUDE ET REALISATION DE CIRCUITS IMPRIMES

- C.I. (étamé percé) 30 F/dm<sup>2</sup> en SF, 60 F en DF à partir de mylars.
- Réalisation de mylars à partir de schémas de revues : 60 F/dm<sup>2</sup>.  
Chèque à la commande. Port : 15 F.  
KIALI INGENIERIE 3, rue de l'Abbé Carton 75014 Paris  
Tél. : 45.40.78.25 +
- Délais rapides, qualité professionnelle.
- Tirage de vos films à partir de fichiers format Gerber et HP-GL.  
Formats des disquettes 5" 1/4 (360 Ko et 1,2 Mo) ; 3" 1/2 (720 Ko et 1,44 Mo)
- Duplication de mylars  
Etudes d'implantations assistées par ordinateur (devis sur demande)
- Services informatiques (matériels et logiciels : contactez-nous au 45.40.78.25 ou 40.44.46.94)
- Réalisez vos mylars vous-même à partir de schémas de revues.  
Fourniture : 2 films 200 x 300 mm + REV/FIX, lampe + douille + notice : 200 F.  
2 plaques époxy positives 200 x 300 mm : 100 F  
Port et emballage : 30 F.

**La télévision par satellite avec HELIOCOM**

le fabricant français qui vous offre une gamme complète de stations de réception hautes performances à des prix très compétitifs.

Documentation et renseignements:  
**HELIOCOM** RN 415 - 68600 NEUF-BRISACH  
Tél. 89 72 88 72 - Téléc 871 249 F - Fax 89 72 61 59

## RÉPERTOIRE DES ANNONCEURS

<b>A</b>		<b>H</b>	
ABONNEMENT .....	81	HELIOCOM .....	102
ABORCAS .....	69	<b>K</b>	
A D S .....	7	KIALI .....	102
AFI .....	4	KOMELEC .....	97
ALS DESIGN .....	43	<b>L</b>	
ASTRELEC .....	6	LIBRAIRIE PARISIENNE DE LA RADIO .....	86
AXEL .....	58	LRC .....	6
<b>B</b>		<b>M</b>	
BEPE .....	101	MAGNETIC FRANCE .....	98
BLANC MECA .....	17	MAINE INFORMATIQUE .....	5
<b>C</b>		MEGAMOS .....	96
CHAUVIN ARNOUX .....	79	MIW .....	36
CHIP SERVICE .....	99	<b>R</b>	
CIF .....	22	RADIOHM .....	36
COOPERTOOLS .....	23	RADIO MJ .....	95
COPEL .....	43	REA .....	24
<b>D</b>		<b>S</b>	
DATA RD .....	46	SELECTRONIC .....	83-85-103
DEPOT ELECTRONIQUE (LE) .....	69	SN GENERATION VPC .....	70
DISTRATEL .....	18	SNRP .....	79
<b>E</b>		STAMBOULI .....	4-46
EDUCATEL .....	51 à 53	SYNTHEST .....	4
ELECTRO CONCEPT .....	18	SYSTEL .....	6
EMULATIONS .....	46	<b>T</b>	
ETUDES & CONSEIL .....	35	TELECIEL .....	2
<b>F</b>		TOLERIE PLASTIQUE (LA) .....	24
FRANÇAISE D'INSTRUMENTATION .....	5	<b>Y</b>	
FRANCLAIR ELECTRONIQUE .....	104	YAKECEM .....	97



**VOTRE FUTUR LABO  
EST EN STOCK  
CHEZ SELECTRONIC !**

**Selectronic**

B.P. 513 - 59022 LILLE CEDEX

☎ 20 52 98 52 - FAX : 20 52 12 04 - Télex : 820 939

**TOUTE LA GAMME Beckman Industrial™**

**Série "9000"**



**GARANTIE 3 ANS SUR  
LES OSCILLOSCOPES**



**Série "90"**

ALIMENTATIONS DE LABORATOIRE

- OSCILLOSCOPES : Nouvelle gamme "9000"
- MULTIMÈTRES NUMÉRIQUES : Nouvelle série "90"
- GÉNÉRATEURS - FRÉQUENCÉMÈTRES
- ALIMENTATIONS
- SONDES LOGIQUES, etc...



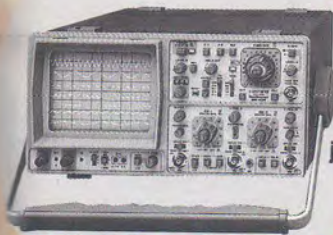
**GÉNÉRATEURS**



**TOUTE LA GAMME elc** CELEMILO  
ALIMENTATIONS FIXES



COMPTEURS - FRÉQUENCÉMÈTRE



**TOUTE LA GAMME**

**OSCILLOSCOPES :  
jusqu'à 100 MHz/3 voies**

**HAMEE**  
Appareils de Mesure Electroniques



**OSCILLOSCOPE CI 94 TORG**

Un véritable oscilloscope 10 MHz à un tout petit prix !

Caractéristiques techniques :

- 10 MHz/1 voie
- Base de temps déclenchée ou relaxée
- Ampli vertical : 9 calibres 10 mV/div. à 5V/div.
- Base de temps : 18 calibres 0,1 us/div. à 50 ms/div.
- Écran : 40 x 60 mm (8 x 10 divisions)
- Dimensions : 19 x 10 x 30 cm
- Poids : 3,4 kg
- Livré avec 1 sonde 1/1 et 1/10
- Garantie : 1 an

**1350 F** FRANCO DE PORT  
TTC

LIVRE AVEC  
1 SONDE  
(1/1 ET 1/10)

**SYSTÈME MODULAIRE HM 8000 :**

- Multimètre
- Alimentation de laboratoire
- Générateurs
- Compteur universel
- L-C mètre
- Etc...



**ET AUSSI :**



**MONACOR**

**métrix**

**TOUS NOS OSCILLOSCOPES SONT LIVRÉS  
FRANCO DE PORT**

LA MESURE

C'EST 20 PAGES  
DU CATALOGUE

**SELECTRONIC 1990**

QUI EN COMPTE 264 !

Envoi FRANCO contre 22 F en T.P.



BP 513 - 59022 LILLE cedex  
☎ 20 52 98 52

22

**TOUTE LA GAMME MANUDAX**

avec les nouveautés 1990 : Multimètres professionnels



**MODELE M818 B :** - Multimètre automatique 4000 points

- Affichage géant avec bar-graph rapide
- RMS vrai
- Fréquencemètre 400 khz
- Data hold
- Etc...

Le multimètre M 818 B

**785 F** TTC

**MODELE 3487 D**

- Multimètre programmable 4000 points
- Interface RS 232 incorporée
- Fonctions : REL, Min-Max, Data hold
- Précision : 0,3% en VDC
- Fonction comparaison pour tri et étalonnage
- Etc

Le multimètre 3487 D

**RS 232**

**995 F** TTC



**Selectronic**





**TEKO**  
**ENCLOSURES**

**FRANCLAIR ELECTRONIQUE - BP 42 - 92133 ISSY-LES-MOULINEAUX**  
**Tél. : (1) 45.54.80.01 - Télex : 201 286 F - Télécopieur : (1) 45.54.25.68**  
*Catalogue franco sur demande*