

en Suisse: 1,60 FS ans ce numéro :

Étranger : 144 F

XXVIº ANNÉE

120 francs

Qu'est-ce que la modulation de fréquence

Télévision à U. H. F.

Les cellules photo-électriques

Récepteur haute-fidélité à transistors

Retour sur les command sets ARC-5 - SCR-274-N etc..., etc...

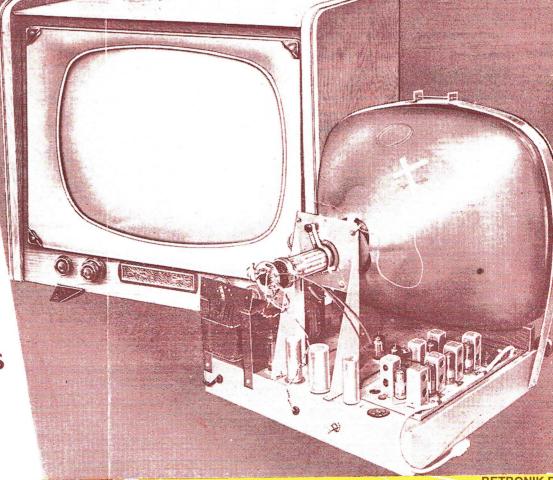
# LES PLANS

EN VRAIE GRANDEUR

d'un SUPERHÉTÉRODYNE REFLEX PORTATIF 3 TRANSISTORS

**AMPLIFICATEUR** d'un 12 WATTS

et de ce...



**RETRONIK.FR** 

...TÉLÉVISEUR MULTICANAL

# LE LABORATOIRE "TERAL A TRAVAILLÉ POUR VOUS

# EN METTANT AU POINT UNE GAMME INCOMPARABLE DE TÉLÉVISEURS

- + Des 110° perfectionnés, déjà en vente dans nos magasins...
- + ainsi que des modèles à grande distance à réception unique, munis des derniers perfectionnements techniques en matière de télévision...

Les prix sont étudiés au plus juste, afin de rester fidèle à la politique "TERAL" de vendre de la marchandise de meilleure qualité au prix le plus bas.

COMME SEUL SON GRAND DÉBIT PEUT LUI EN DONNER LA POSSIBILITÉ...

# TOUJOURS A L'AFFUT DU PROGRÈS... TERAL VOUS PROPOSE 2 NOUVEAUTÉS • DES POSTES D'APPARTEMENT A TRANSISTORS DE PRÉSENTATIONS TOUT A FAIT NOUVELLES pr Co 2 de or PF pı m: PF **P**(3 m: PF C C

Ces postes qui comportent 5, 6 ou 7 t	OUT A FAIT NOUVELLES ransistors + 2 diodes et 2 ou 3 gammes aussi bonnes que des postes à lampes.	écouteur
ONSULTEZ-NOUS  UN TÉLÉVISEUR 110° éq appareil d'une sensibilité incomparabl	uipé d'un écran de 54 cm aluminisé. Cet e assure le maximum de rendement pour vient donc pour tout appartement quelle	PRIX EN
• UN TÉLÉVISEUR GRA réceptions jusqu'à 200 km. Multicanaux 43 forme visière toutes essences. Complet en	NDE DISTANCE assurant des cm 90°. Ebénisterie	VENDUS EN PIÈ IL NY A QUE CHEZ TERAL QUE VOU RÉCEPTEURS MODERNES À TRANS
Poste à 6 transistors, 2 diodes, 2 gammes, prise voiture, grande marque française. Complet, en ordre de marche	« L'ASTRON » et le « MINITRON » 2 gammes d'ondes PO et GO. Livrés à la demande en coffret bois ou coffret bakélite.	- A 1 DIODE  2 gammes d'ondes PO et GO
POSTE A 6 TRANSISTORS, 2 diodes, 2 gammes d'ondes, sortie push-pull, d'une des plus grandes marques françaises. En ordre de marche. PRIX	LE « CLAVITRON »  GO, PO et OC; fonctionnant en voiture; clavier 4 touches, L'un des seuls au monde pouvant-être branché directement sur la batterie grâce à un ampliet à un HP supplémentaire!	(Décrit dans le « Haut-Parleur » nº 998) OC71, 1 diode, le bloc, la pile, les 4 con- densateurs, les boutons, etc COMPLET, en pièces détachées
prise voiture. Complet en ordre de marche	<b>« L'OMNITRON »</b> Portatif à 7 transistors + 2 diodes, 4 gammes PO-GO-OC1 et OC2, 2 cadrans dont un	COMPLET, en pièces détachées
POSTE A 7 TRANSISTORS A TOUCHES 3 gammes d'ondes. Complet en ordre de marche. PRIX. 29.900	est prévu pour le fonctionnement en voiture. HP 17 cm. Présentation en mal-49.900 et voici enfin le vrai poste de poche POSTE A 7 TRANSISTORS 2 gammes.	A 2 TRANSISTORS « REFLEX »  (Décrit dans « Radio-Plans », février 1959) Même montage que ci-dessus, mais ne
LE « POSYTRON » 3 gammes d'ondes (PO-GO et BE). Con- tacteur à touches. HP de 17 cm de dia- mètre. Et prise volture!	Sortie push-pull. Luxueux coffret en cuir véritable piqué sellier. 29.500 Le même, dans un coffret en matière plastique teinte mode. 26.000	nécessitant ni antenne, ni terre, Boîtier, bloc, HP, transfo, piles, etc.  COMPLET, en pièces détachées
MONTAGES LE « PATTY 57 »	A LAMPES  LE « GIGI »	(Décrit dans le « Haut-Parleur » n° 998) COMPLET, en pièces détachées 9.585
Complet, en pièces détachées. 11.300 Complet, en ordre de marche. 14.500	Complet, en pièces détachées. 19.540 Complet, en ordre de marche. 27.500	A 3 TRANSISTORS « REFLEX »
LE « PATTY 58 » Cemplet, en pièces détachées. Complet, en ordre de marche. 14.500	(' HORACE ') Complet, en pièces détachées. Complet, en ordre de marche. 26.500	Complet, en pieces détachées 12.725  • A 5 TRANSISTORS
LE « SIMONY VI » Complet, en pièces détachées. Complet, en ordre de marche. 14.950 16.400	ÉLECTROPHONES « LE SURBOOM », 4 VITESSES	LE TERRY 5 A TOUCHES (décrit dans les « Haut-Parleur » nºs 1000 et 1013). 5 transistors, 2 gammes d'ondes, bloc à touches, changeur de fréquence, et
LE « SYLVY 58 »  Complet, en pièces détachées avec antenne, piles HP, etc 15.400  En ordre de marche avec piles 17.500	Complet, en pièces détachées, avec lampes, mallette et platine 4 vitesses EDEN, TEPPAZ ou RADIOHM 18.7 10  LE « CALYPSO »	un bobinage pour <b>prise-volture.</b> COMPLET, en pièces détachées
LE « TERAL-LUXE »  Complet, en pièces détachées. 19.100  Complet, en ordre de marche. 24.100	Complet en pièces détachées. 27.920 Complet en ordre de marche. 45.800	BAISSE SUR NOS TRANSISTORS

1 DIODE 2 gammes d'ondes (PO et GO). Ecoute au casque avec antenne. Livré complet en ordre de marche avec boîtier dimensions: 140×105×30 mm	POSTE A 2 TRANSISTORS + 1 DIODE. Portatif, 2 gammes d'ondes (PO et GO). Pour écoute au casque sans antenne
	BAISSE GES A TRANSISTORS CES DÉTACHÉES

US TROUVEREZ UNE TELLE GAMME DE SISTORS... DEMANDEZ LES SCHÉMAS

	BIORD DEMINIDED LES SCIENTIS
A 1 DIODE	■ A 6 TRANSISTORS
O et GO.	LE TERRY 6 AVEC SORTIE PUSH-PULL même matériel que le TERRY 5 Le transistor supplémentaire 1.600
A 1 TRANSISTOR	Le transfo supplémentaire 650

Complet, en pièces détachées.... 20.700 LE TERRY 6 AVEC ONDES COURTES

L'ATOMIUM 6

A 6 transistors (3 HF et 3 BF). Clavier 5 touches comportant Europe 1, Radio-Luxembourg et Paris-Inter préréglés. Equipé avec bobinage pour antenne voit. (Décrit dans le « Haut-Parleur », n° 1004) Complet, en pièces détachées, avec 6 transistors et décolletage. 22.500

LE « SCORE »

Même présentation que l'Atomium.
(Décrit dans le «Haut-Parleur», 15 janv. 1959)
Poste portatif comportant 3 gammes:
PO-GO et BE. Clavier 5 touches, commutations sur bloc: antenne-cadre.

en pièces détachées..... 22.500

LE « POCKET »

(Décrit dans le « Haut-Parleur » nº 1015) Poste miniature (18×12×4 cm), 2 gammes d'ondes PO et GO. Clavier 3 touches.

Complet, en pièces détachées..... 21.270 ■ A 7 TRANSISTORS

LE « VÉRONIQUE » (Décrit dans le « Haut-Parleur » nº 1014) 4 gammes : PO-GO-BE et bande chalutier. Cadre prévu pour prise auto **24.100 Complet** en pièces détachées

L'AUTOSTRON (Décrit dans le « Haut-Parleur », no 1005) 3 gammes d'ondes : PO, GO EE et prise voiure. Présenté dans un boiter 2 tons (Dimensions 25×17×8). Com-23.985 plet en pièces détachées....23.985

Tous ces montages sont fournis avec
DES TRANSISTORS AMÉRICAINS
1: CHOIX
CHEZ TERAL: COMPLET veut dire
avec transistors, HP, ébénisterie, etc.

evec transistors, AP, ebenisterie, etc. ET TOUT LE PETIT MATÉRIEL

# **AMPLIFICATEURS**

« ROCK AND ROLL » (ROCK AND ROLL)

Complet en pièces détachées avec lampes et transfo Audax..... 14.900

Transfo Radex......................... 3.750

Complet en pièces détachées avec lampes et transfo Radex....................... 17.500 Complet, en pièces détachées. 18.450 Complet, en ordre de marche. 26.500

Pour toutes correspondances, commandes et mandats

Pour tous renseignements techniques

24 bis, rue TRAVERSIÈRE, PARIS-12e Vérifications et mises au point de toutes vos réalisations TERAL (récepteurs, téléviseurs, AM-FM, etc., etc.)

1.300 1.400 1.500

L' « AM-FM MODULUS »

Complet, en pièces détachées. 30.290 Complet, en ordre de marche. 40.500

LE « SERGY VII »

26 bis et ter, rue TRAVERSIÈRE, PARIS-12e

AUTOBUS: 20 - 63 - 65 - 91. Veriji MÉTRO: GARE DE LYON et LEDRU-ROLLIN DORIAN 87-74. C.C.P. PARIS 13.039-66 MAGASINS OUVERTS SANS INTERRUPTION, SAUF LE DIMANCHE de 8 h 30 à 20 h 30

OC72-2N633..... OC45-2N483.....

vendus avec la GARANTIE HABITUELLE « TERAL »

OC44-2N486....

## NOUS LIVRONS A LETTRE LUE

Abaisseur de tension balsseur de tension,
Amplificateurs pour
sonorisation,
Antennes Radio.
Antennes Télé,
Antennes Auto,
Appareils de mesure,
Auto-transfo, Auto-Radio, Atténuateur Télé.

Baffles acquistiques Bandes magnétiques, Bobinages, Boutons, Buzzer.

Cadres antiparasites, Cadrans, Casques, Changeurs de disques, Changeurs d'accus, Changeurs d'accus, Cellules, Contacteurs, Condensateurs, Convertisseurs H. T., Contrôleurs.

Décolletage, Détecteurs à galène, Douilles, Dominos, Dynamique.

Ecouteurs, Ecrous, Electrophones, Enregistreurs sur bandes magnétiques, Electro-Ménager.

• Fers a souder, Fiches, Flectors, Fusibles.

Générateur HF et BF.

Haut-Parleurs, Hétérodynes, Hublots et vovants.

Inverseurs, Interrupteurs, Isolateurs.

Lampes pour flash, ra-dio et télévision, am-poules cadran, Lampes au néon, Lampemètres, Librairie Technique.

Mallettes nues. Magnétophones, Manipulateurs, Microphones, Milliampèremètres. Microampèremètres, Mires électroniques.

Oscillographes, Outillage, Oxymétal.

Perceuses Pick-up, Piles, Pinces, Potentiomètres, Prolongateurs.

Rasoirs électriques, Redresseurs, Régulateurs automat, Relais, Résistances,

Saphirs, Selfs, Soudure, Souplisso, Survolteurs-Dévolt., Supports microphones

Télévision, Transfos, Tourne-disques, Tubes cathodiques.

Vibreurs, Visserie, Voltmètre à lampe, Voltmètre contrôle,

CONSULTEZ-NOUS!...

LA PLUS BELLE GAMME **D'ENSEMBLES** 

EN PIÈCES DÉTACHÉES



\* DES MILLIERS DE RÉFÉRENCES

\* UNE CERTITUDE ABSOLUE DE SUCCÈS

Telles sont les garanties que nous vous offrons

# ET LE PLUS GRAND CHOIX DE RÉCEPTEURS DES MEILLEURES MARQUES " OCÉANIC " ★ " PIGMY " ★ "RADIOLA" ★ "SCHNEIDER

« LES NÉO-TÉLÉ 59 HI-FI »

DEUX MONTAGES ULTRA-MODERNES
A LA PORTÉE DE L'AMATEUR
CONCENTRATION AUTOMATIQUE.
C.A.G. (commande automatique de contrastes).
CONTROLE DE TONALITÉ.
Aucun réglage à retoucher en cours d'émission.

« NÉO-TÉLÉ 43-59 Hi-Fi »

Le téléviseur hors - classe pour moyennes distances

Le téléviseur hors - classes pour moyennes distances (100 km de l'émetteur)
Tube 43-90° (17AVP4)

\* LE CHASSIS base de temps, complet, en pièces détachées avec lampes (2×ECL80 - ECL82 - EL36 - EY81 - 2×EY82) et hautparleur 21 cm. 34.055

★ LE TUBE CATHODIQUE 101 choix

Coffret luxe nº 2 NÉO-TÉLÉ 43-90° HI-FI

 ★ LE TUBE CATHODIQUE 7 1 or choix
 Coffret luxe n° 2

 43 cm, type 17AVP4 avec piège à néo-réflé 43-90° HI-FI
 Dim.: 520 × 500 × 470 mm.

 LE CHASSIS « NÉO-TÉLÉ 59 HI-FI » COMPLET en pièces détachées, AVEC PLATINE ROTACTEUR câblée et réglée, lampes, tube cathodique et haut-parleur.
 75.579

 3
 Standard (520 × 480 × 460 mm).
 11.920

 présentations au choix
 LUXE n° 2 (gravure ci-dessus).
 14.500

● AMPLIPHONE 57 HI-FI ●



Dim. n°1: 46 × 30 × 21 cm. Dim. n°2: 50 × 33 × 21 cm. Mallette n°1 (pour T.D.).... 5.750 Mallette n°2 pour changeur. 5.750

Mallette électrophone avec **tourne- disques 4 vitesses** « Ducretet »
ou « Philips AG2009 » ou platine
changeur Pathé Marconi. Alternatif 110-220 volts. Puissance 5 watts, 3 haut-parleurs dans couvercle détachable.

détachable.
Contrôle séparé des « graves »
et des « aiguës ».
3 lampes (ECC82 - EL84 - EZ80).
Prises : HPS. Micro ou adaptateur

PRISE STÉRÉO 

Tourne-disques 4 vitesses: 10.700 on Philips AG2009... 10.700 Cellule Stéréο α Philips » 2.900 Tourne-disques 319 Pathé Marconi... 14.000

● LE SUPER-ÉLECTROPHONE ●

Couvercle dégondable formant baffle TRANSFORMATEUR DE SORTIE Hi-Fi, i dences multiples: 2,5 - 5 et 15 ohms, **5 LAMPES**(PUSH-PULL EL84). **ENTRÉES**: Micro pick-up.
Prise pour H.P.S. **Adaptation** instantanée pour secteur 110 ou 220 volts.

QUES 4 vitesses avec changeur à 45 tours.. 14.000



● LA MALLETTE gainée Rexine 2 tons (dimens. : 43×40×27 cm).

8.500 Complète 8.500
LE SUPER-ÉLECTROPHONE HI-FI 12 WATTS 47.861

CIBOT-RADIO

1 et 3, rue de Reuilly, PARIS-12<sup>e</sup> Téléphone : DID 66-90

Métro: Faidherbe-Chaligny.

Fournisseur de l'Education Nationale (Ecole Technique). Préfecture de la Seine, etc., etc., MAGASINS OUVERTS TOUS LES\*JOURS, de 9 à 12 heures et de 14 à 19 heures (sauf dimanches et fêtes). EXPÉDITIONS C.C. Postal 6129-57 PARIS GALLUS PUBLICITÉ

« CR 558 T »

transistors + diode au germanium gammes d'ondes (PO-GO). Clavier touches. Coffret gainé 2 tons

3 touches. Coffret gaine 2 tons: 245×170×70 mm. Prise pour antenne voiture. TOUTES LES PIÈCES DÉTACHÉES Avec transistors (sans coffret) 14.570 COFFRET LUXE N° 2 (présentation originale, décor HP (moderne en laiton) (gravure ci-contre)..... 2.280
L'ENSEMBLE COMPLET, en 



## « CR 659 VT »

6 transistors + diode « Radiotechnique »
Montage push-pull, classe B
3 TOUCHES (Antennes PO-GO)

PRISE ANTENNE VOITURE obinages spéciaux « Antenne Auto ». Coffret gainé 2 tons. Dimensions : 245×170×70 mm.

ABSOLUMENT COMPLET 

« CR 759 VT »

Décrit dans « RADIO-PLANS » de juin 1959

7 transistors + diode - 2 gammes PO-GO Cadre ferroxcube 20 cm Alimentation par pile 9 volts. Haut-parleur spécial 13 cm. Push-pull. PRISE COAXIALE pour Antenne Auto bobinage d'antenne séparé. Coffret Rexine lavable. Dim.: 295×190×85 mm.

L'ENSEMBLE COMPLET, 22.000

# • AUTO-RADIO •

# **● CHANGEUR de DISQUES ●**

TOURNE-DISQUES - CHANGEURS 4 VITESSES Entièrement automatique sur toutes les vitesses

- TRÈS GRANDE MARQUE - 13.000

# **VOUS TROUVEREZ**

# NOTRE CATALOGUE Nº 104

- Ensembles Radio et Telévision.
- Amplificateurs.
- Electrophones.
- Récepteurs à transistors,

etc.... etc...

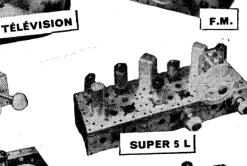
avec leurs schémas et liste des pièces. - Toute une gamme d'ébénisteries et meubles. Un tarif complet de

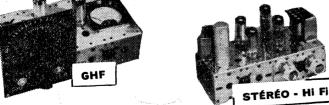
pièces détachées

et 3, rue de Reuilly PARIS-XII° pour frais, S.V.P.) 0 Ŋ 6 (D|0 1 et 3, 200 F pour fi Δ. ď ¥ BON Envoyez-moi Z IBOT-RAI Coindre ADRESSE.

MÉTHODE







INSTITUT **ELECTRORADIO** 

6, rue de Téhéran PARIS 8 •

6BA6 - 6AT6 - 6AQ5 - 6X4. 1T4 - 1S5 - 3S4 ou 3Q4. - EF80 - EBF80 - ECL80 ou EL84 EAF42 - EL41 - GZ4 UBC41 - UL41 - UY4 \T6 - 6AQ5 - 6X4. - 12BA6 - 12AT6 - 50B5 - 3 - DF96 - DAF96 - DL96 - 6X4. FUX COMPLETS **PRIME** par **jeu BOBINAGE** grande marque
472 ou 455 kilocycles. JEU Nº 3 UBC41 - UCH42 - 6BA6 -- UY41 - ECH42 - 6AQ5 -1 - EA72 - 1U4 - DF96 -- UF41 - EBC41 - EF42. RÉCLAME JEU Nº 2 LE JEU DE 5 LAMPES LE JEU 10 LAMPES DE H 



80			:	:	:		:	:				:	:	:	:	:	:	:	:	:	:		S		:	:	:	:				:	:			•	The state of the s
UABC8	UAF 42	UBC4	UBC81	UBF80	UBF89	ACC8	UCH2]	UCH42	UCH8	UCL	UF41	UF42.	UF80.	UF85.	UF89.	UL41.	UL84.	UM4	<b>UY41</b> .	UY85.	UY92.		TRANSISTORS		:	:	:	:		OES		:	:			BATTERIE	
			495	Z30	230	Z20	570	495	069	09Z	575	340	410	920	320	320	089	1,360	620	680	Z20		RANS		:	:		:		DIODES		:	:			BAT	-
	(		I80 /81	/I84	485	751	81		88	4	40A	80	81	732	740	:41	C84	  	F80	F82	PCL82		•		OC71	C72	244	245		•		OA50	470			•	ACCOUNT OF TAXABLE PARTY AND ADDRESS OF TAXABLE PARTY.
	7		回 00	20日	回 09	50 E3	65 EY	30 EX	10 EY	40 EZ	50 EZ	30 EZ	30 EZ	0 00 00 00	30 GZ	30 GZ	45 PC	20 PC	01	40 PC	20 PC	있 유	20	8	<u>0</u>	ŏ <b>8</b>	<u>8</u>	<u>89</u>	9	ಜ		<u>0</u>			,		
, i			ᢍ.	ਰੱ 	ъ	či	ى دى	1.2	ιĎ.	Ž.	Ž	<del>قة</del>	86	<del>ق</del> ة	Š	Ž	Ž.	4	4	7	4	1.0	Ĭ.	æ	<b>≅</b>	₹.	<b>.</b>	ق	9	4	ě.	Ä.	~				
			ECH3	ECH11	ECH21	ECH42	ECH81	ECL11	ECL80	ECL81	ECL82	EF5	EF6	EF9	EF41	EF42	EF50	EF80	EF85	EF86	EF89	EF96	EK2	EL2.	EL3	EL41	EL42	EL81	EL83	EL84	EL85	EM4	EM34			AL •	-
			840	645	645	230	645	2Z0	630	920	850	750 Z	525	820	962	006	420	440	Z20	420	420	290	040	495	006	420	420	420	089	650	820	99		ı		NOVAL	
,			:	:	:	:	:	:	:	:	:		:	:	:	:	:	:	:	:	:	<del>-i</del>	<del>-</del>	:	:	:	:	:	:	:	:	:	:	1		•	-
			CY2	DAF96.	DF96	DK92	DK96	DI.96	DMT0	E424	E443H	EABC80	EAF42	EB4	EB41	EBC3	EBC41	EBC81	EBF2	EBF80	EBF89	EBL1	EBL21	EC92	ECC40	ECC81	ECC82.	ECC83.	ECC84.	ECC85.	ECF1	ECF80.	ECF82.	CLAME			
			820	220	645	645	200	920	<b>2</b> 20	920		920	920	920	1,365	820	860	820	1.200	920	1.200	450	650	220	920	920	920	820	820	820	820	920	920	N RÉ			-
	33		78	80	80S	117Z3	506	80Z	1883	4654	•	AB1	AB2	ABC1	ABL1	AF2	AF3	AF7	AK1	AK2	AL4	AZ1	AZ11	AZ41	C443	CBL1	CBL6	CF1	CF2	CF3	CK1	CL2	CL6			OCK •	The state of the s
	7		989	230	.025	220	230	480	480	450	420	450	380	230	740	.040	820	820	920	820	840	Z20	320	820	820	820	220	820	820	820	820	820	820			RIMLOCK	-
			8BQ7	<b>9BMS</b> /9P9	9]6	12AJ8	12AT6	12AT7	12AU6	12AU7	12AV6	12AX7	12BA6	12BE6	12N8	21B6	24	25A6	25L6GT	25Z5	25Z6G	35	35W4	42	43	47	50B5	55,	57	58	75	76	TT			•	The real Party and Publishers and Pu
			840	820	740		09Z	920	1.395	820	1.020	892	820	820	920	Z20	750	020	88	020	2 2	2 6	000	2 5	ne.	1.135	780	1.200	340	750	495	330	200				
			6C5	g	6CH8	6CN8 /	ECL82.	6D6	6DO6A	6E8MG	6F5	6F6M	6F6G	6F7	6G5	6H6GT	6H8	RTE	E STS	6171/17	OJ11110		OFFICE	OTATO.	6IVI I	6N7G	6Q7	6P9	6V4	6V6	6X2	6X4 /6BX4.	6X5GT			TURE •	
9Z2	88	820	820	.050	595	420	450	650	850	220	920	220	820	750	920	200	240	330	420	400	089	4Z0	420	820	3Z0	230	220	290	.520	089	480	830	610			MINIATURE	
2A3	2A6	2A.7	2B7	2X2 1	3A4	3Q4 /DL95	3S4 /DL92.	3V4	5U4G	5Y3GB	5Z3G	5Z4	6AZ	6A8MG	6AC7	6AF7	6AK5	6AL5	6AO5	6AT6	6ATIN	6AU6	6AV6	6BZ	6BA6	6BA7	6BE6N	6BM5	6BQ6GA 1	6BQ7A	6CB6	6CD6	6C4			•	
•	•	И	<b>.</b>	•	M	•	•	•		•	•	•	•	64	•	•	•	*	•	•	•	<b>*</b>	•	•	•	<b>6</b> 4		•	~	<b>3</b> 4	N	V	P	•	•	•	/

530 645 630 450 450 645 11.4 11.4 11.4 11.4

: 2.000 F

CHOIX

LAMPES au

ĽΩ

EN RÉCLAME

MINIATURE

RIMLOCK •

6BA6 - 6AT6 - 6AQ5 - 6X4. - 12BA6 - 12AT6 - 50B5 - 35W4

ECH42 - EF41 - EBC41 - E141 - GZ4 UCH42 - UF41 - UBC41 - UL41 - UY4 AZ41 - EAF42 - ECC40 - EF40 - EC1

O NOVAL

- EF85 - EBF80 - EL84 -- EF80 - EBF80 - EL84 -PL81 - PY81 - ECC83 -- PY80 - ECC82 - EZ91 -6AL5 - EZ91 - UCH81 -

IR5 - 174 - 185 - 3Q4 - 11723. 1U4 - 1L4 - 1R5 - 174 - 3Q4. DK92 - 174 - 185 - 384 - 11723 BATTERIE

DÉPANNAGE TÉLÉ

ECF82 - EL81 - EY51 - EY86 - UCH81 PCC84 - EF89 -EF42 - ECC84 - 21B6. LAMPES : 3.500 F. LES 10 LAMPES : 3.000 F.

2×PL82 - 2×PL83 - 2×PL81 PY80 - PY81 - PY82 - PCC84.



# « LE MONTE-CARLO »

(Décrit dans « RADIO-PLANS » nº 142, août 1959).

6 TRANSISTORS

2 gammes d'ondes (PO-GO).

PRISE D'ANTENNE POUR VOITURE Fonctionne avec 2 piles « Lampe de poche ». 4,5 volts. Coffret gainé plastique 2 tons.

ABSOLUMENT COMPLET. en 

CABLÉ RÉGLÉ

en ordre de marche... ..... 18.900 (Port et emballage : 850 F.)

# CADRE ANTIPARASITES « MÉTÉORE »

D'une présentation élégante. Cadre à colonnes avec photo de luxe. Dimensions: 24×24×7 cm. Gravure interchangeable.

ORDINAIRE..... 1.200 A LAMPE comportant amplificateur HF, lampe 6BA6......3.250





• ÉLECTROPHONE STÉRÉOPHONIQUE •

(Décrit dans « LE HAUT-PARLEUR » nº 1018 du 15 août 1959).

# UN ÉLECTROPHONE HI-FI DE LUXE

# « LE PRÉLUDE »

Relief sonore. Tourne-disques 4 vitesses. Contrôle séparé des graves et des aigues. Haut-parleur spécial 21 cm dans 

EN ORDRE DE MARCHE 24.200

Le même, avec CHANGEUR à 45 tours...... 29.800 (Port et emballage: 1.400 F.)

## « LE BAION »

Alternatif 110-220 V. Puissance 4 watts. Hautparleur grand diamètre, Tourne-disques 4 vi-tesses. En pièces détachées.... 15.500

EN ORDRE DE MARCHE.... (Port et emballage : 1.050 F.)

## « LE SYMPHONIA »

Ampli HI-FI. Puissance 3 watts. Secteur alternatif 110-220 volts. Tourne-disques « MÉLO-**DYNE** » 129. Dim. : 380×390×190 mm.

EN ORDRE DE MARCHE... (Port et emballage : 1.050 F.) 19.500

# **BLOCS BOBINAGES**

Grandes margues 472 kilocycles..... 455 kilocycles. Avec gamme BE. Avec cadre ferroxcube.....



# TEUX DE M.F.

RÉCLAME Le bloc MF. Complet...... 1.20

TOURNEVIS

« NEO-VOC »
Permet toutes les mesures élec-

triques. (Phase, polarité, fréquence 

UN OUTIL INDISPENSABLE

Electrophone Haute-Fidélité permettant l'écoute « STÉRÉO » ou « MONAURALE ». Tournedisques 4 vitesses. Semi-professionnel, spécial STÉRÉO. Luxueuse mallette gainée 2 tons, couvercles dégondables formant baffles. 2 haut-parleurs inversés « Audax ».

ABSOLUMENT COMPLET (en pièces détachées), avec tourne-disques. 29.720

EN ORDRE DE MARCHE : 35.000 F

(Port et emballage: 1.400 F.)

# PLATINES TOURNE-DISQUES DES PLUS GRANDES MARQUES A DES PRIX IMBATTABLES



4 VITESSES : 16-33-45 et 78 tours. Pick-up réversible 2 saphirs : moteur synchrone parfaitement équilibré. Arrêt automatique marque « TEPPAZ » OH " RADIOHM » 6.800 AU PRIX INCROYABLE. En valise gainée 2 tons..... 9.100

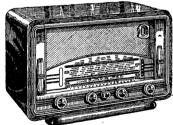
« PATHÉ MARCONI » Platine « MELODYNE 129 » 

« MELODYNE 319 » Tourne-disques 4 vitesses avec CHANGEUR AUTOMATIQUE à 45 tours..... 14.000 MM ÉLECTROPHONES MY

AMPLIFICATEUR 3 watts. Alt. 110-220 V. Haut-parleur Alt. 110-220 V. Haut-parleur grand diamètre dans couvercle formant baffle.

5mmmmmmms

# ● FLORIDE ●



Dimensions: 440×290×210 mm. Alternatif 6 lampes: 4 gammes d'ondes+Position PU. Cadre antiparasite incorporé orientable. Sélectivité et sensibilité remarquables COMPLET, en pièces détachées. 15.400 EN ORDRE 16.500 DE MARCHE.....

(Port et emballage : 1.400 F.)

**●** LE BAMBINO **●** 



Alternatif 5 lampes « Noval » Secteur 110 à 240 volts 4 gammes d'ondes + PU. Cadre incorporé Haut-parleur membrane spéciale. Coffret plastique vert ou blanc. Dimensions: 330 × 320 × 165 mm COMPLET, en pièces détachées. EN ORDRE

DE MARCHE..... (Port et emballage: 1.050 F.) **● LE PROVENCE** ●



**ALTERNATIF 6 LAMPES** Fonctionne sur secteur alternatif 110 à 220 volts CLAVIER MINIATURE 5 TOUCHES 4 gammes d'ondes (OC-PO-GO-BE-PU).

Cadre ferroxcube orientable. plastique vert, façon lézard ou blanc. Dimensions: 300 x 210 x 180 mm. COMPLET, en pièces détachées... EN ORDRE 14.900 15.500

DE MARCHE.... (Port et emballage : 1.150 F.) • LE PIGMET •



Dimensions: 220×200×190 mm. SUPER-HÉTÉRODYNE 5 LAMPES Fonctionne sur tous courants 115 volts 3 gammes d'ondes (OC-PO-GO)

PRÉSENTATION LUXUEUSE

Le récepteur absolument complet, en pièces détachées 10.500 en ordre de marche, 11.500 (Port et emballage : 1.050 F.)

● LE MELODY ●



Nouvelle présentation ultra-moderne. Récepteur de luxe à grandes performances.

CLAVIER 7 TOUCHES 2 stations préréglées : Luxembourg et Europe 1 Cadre à air. Dimensions : 470 × 270 × 200 mm. COMPLET, en pièces détachées.
EN ORDRE
DE MARCHE..... 22.000 23.000

(Port et emballage: 1.400 F.)



**CONTROLEUR MINIATURE « CENTRAD »** 16 sensibilités - Livré avec cordons et fiches...... 4.600

CONTROLEUR CENTRAD 715 - 10.000 ohms par volt - 35 sensibilités. Grand cadran couleurs à lecture directe.

## Prix...... 15. 150 HÉTÉRODYNE « HETER-VOC »

Cammes GO-PO-OC-MF. Double sortie HF. Alimentation tous courants 110-130 V. Cadran gradué en mètres et kHz.

14, rue Championnet, PARIS-18e Tél. : ORNano 52-08. C.C. Postal 12358-30 Paris

ATTENTION ! Métro : Porte de CLIGNANCOURT ou SIMPLON

Expéditions immédiates PARIS-PROVINCE contre remboursement ou mandat à la commande

DEMANDEZ NOTRE CATALOGUE GÉNÉRAL

(40 pages - Pièces détachées - Ensembles, etc... (Joindre 200 F pour frais. S.V.P.)

DOCUMENTATION SPÉCIALE (Nos récepteurs en ORDRE DE MARCHE) contre enveloppe timbrée.

# ÉCLAIRAGE PAR FLUORESCENCE UN CHOIX IMPORTANT

DE RÉGLETTES ET CIRCLINES Réglettes se branchant comme

une lampe ordinaire, sans modifications.

Long. 60 cm. En 110 V 1.650 En 220 V, supplément... 250

REGLETTES A TRANSFO INCORPORE

(Pour toute commande, bien préciser 110 ou 220 volts).

# **AU SERVICE DES AMATEURS-RADIO**



Voici un excellent ouvrage... pour tous ceux qui s'intéressent à la Radio, particulièrement pour les débutants et ceux qui veulent faire des montages simbles.

Tous les modèles décrits ont été réellemen Tous les modèles décrits ont été réellement réalisés avec des pièces détachées que l'on trouve sans difficulté dans le commerce. Chaque appareil décrit comporte un schéma de principe, un plan de câblage — parfois en plusieurs stades détaillés — et un texte descriptif qui indique point par point les opérations de montage dans l'ordre où elles doivent être effectuées.

En voici la table des matières :

- + Comment bâtir en Radio (outillage, piè-
- Comment pair en Radio (outiliage, piece détachées, câblage, etc., etc...).

   Réalisation et installation d'un récepteur à germanium et de nombreux récepteurs à lampes sur piles ou secteur ou à transistors, d'un cadre, d'un ampli, d'un émetteur récepteur, d'un radio-contrôleur,

142 pages' format 16×24 avec 104 fig. 780 Franco............. 980

facilement réaliser vous même une installation simple et économique d

# INTERPHONE **A TRANSISTORS**

Elle comprend un poste chef et un poste secondaire. Possibilité d'appel dans les 2 sens. Installation rapide indépendante du secteur

Ensemble poste chef... 10.610
En ordre de marche... 14.200

Ensemble poste secondaire... 3.7 10. En ordre de marche... 5.000. Fil de liaison, le mètre...50. (Notice contre 50 F. en timbres) (Tous frais d'envoi Métropole: 450 F.)



LE BEL-AIR Petit récepteur à 3 transistors, montage REFLEX permettant de recevoir sur cadre incorporé, sans antenne ni terre. HP 8 cm. Dimensions : 22×14×5 cm. Ses faibles dimensions en font un modèle compact, se logeant et se transportant facilement.

Coffret, piles et toutes pièces détachées.... 14.500

(Tous frais d'envoi Métropole : 380 F.)

# LE REFLEX 3

Tous nos ensembles sont fournis avec schémas, plans et toutes instructions nécessaires au montage.

# RÉSISTANCES DE PRÉCISION

Pour le montage et l'étalonnage de vos appareils de mesures nous pouvons vous fournir des résistances de précision qui sont étalonnées à  $\pm$  1 % de leur valeur jusqu'à 2 mégohms,  $\pm$  2 % de leur valeur de 2 à 5 mégohms. Ces résistances sont à faible souffle, stables et silencieuses. La pièce 85. (Valeurs courantes en stock. Envoi dans la limite de nos disponibilités). Frais d'envoi en sus (jusqu'à 25 résistances : 200 F.)

IMPORTANT : Nous assurons la réparation des appareils de mesures (contrôleurs, galvanomètres) toutes marques.

# EN AFFAIRES EXCEPTIONNELLES ET SANS SUITE

nous vendons 

TOUTES LES PIÈCES DÉTACHÉES DE NOS ENSEMBLES PEUVENT ETRE FOURNES SÉPARÉMENT

Pour votre documentation, vous pouvez nous demander : NOTRE CATALOGUE SPÉCIAL

NOTRE CATALOGUE SPECIAL

« PETITS MONTAGES »

Recueil de petits montages simples à lampes sur secteur ou sur piles et à transistors.

Envoi contre 50 F. en timbres

NOTRE CATALOGUE SPÉCIAL

« APPAREILS DE MESURES »

qui contient plus de 12 des principaux appareils de mesures que vous pourrez acquérir à votre choix soit en pièces détachées soit en ordre de marche.

Envoi contre 50 F. en timbres

NOTRE CATALOGUE GÉNÉRAL qui comporte les catalogues ci-dessus et en sus : pièces détachées, récepteurs, tous modèles, amplis, outillage, etc., etc. Envoi contre 200 F. en timbres

ATTENTION ! TOUS NOS PRIX S'ENTENDENT « TOUTES TAXES COMPRISES »

# PERLOR-RADIO

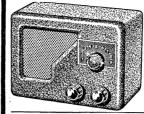
« Au service des Amateurs-Radio » Direction : L. Péricone 16, rue Hérold, PARIS (1er). CEN 65-50 C.C.P. Paris 5050-96

Expéditions toutes directions contre mandat joint à la commande Expectations tottles directions contre mandat joint a la commande Contre remboursement pour la métropole seulement.

Cuvert tous les jours (sauf dimanche) de 9 h. à 12 h. et de 13 h. 30 à 19 h.

PUB. J. BONNANGE

# ENCORE DU NOUVEAU MAIS... TOUJOURS DES PRIX



# - LE KID -

(Décrit dans Radio-Plans d'avril 1959)
Un petit récepteur tout particulièrement recommandé aux débutants. Détectrice à réaction équipée d'une lampe double et d'une valve (UCL82 et UY85)
Malgré sa simplicité, ce récepteur avec une bonne

antenne permet la réception de nombreuses stations.
PRIX SPÉCIAL POUR
L'ENSEMBLE COMPLET
EN PIÈCES DÉTACHÉES
7.500

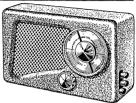
# - LE MINUS 6 -

(Décr. dans le n° de « Radio-Plans » de juillet 59) Récepteur miniature comportant 6 transistors et 1 diode, 2 gammes PO et GO. Bloc à touches, Coffret 2 tons, (Dimensions: 160×105×50 mm).

Montage facile.

Prix forfaitaire pour l'ensemble complet en pièces détachées... Prix spécial pour le poste com-plet en ordre de marche.....

16.995



# LE TRANSISTOR 7

(Décrit dans le nº du Haut-Parleur

Pour chaque montage : devis détaillé et schémas contre 50 F en T.P.

Hétérodyne miniature CENTRAD HE-TER-VOC. Coffret tôle givrée noir, entièrement isolé du réseau électrique.

Prix..... 11.950 Adaptateur 220-240..... 490

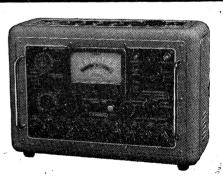
Contrôleur CENTRAD 715, 10,000 ohms 220 V.....

# - NORD-RADIO ·

149, rue La Fayette PARIS (10°). TRUdaine 91.47. C.C.P. PARIS 12.977.29.

# PENTEMÈTRE 752

 SIMPLE - Support unique par type - Selecteur de fonctions - Cadran à lectures directes RAPIDE - 90 secondes pour vé rifier un tube PREUS - Pente, Vide, Isolement Filament - Cathode MODERNE - S'adapte à tous les brochages - 10 sélec-teurs distribuant jusqu'à 10 é-lectrodes séparément sur: A-node, Ecran, Grille, Cathode, Filament - Broches inutilisées mises hors-circuit • COMPLET -Lampemètre et Pentemètre Tous les supports - Tous les tubes contrôlés et mesurés.



- Appareil concrétisant les deux méthodes classiques d'analyse des tubes électroniques. 
   LAMPEMÈTRE mesurant le débit cathodique et mettant en évidence les défauts électriques. 
   PENTEMÈTRE mesurant la pente dans les conditions normalisation au la characte de la condition normalisation au la characte de la character de la ch les de fonctionnement par application aux diverses électrodes des tensions annoncées par le constructeur, ou déterminées
- cees par le constructeur, ou determinées par le montage d'utilisation.

  Lecture immédiate de la PENTE, sans calcul, directement sur le cadran.

  Mesure de la valeur exacte de l'isolement Fil.-Cath. Appréciation du vide.
- 76 tensions de chauffage de 0,5 à 117 volts par bonds de 0,5 V. jusqu'à 9 V. et de volt en volt au dessus.
   Contrôle et Mesure de tous les tubes detropiques modernes de thestropiques modernes de thestropiques modernes
- électroniques modernes, des thyratrons, régulateurs, œils magiques, tubes à catho-
- es froides, etc. etc...

  Protection par fusible de l'appareil et des lampes contre toutes fausses manœuvres.

  Galvanomètre de précision 200 micro-
- ampères à limiteur de surcharge incorporé Lexique de mesure avec tableaux de combinaisons amovibles pour mise à jour.



4. Rue de la Poterie **ANNECY** Hte-Sav.

PARIS - E. GRISEL, 19, rue E.-Gibez (15°) - VAU. 66-55. - LILLE - G. PARMENT, 6, rue G.-de-Chatillon. — TOURS - C. BACCOU, 66, boul. Béranger. — LYON - G. BERTHER, 5, place Carnot. — CLERMONT-FERRAND - P. SNIEHOTTA, 20, av. des Cottages. — 5, piace Carnot. — Chemwort-Errand - F. SMEROTIA, 20, AV. des Cottages. —
BORDEAUX - M. BUKY, 234, cours de l'Yser. — TOULOUSE - J. LAPORTE, 36, rue d'Aubuisson. — J. DOUMECQ, 149, av. des Etats-Unis. — NICE - H. CHASSAGNEUX, 14, av. Bridault. — ALGER - MEREG, 8, r. Bastide, — STRASBOURG - BREZIN, 2, rue des Pelletiers, — BELGIQUE - J. IVENS, 6, rue Trappé, LIÈGE.

# NOTRE MATERIEL EST DE 1º CHOIX ET GARANTI INTEGRALEMENT PENDANT

your hénéficierez du franço UNE GAMME COMPLÈTE DE MONTAGES QUI VOUS DONNERONT ENTIÈRE SATISFACTION (POUR CHACUN : DEVIS DÉTAILLÉS et SCHÉMAS CONTRE 50 F)

# LE TRANSISTOR 2

(Décrit dans « Radio-Plans » 1956.)



Dimensions: 190×110×95 mm. Magnifique petit récepteur de conception nouvelle, équipé d'une diode au germa-nium et de deux transistors.

Ensemble complet en pièces détachées avec coffret ..... 6.500

# LE TRANSISTOR 3



(Décrit « Radio-Plans », décembre 1957.)

Dimensions  $230 \times 130 \times 75$ Pent récepteur à amplification directe de conception moderne et séduisante, équipé d'une diode au germanium et de 3 transistors dont 1 HF.

Ensemble comp. en pièces détachées avec coffret.... 9.750

# TRANSISTOR 3 REFLEX

(Décrit dans « Radio-Plans », juin 1958.)



Dimensions: 195 x 130 x 65 mm Est un petit récepteur très facile à monter et dont les performances vous étonneront Ensemble complet en piè-ces détachées avec coffret. 12.950 Le récepteur complet en 14.950 ordre de marche ......

# LE BAMBINO

(Décrit Jans le « Haut-Parleur» 15 novembre 1958.) Dimensions · 245 × 195 × 115 mm

15 novembre 1958.)
Dimensions 245 × 195 × 115 mm
Petit récepteur tous courants à 3 lampes « valve, cadre Ferroxcube 3 gammes (PO-GO-BE). Realisation d'une extréme facilite et d'un prix tout particulièrement economique.
Ensemble comp. en pièces détachées avec coffret. 11.500
Le récepteur complet en 13.500

# LE MARAUDEUR

(Decrit dans Radio-Plans de mai 1957).
Dimensions:
200 × 200 × 100 m 200 × 200 × 100 m;

4 lampes à piles, série economique (DK96, DF96, DAF96 et DL96) bloc 4 touches à poussoir (PO - GO - OC et BE), HP elliptique 10 x 14



Complet en pièces dét. 12.375 avec lampes et coffret... 12.375 Le jeu de piles..... 1.210 Le récepteur complet en ordre de marche.... 15.675

# LE RADIOPHONIA 5

(Décrit dans « Radio-Plans », nov. 1956.) Dimensions . 460 × 360 × 200 mm. Magnifique ensemble RADIO et TOURNE-DISQUES 4 vitesses, de conception ultra-moderne.

Ensemble complet en 25.300 pièces détachées ... 25.300 Le récepteur complet en ordre de marche ... 28.600



# LE CADET

(Décrit dans « Radio-Plans » mars 1959). Changeur de fréquence 3 lampes + œil + valve. 4 gammes : PO, GO, OC et BE. En élégant coffret en matière moulée (vert ou marron : à spécifier à la commande).

Prix forfaitaire pour l'ensemble complet en pièces détachées....

Prix spécial pour le poste complet en ordre de marche.....

## LAMPES GRANDES MARQUES

	— (P	HILIPS M	A7N	Δet	te ) FN	RNIT	FS C	ACHETÉES	'n	ORIGI	NF	
XDC1		EBL21			EL86			UF89		475	6L6	1.345
ABC1	1.950				EL90		435				6M6	1.108
AF3	1.300				EM4		870				6M7	1.028
AF7	1.050			.108	EM34.		791				6N7	1.464
AL4	1.350				EM80.		554			475	6N8	554
AZ1	554			712	EM81		554				6P9	514
AZ11	800			791	EM84		791				6Q7	870
AZ12	1.200			712	EM85		554	1A7		1.150	6SQ7	1.150
AZ41	633			712			791	1L4		633	6U8	712
CBL6	1.464	ECC88	. 1.	.464	EY81		673	1R5		594	6V4	357
CL4	1.650	ECC91	. 1.	.108	EY82		514	1S5		554	6V6	1.187
CY2	870	ECF1	. 1.	.187	EY86		673			554	6X2	791
DAF91	554	ECF80		712	EY88		791	2A3.:		1.350	6X4	357
DAF96	554	ECF82		712	EZ4		870	3A4		673	9BM5	514
DCC90	1.100	ECH3		.187	EZ40		594			1.100	9P9	514
DF67	968	JECH11		.750	EZ80		357			594	9U8	712
DF91	554			.345	EZ81		435			594	12AT7	712
DF92		ECH42		633	GZ32		1.028			791	12AU6	514
DF96	554			554	GZ41		396			1.028	12AU7	712
DK91	594			633	PABC8		870			594	12AV6	435
DK92	594			.750	PCC84		712			594	12AX7	791
DK96	594			594	PCC85		712			1.028	12BA6	366
DL67		ECL82		791	PCC88		1.464			1.187	12BE6	554
DL92	594			949	PCF80.		712			1.187	12N8	554
DL93		EF9			PCF82.		712			1.108		1.108 1.464
DL94		EF11			PCL82.		791			435 435	25A6 25L6	1.464
DL95		EF40		870 633	PL36		1.582 2.571			514	25Z5	1.028
DL96		EF41		791	PL38 PL81F.		2.571 1.108			435	25Z6	870
DM70		EF42		514			594			396	35	1.108
DM71 DY86		EF80-EF8		791	PL82 PL83		594			554	35W4	475
E443H	1.350	EF86		475	PY81		673			514	35Z5	949
EA50	1.028			396	PY82		514			1.582	42	1.108
EABC80	870			514	PY88		791			¥12	43	1.108
EAF42		EF97		514	UABC8		870			1.108	47	1.108
EB4		EF98			UAF42		594			1.108	50B5	
EB41		EK90			UBC41		475			712	50L6	1.108
EB91		EL3		.187	UBC81		475			1.977	57	1.108
EBC3				850	UBF80.		554			1.108	58	1.108
EBC41	475	EL36		.582	UBF89.		554			1.464	75	1.108
EBC81	475	EL38	. 2.	.571	UBL21.		1.187	6F5		1.028	77	1.108
EBC91	435	EL39	. 2	.571	UCH42		633	6F6		1.028	78	1.108
EBF2	1.108	EL41		514	UCH81		554	6Н6		1.345	80	594
EBF11	1.450	EL42		712	UCL11.		1.750			1.187	117Z3	791
EBF80		EL81F			UCL82		791			1.028	506	791
EBF83		EL82		594			633				807	1.582
EBF89		EL83		594	UF42		949				1561	791
EBL1	1.345	EL84		475	UF85		514	6K7		943	1883	594
		- DIODE	S A	U G	ERMA	NIUN	/I et	TRANSIS	TO	RS -		

OA70... 179 OC70.. 791 OA85... 198 OC71.. 870 OC44... 1.345 OC72.. 1.028 OC45.. 1.108 Pour tous autres types, veuillez nous consulter (enveloppe timbrée)

# TOUJOURS LE PLUS GRAND CHOIX DE TOURNE-DISQUES 4 VITESSES

aux meilleurs prix...



RADIOHM 4 VITESSES, nou- 6.850 6.850 PATHÉ MARCONI Mélodyne 7.350
4 vitesses dernier modèle 129. 7.350
DUCRETET - THOMSON 10.500 PATHÉ MARCONI Chan- 15.000 geur 45 tours. Type 319... 15.000 MALLETTE RADIOHM, 9.250 4 VITESSES.....

et la dernière nouveauté! Platine RADIOHM, A TÊTE STÉRÉO-PHONIQUE..... 8.850

(Prix spéciaux par quantités).

# - C.C.P. PARIS 12977-29 tobus et Métro : Gare du Nord

AUX MEILLEURES CONDITIONS
TOUTES PIÈCES DÉTACHÉES DE RADIO
Consultez-nous ...

CATALOGUE GÉNÉRAL 1959 CONTRE 100 F EN TIMBRES

# TRANSISTOR 4 REFLEX



dans « Radio-Plans » décembre 1958.)

Dimensions: 195×130×70 mm. Un petit montage à 4 transistors, parti-culièrement séduisant par sa simplicité de montage et son rendement.

ue montage et son rendement.
Ensemble comp. en pièces 15.950
détachées avec coffret.... 19.950
Le récepteur complet en 19.950 LE TRANSISTOR 5 REFLEX P.P.

Mêmes présentation, dimensions et montage que ci-dessus, mais comporte un 5° transistor pour l'étage push-pull. Ensemble complet en pièces détachées avec coffret. 19.450 Le récepteur complet en 23.450

# LE TRANSISTOR 5

(Décrit dans « Radio-Plans », mai 1958.) Dimensions 250×160×85 mm. Montage éprouvé, facile à construire et

# LE TRANSISTOR 6

(Décrit dans « Radio-Plans » octobre 1958)



Dimensions  $260 \times 155 \times 85$  mm.

LE JUNIOR 56
(Décrit dans « Radio-Plans » de mai 1956.) Dim.: 300×230×170 mm). Changeur de fréquence 4 lampes, 3 gammes

+ BE. Cadre incorporé.

Ensemble complet en pièces détachées ..... Le récepteur complet en ordre de marche ... 14,850

# LE SENIOR 57

(Décrit dans le « Haut-Parleur », novembre 1956.) Dimensions : 470 × 325 × 240 mm.

Ensemble complet en pièces détachées..... 18.425

Le récepteur complet en ordre de marche ... 20.625

12.925

# LE SÉLECTION



(Décrit dans le « H.-P. » du 15 janvier 

Poste complet en ordre de marche.....

EXPÉDITIONS A LETTRE LUE CONTRE VERSEMENT A LA COMMANDE - CONTRE REMBOURSEMENT POUR LA FRANCE SEULEMENT

# SOCIÉTÉ B.G. MÉNAGER

# MARCHANDISES NEUVES HORS COURS

Postes portatifs transistors PO et GO.	mè
Valeur 38,500, Prix.       22.900         Modèle à	
Sèche-cheveux air chaud. Neuf. Emballage usine	Tra 1 A 3 A
Ventilateur 110 ou 220 V 3.800	Ré
	rad
Moteurs courant lumière, 2 fils (110 et 220 V). Carcasse forte. Roulements à billes	18.
SKF. Bobinage cuivre.	6 té
0.35 CV, 1.500 t/mn 8.590	6
0,50 CV, 1.500 t/mn	par
3/4 CV, 1.500 t/mn 12.990	[Val
1 CV, 1.500 t/mn 17.900	Pet
Moteurs triphasés, 220 × 380, carcasse	Pri
fonte, garantis 1 an.	Po
0,75 CV, 1.500 t/mn à 3.000 11.550 1 CV 12.980 2 CV 15.730	En
3 CV 19.690 5 CV 26.200	up
Nous expédions tous roulements à billes	gaı
sous 48 heures.	Mo
Micromoteurs a synchrones, 3-5 ou	To
30 t/mn	125
Petits moteurs triphasés 1/5 CV 220 V.	Co
4.000	

. .... DO -4 CO

	Boîte de contrôle VOC voltmètre, ampère- mètre milli 16 contrôles 110 ou 220 4.250
į	Transfos 110/220 réversibles.
	1 A 1.760 2 A 2.730 3 A 4.400 5 A 6.900
	Régulateur de tension automatique pour
	radio et téléviseur 180 à 200 W. Valeur
	18.000. Vendu 12.500
	6 téléviseurs 43 cm multicanaux 69.000
	6 postes Ducretet-Thomson, 4 haut-
	parleurs, modulation de fréquence, neufs.
	Valeur 99.500. Vendus <b>55.000</b>
	Petits moteurs silencieux, 110 ou 220.
	Prix 3.500
	Poulies de moteur, toutes dimensions.
	Ensemble moteur tourne-disque-pick-
	up Pathé-Marconi, 4 vitesses microsillon,
	garanti 1 an, 110-220 V. Neufs 7.990
	Modèle 3 vitesses 220 V 4.900
	Tourets 110 ou 220 V, avec meule de
	125×13×18 en 110 V 8.985
	Coffret accessoires adaptables, poulie,
	porte-brosse 3.990
	-

# AFFAIRES ABSOLUMENT SENSATIONNELLES

Mach. à laver Hoover de démons-
trations avec essoreurs 34.000
50 postes secteur Pathé-Marconi.
Volum 20 000 Vandus 12 050
valeur 20.000. vendus 13.990
25 radiateurs infra-rouge 2.900
25 radiateurs butane 14.900
Valeur 26,000, Vendus       13.950         25 radiateurs infra-rouge.       2.900         25 radiateurs butane       14.900         .25 radiateurs catalyse       9.500
Auto-cuiseur S. E. B. en emballage
6.350 d'origine avec notice. S.E.B. 4
S.E.B. 5.5
S.E.B. 8 8.450
Mach. à laver Bloc Mors essor.
centrif. Chauff. élect 49.000
50 rasoirs Philips Valeur 9 000
50 rasoirs Philips. Valeur 9.000. Vendus pièce 6.900, neufs gar. 1 an.
Par 2 rasoirs 6 500 pièce
Par 2 rasoirs <b>6.500</b> pièce. <b>25 rasoirs Visseaux.</b> Valeur 8.500.
Vendus pièce <b>5.300</b> , neufs gar. 1 an.
Par 2 rasoirs <b>4.850</b> pièce.
2 cuisinières Thomson, 4 feux four
entièrement élect. neuves. Valeur
67.500. Vendues 49.500
1 machine à laver de démonstration
6 kg vestale Conord, valeur 158.500.
Vandua 92 000
Vendue
6 noôles à mazout Brandt neufs
emballage d'origine réglable de 80 m²
6 poêles à mazout Brandt neuts emballage d'origine, réglable de 80 m <sup>2</sup> à 250 m3. 7.000 calories-heures. • aleur
56.000. Vardum 27.500  aerateurs de cuisine Radiola.
aerateurs de cuisine Radiola.
Neufs 5.750
2 machines à laver Thermor, 6 kg.
Prix 69.000
Mach à laver bloc Diener 5 kg essor
pneumatique
1 machine à renasser électrique
Valeur 79 000 Vendue 49.000
1 mach à laver Scholtés de démon-
Bendix de démonstration entièrement automatique 110 ou 220 V (garantie 1 an)
automatique 110 ou 220 V (garantie
l an)
10 ventilateurs de plafond allure
lente helice 900 mm. mono 110 V.
Valeur 32.000, 2 vitesses. Vendus
Vendus 16.900
10.500

200 fers à souder 110 ou 220 V.
Prix 850
Prix
circulation d'eau, 50 % du tarif.
20 blocs moteurs neufs à essence
Somotherm 2 temps, 1 CV 1/2. Faible consommation. 22.900 pièce. Ga-
consommation, 22.900 pièce, Ga-
rantie 1 an.
25 postes radio portatifs sur piles,
complets avec antenne 14.900
complets avec antenne 14.900 10 cuisinières Brandt, 3 feux, 1 four
avec thermostat, gaz et butane, neuves.
Prix 32.800
Prix
tration 25.000
Aspirateurs neufs, emballages d'usine
tration
soires 18.150
soires
balai, modèle de démonstrations.
Valeur 40.000, Vendus 19.500
50 postes Auto-radio Monarch,
balai, modèle de démonstrations. Valeur 40.000. Vendus 19.500 50 postes Auto-radio Monarch, 6 lampes, modèle clavier, 6 et 12 V,
complets, Neufs, Garantis 1 an.
Prix 22.500
En 8 lampes 24.900
25 Unités hermétiques Tecumseh
complets. Neufs. Garantis 1 an. Prix
100 à 200 litres), 110 ou 220 V.
, to macmines a laver branci.
Prix 49.900
5 machines à laver, essorage centri-
fuge. Bonnet. Valeur 135.000.
Vendues
6 machines à laver, 4 kg, $110 \times 220$ V,
chauffage, avec bloc d'essorage.
Prix. 29.500 10 électrophones neufs, complets, en
10 électrophones neufs, complets, en
valises, avec haut-parleur, amplifi-
cateur, lampes, tourne-disques, 4 vi-
tesses, pick-up et microsillon, 110 et
220 V 17.995
valises, avec haut-parleur, amplificateur, lampes, tourne-disques, 4 vitesses, pick-up et microsillon, 110 et 220 V
by mousins a cate, 110 V, neufs em-
paties, avec garantie 1.750
i io reirigerateurs nems, modele 1900
équipé av. compresseur hermétique, Tecumseh. Garantis 5 ans. Valeur
105 000 Vanda
125.000. Vendu 79.000

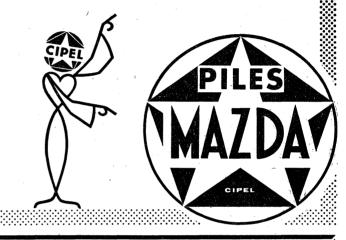
Petit socle bâti universel pour arbre porte-scie, bâti à meuler ou polir, tête de perceuse. 5.985 in00 réglettes fluo 1,20 m, 110 ou 220, complet avec transfo incorporé et starter sauf tube. 2.650 Moteurs machines à coudre, pose instantanée, 2 allures : broderie, travail normal. Complets avec rhéostat à pédale, poulie, courroies cordon, éclairage, garantis 2 ans. 8.200 Même ensemble sans éclairage, l vitesse

2 aspirateurs Paris-Rhône, type balai, neufs. Avec accessoires, 110 V. 16.950 

# PILES SPÉCIALES RADIO-TRANSISTORS



POUR TOUS LES POSTES



Groupes électro-pompes Windt, neufs, 110 ou 220, courant lumière, turbine bronze, consommat. 400 W. Elévat. 22 m. Aspirat. 7 m. Garantis 1 an. La pièce... 27.390

*6*20

 Thermo-plongeur électr., 110 ou 220 V.

 élément blindé de 7 mm, 220 W.
 1.380

 500 W.
 1.995 1.000 W.
 2.375

Groupes élect. pompes immergés Jeumont, débit 4 m3, puits profond (38 m), 1 CV triphasé, 220 × 380. Réservoir crépine, contacteur de pression.

Rasoirs Remington IV, emballage d'origine avec garantie 110/220..... 7.950 Moulin à café 110 V, Peugeot.. 1.790

Aspirateurs état neuf, utilisés en démonstration, complets avec accessoires.

Conord, Electro-Lux...... 14.800 200 flexibles d'aspirateur ...... 850 Circuses utilisées en démonstration, état neuf. Garanties 1 an. Electro-Lux ou Conord...... 20.850

Machines à laver utilisées en démonstration, état neuf. Garanties 1 an.

Laden Monceau, 7 kg..... 139.000
Laden Alma, 4,500 kg...... 89.000

Mach. à laver démarquée, 5 kg, chauff. gaz ville ou butane, bloc essoreur et pompe 110 × 220 V. Valeur 55.000, pour 35.000 Mors nº 2. essor, centrif..... 28.000

2 machines Brandt, essor. centr. pompe et minut. Valeur 81.000. Prix... **59.000** Super Lavix...... 39.000 Sauter 110 V, chauffage gaz.... 59.000

Thomson gaz et sur 110 V.... 59.000 5 Bendix entièrement automatiques. Valeur 148.000. La pièce..... 75.000

1 machine à laver Mors nº 1.. 19.000 Mors  $2\times3$  avec chauffage gaz pompe, essorage centrifuge et cuve de récupération. Valeur 124.000... 69.000

Machines à laver Conord, essorage centrifuge. Chauffage gaz L2C, 3 kg. Valeur 89.000. Pour...................................49.000

2 machines à laver Conord, chauffage 

1 an,  $110 \times 220$  essoreur, chauffante 3,500 kg. Valeur 75.000. Vendues..... **45.000** 

Réfrigérateurs Frigélux, utilisés en dé-

Réfrigérateur d'absorption à partir de 19.000

# SOCIÉTÉ B.G. MÉNAGER

20, RUE AU MAIRE, PARIS-3°. Tél. : TUR. 66-96 Métro : ARTS ET MÉTIERS. — Ouvert même le dimanche. Ces marchandises sont rigoureusement garanties l an. Expédition province chèque ou mandat à la commande. Port dû. Conditions de crédit sur demande. Liste complète des machines à laver contre un timbre de 25 francs. Vente, échange de moteurs d'occasion. Envoi gratuit tarifs de plus de 200 sortes de moteurs différents.



# LA RADIO FACILE... ...Premier pas vers l'électronique

Vous pouvez en quatre mois connaître à fond la cons truction et le dépannage pratique de tous les récepteurs par une MÉTHODE facile, agréable, éprouvée. Elle ne comporte que 18 leçons. **200 figures et schémas**, **12 planches.** Excellente initiation à l'électronique. Formation technique complète, pratique expliquée, tours de main, et

SOMMAIRE DE LA MÉTHODE

- Notions pratiques d'électricité Principes électroniques de la réception Super-hétérodyne Le récepteur et ses éléments Système d'accord Montages Câblage « Tous courants » BF Amplificateur MF Étage changeur de fréquence Essai et alignement.
- LES PANNES, DÉPANNAGE.
- Modifications Modernisations. Bandes OC.

- Schémathèque de tous les récepteurs RADIO et TÉLÉVISION 🌑 Caractéristiques et culots des lampes.
- FOURNITURE DE TOUT L'OUTILLAGE ET D'UN CONTROLEUR, ainsi que les pièces détachées (6 tubés NOVAL et HP compris) pour la construction de votre récepteur.



# GRACE A UN COURS DE TÉLÉVISION OUI S'APPREND TOUT SEUL

l'étude la plus complète et la plus récente de la Télévision d'aujourd'hui. Un texte clair 400 figures, plusieurs

# NOTRE COURS VOUS FERA

COMPRENDRE la Télévision.

Rappel des généralités.

RÉALISER

votre Téléviseur Non pas un assemblage de pièces, mais une construction détaillée.

MANIPULER les appareils de réglage.

Nous vous prêtons un véritable Labo-mire, générateur wobbulateur

oscilloscope, etc.

VOIR

l'alignement vidéo, les pannes,

Nous vous confions un projecteur et un film montrant les réglages HF et MF (et l'emploi des appareils de mesure).

## EN CONCLUSION

UN COURS PARTICULIER parce qu'adapté au cas de chaque élève par contacts personnels, par lettre ou visites, avec l'auteur de la Méthode lui-même.

ESSAI GRATUIT A DOMICILE PENDANT UN MOIS DIPLOME DE FIN D'ÉTUDES CARTE D'IDENTITÉ PROFESSIONNELLE ORGANISATION DE PLACEMENT SATISFACTION FINALE GARANTIE OU REMBOURSEMENT TOTAL

# **ÉCOLE DES TECHNIQUES NOUVELLES** 20, RUE DE L'ESPÉRANCE, PARIS (13°)

Dès AUJOURD'HUI, envoyez-nous ce coupon ou recopiez-le

Veuillez m'envoyer sans frais et sans engagement pour moi, votre notice très détaillée nº 5024 concernant la Radio.

# **ÉCOLE DES TECHNIQUES NOUVELLES** 20. RUE DE L'ESPÉRANCE, PARIS (13°)

Dès AUJOURD'HUI, envoyez-nous ce coupon ou reconiez-le

gement pour moi, votre notice très détaillée n° 5124 concernant la **Télévision**.

Veuillez m'envoyer sans frais et sans enga-



# EN TÉLÉVISION :

## DIVISER... POUR DÉPANNER!

Tel est le principe de notre nouvelle Méthode. Fondée uniquement sur la pratique et applicable dès le début à vos dépannages télé. PAS DE MATH, NI DE THÉO-RIE, PAS DE CHASSIS A CONSTRUIRE. Elle vous apprendra en quelques semaines ce que de nom-breux dépanneurs n'ont appris qu'au bout de plusieurs années de travail.

Les schémas et exemples sont extraits des montages existants actuellement en France ainsi que des mon-tages étrangers les plus intéressants. Enfin deux

## ATOUTS MAITRES:

- 1º Une importante collection de schémas récents, tous présentés de la même façon sous un pliage genre « carte routière ».
- 2º Un mémento « fabriqué » par vous en cours d'étude qui mettra dans votre poche l'essentiel de la Méthode.

EN CONCLUSION: notre Méthode ne vous fera pas apprendre la Télévision. Mais par elle, en quel-ques semaines, si vous avez déjà des connaissances certaines vous aurez acquis la PRATIQUE COM-PLÈTE ET SYSTÉMATIQUE DU DÉPANNAGE. Vous serez le technicien complet, le dépanneur efficace jamais perplexe, au diagnostic « sûr » que ce soit chez le client ou au laboratoire.

Assistance technique du professeur par lettres ou visites pendant et après les études.

# ECOLE DES TECHNIQUES NOUVELLES

20, RUE DE L'ESPÉRANCE, PARIS (13°)

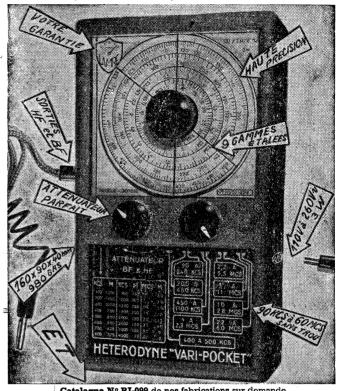
Dès AUJOURD'HUI, envoyez-nous ce coupon ou recopiez-le

Veuillez m'envoyer sans frais et sans enga-gement pour moi, votre notice très détaillée nº 5224 concernant le Dépannage Télévision.



## **LECTEURS! ATTENTION!**

VOUS QUI AVEZ ÉTÉ DÉÇUS AILLEURS, VOUS QUI DOUTEZ, faites-nous confiance. Vous aurez satisfaction totale avec la qualité de nos Appareils de Mesures. Un exemple : l'HÉTÉRODYNE VARI-POCKET est un générateur à HF modulée, montage ALTERNATIF, éliminant tous les ennuis et mauvais fonctionnement des générateurs tous courants. Son prix vous assure un appareil sérieux et accessible (15.900 F. taxes en sus). Remise aux lecteurs.



Catalogue N° RJ-099 de nos fabrications sur demande.

LES APPAREILS DE MESURES RADIO-ÉLECTRIQUES SAINT-GEORGES-SUR-CHER (Loir-et-Cher), Tél. 55

STÉREO

premier choix, un dossier technique précis des plans de montage clairs et détaillés, VOUS ASSURE D'UNE RÉUSSITE TOTALE

matériel de

contient tout le

qi.

Ге

ÉLECTROPHONE STÉRÉOPHONIQUE pour disques normaux et stéréo

GARANTIE: UN AN

Décrit dans « Radio-Plans de juillet 1959,

Balance. MAGNÉ TOPHONE Volume couplé

54.300 ids et vitesses réglables. plateau lourd..... fallette grand luxe en vulcano plant EN ORDRE DE MARCHE

Avec platine tête RONETTE.

CARTON

semi-profess. PHILIPS.

40.500 46.300

68.000

SUPER TUNER FM 59 - PRISE « MULTIPLE)

Adaptateur FM 7 Grande sensibilité :

CARTON STANDARD

21.000

« SUPER-SPOUTNIK » 5 TOUCHES Poste Universel à transistors U.S.H.
Ondes courtes - PO - GO
TRÈS PUISSANY ET MUSICAL
HP de 17 cm
Avec prise antenne auto

cour à droite) République. — Tél. : ARC 10-74. DU TEMPLE - PARIS-IIIe (2º cour à droite) ou République. — Tai · we r RUE Métro : Temple 175,

ET AMPLI FIDÉLITÉ PRÉ-AMPLI TRÈS HAUTE

3 ENTRÉES par sélecteur - Contre-réaction réglable Réglage : CAIN - CRAVES - AIGUES ÉQUILIBRACE DISTORSION : inférieure à 0,1 % BRUIT DE FOND : — 85 dB

Le même en 10 WATTS 28.450

MAGNÉTOPHONE FIDÉLITÉ

SEMI-PROFESSIONNEL

2 vitesses

CARTON STANDARD

LE PLUS VASTE CHOIX D'EUROPE AU PRIX DE FABRIQUE TOUT LE MATÉRIEL

STÉRÉO

HAUTE FIDÉLITÉ

DÉMONSTRATIONS TOUS LES JOURS DANS NOTRE AUDITORIUM de 10 à 12,30 et de 14,30 à 19

ÉBÉNISTERIES - MEUBLES COMBINÉS RADIO-PHONO TOUTES LES PIÈCES DÉTA-CHÉES Radio - BF. Contre 160 F pour participation aux frais. CATALOGUE GÉNÉRAI TOUT NOTRE MATÉRIEI PEUT ÊTRE ACQUIS EN ORDRE DE MARCHE



Andax Andax Andax Mondiale Mondiale DANS LA GAMME TRÈS VASTE DES HAUT-PARLEURS "AUDAX" QUELQUES MODÈLES DE GRANDE ACTUALITÉ

# T7-13 PB 8

Les caractéristiques de ce haut-parleur elliptique le désignent pour l'équipement des récepteurs « Miniature » à transistors de hautes performances.

# T4 PB 7

Haut-parleur de dimensions très réduites et à caractéristiques étudiées pour la réalisation de récepteurs « Subminiature ».

# T7-25 PB 9

Haut-parleur de forme très allongée (7 cm × 25 cm) spécialement conçu pour téléviseurs et électrophones comportant le haut-parleur de foce, selon la tendance nouvelle.

(3)

# W, CIRCULAIRE

Haut-parleur circulaire type inversé d'une présentation très décorative avec sorties dissimulées; se recommande pour toutes les réalisations à hout-parleur apparent.

# W, ELLIPTIQUE

Haut-parleur elliptique de mêmes caractéristiques que le précédent et d'une présentation décarative identique, convient par sa forme aux réalisations dont les dimensions ne s'accommodent pas de l'emploi d'un hout-parleur circulaire,

# AUDAX

S. A. au capital de 288 millions de francs

45, AV. PASTEUR · MONTREUIL (SEINE) AVR. 50-90 (7 LIGNES GROUPÉES)
Dép. Exportation: SIEMAR, 62 RUE DE ROME • PARIS-89 LAB. 00-76



NIDYNE

**POSTE MINIATURE A 6 TRANSISTORS** + diode PO-GO, cadre 140 mm. HP 6 cm. Gros aimant 3 MF - BF 400 mW avec 2 transfos, 1 driver - 1 sortie. Coffret gainé 2 tons,  $180\times60\times105$  mm.

Complet en pièces détachées avec schéma et plan. Prix forfaitaire net... 18.900

\*

**AMPLI HI-FI 4 W 5 POUR ÉLECTROPHONE** 3 lampes :  $1\times12$ AU7 -  $1\times$ EL84 -  $1\times$ EZ80, 3 potentiomètres : un grave - un aigu - une puissance. Matériel et lampes sélectionnés.



# Ampli HI-FI TR 229

CLASSE INTERNATIONALE

Ce pré-amplificateur et amplificateur 17 W a été décrit dans la rubrique BF de la revue  ${f Toute}$  la  ${f Radio}$ , numéro d'octobre 1958.

EF86 - 12AT7 - 12AX7 - 2×EL84 - EZ81 - Préampli à correction établie - 2 entrées pick-up haute et basse impédance. - 2 entrées radio AM et FM. - Transfo de sortie : GP 300 CSF. Graves - aiguës - relief - gain - 4 potentiomètres séparés. Polarisation fixe par cellule oxymétal. Réponse : 15 à 50.000 Hz. Gain : aiguës + 15 dB. - Graves 18 dB + 25 dB. Présentation moderne et élégante en coffret métallique givré.

Equipé en matériel professionnel.



# TRANSIDYNE AUTOSIX

Super 6 transistors push-pull 2×OC72. Hautparleur spécial BE-PO-GO, clavier 5 touches, cadre antenne, prise auto, Prise PU 2 piles, une 9 volts HF, une 9 volts BF. Equipé de transistors HF américains. Complet, en pièces détachées avec coffret........... 25.000



**TUNER FM 229** 





7 tubes, avec ruban EM84, platine HP câblée, Sensibilité : 2 mV. Documentation sur demande. En pièces détachées ou câblé.

détachées ou cablé. (Décrit dans « Radio-Constructeur » de juin 1959.)

# Une Affaire sensationnelle!

# **RADIO-VOLTAIRE**

155, avenue Ledru-Rollin, PARIS-XIe - ROQ. 98-64

C.C.P. 5608-71 - PARIS

Facilités de stationnement

# Avec cette documentation Spécialement réalisée pour vous S TELEVISION RADIO ≥ MENAGERS

groupez tous vos achats/

chez le plus ancien Grossiste de la place

PRIX DE GROS ET DE DÉTAIL

A JOUR AU 1° AOUT 1958

276 PAGES, FORMAT

15,5 x 24 - FRANCO

200.



RUE DE LA BOURSE, PARIS-2°. RIC 43-19
C.C.P. PARIS 14346.35





Pour votre chaîne haute fidélité...

# câblage impi

ransco

comprenant:

Un préamplificateur gain 200 (EF 86);
Un étage d'amplification à faible distorsion (ECC 83);
Un étage de sortie push pull-classe AB (2 x EL 84).

Contre réaction > 28 db;

Bande passante rectiligne de 15 à 16 000 Hz; Puissance : 10 W.

Encombrement réduit ;

Montage par simples soudures aux points repères de la

Plus de mise au point délicate.

Services commerciaux et Magasins :

7, passage Charles-Dallery - PARIS XIe - Tél.: VOLtaire 23-09 - Usines à Évreux

En vente chez les Grossistes "TRANSCO", dont les adresses sont communiquées sur simple demande. 

# *usappendre...* montage CTION, DÉPANNAGE

Giorgi

136



# Vous qui exigez la qualité,

faites confiance à pour la Saison 1959-1960





# MODULATION DE FRÉQUENCE: W - 7 - 3 D

Gammes PO - GO - OC - BE. — Sélection par clavier 6 touches. — Cadre antiparasite grand modèle incorporé. — Etage HF accordé, à grand gain, sur toutes gammes. — Détections A.M. et F.M. par cristaux de germanium. — 2 canaux B.F. basses et aiguës, entierement séparés. — 3 tubes de puissance dont 2 en pushpull. — 10 tubes. — 3 germaniums. — 3 diffuseurs haute fidélité. — Devis sur demande.

# W-8 — Nouvelle réalisation AM-FM Renseignements sur demande.

Description parue dans le numéro du 15 octobre 1958 du « Haut-Parleur ».

# AMPLIFICATEUR HAUTE FIDÉLITÉ

Réalisation conçue sur le principe de la B.F. du W7-3 D. Devis et documentation sur demande.

# PRÉ-AMPLI D'ANTENNE

Décrit dans le numéro d'octobre 1958 de « Radio-Constructeur ». De dimensions réduites, 65 × 36 × 36 mm. Ce pré-ampli peut être qualifié de miniature. Fixation sur châssis à l'aide d'une prise octale mâle lui servant d'embase et d'alimentation. Cascode classique, Stabilité extraordinaire. — Devis et documentation sur demande.

Pour nos ensembles CL 240 et W 8 Ebénisterie chêne ou 2 teintes (38 x 60 x 27 cm) \$\_\_\_\_\_



# TÉLÉVISION: "TÉLÉNOR" et "W.E. 77" NOUVEAU MODÈLE ÉCONOMIQUE



Ebénisterie gainée 2 teintes (300  $\times$  180  $\times$  105 mm) 7 transistors + 2 diodes H. P. Princeps 12  $\times$  19 3 gammes GO - PO - BE

HF pour fonctionnement en voiture En ordre de marche . . . . 46.800 Remise 15 º/o aux lecteurs de la

# \* TRANSISTORS

Poste 6 transistors + diode. Complet en ordre de marche. (Dimensions: 200 x 138 x 79).	18.500
Poste 8 transistors + diode. Spécial voiture	22.500 33.350
Transistors Industro-Philips-Thomson. ler choix.	
OC44. OC45. OC71. OC72. OA70.	1.445 1.190 935 1.100 175
Gamme complète d'ensembles prêts à câbler.  5 transistors + diode (Dim.: 250×175×75) 6 transistors + diode	17.155 18.770
Bientôt : UN NOUVEAU MODÈLE présentation poste	voiture,
	دسس

Tous ces ensembles transistors peuvent être } équipés du bloc CHALUTIER

mwww.m. \* Disponible immédiatement \* mwww.m. \*

\* MATÉRIEL BOUYER en stock.

**Ampli** 10 - 20 - 30 - 70 - 150 watts.

Ampli transistor.

Interphones industriels.

Porte-voix électriques.

Haut-parleurs à chambre de compression.

Colonnes - Micro et accessoires.

PRIX SPÉCIAUX, NOUS CONSULTER

Devis sur demande

	* APPAREILS DE MESURES	
	CENTRAD : Contrôleur VOC	4.640 14.850
	METRIX : Contrôleur « International ». Modèle 430	25.000 11.950 17.000
	RADIO CONTROLE : Générateur HF - Signal Générator	34.495
	* TOURNE-DISQUES	
	PHILIPS Changeur 4 vitesses. Modèle 59	12.900 5.350 5.150
	RADIOHM 4 vitesses. Nouveau modèle	6.850 8.850
,	PATHÉ-MARCONI Melodyne 4 vitesses, dernier modèle Changeur 45 T - 319	7.350 15.000
	DUCRETET-THOMSON T 64	10.500
	Platine GARRARD - type 4 HF. Modèle spécial pour Hi-Fi et phonie 4 vitesses réglables - plateau de 30 cm. Pri cellule	
	Balance pèse pick-up	1.440 2.340

# **★ PENDULES ÉLECTRIQUES TROPHY**

Fonctionnent sans interruption une simple pile torche de 1,5 V pendant plus d'un an. Modèle Cendrillon ... **5.900** >> Elysée . . . . . **6.800** 

Pour les remises nous consulter!

\* LAMPES DE TOUT PREMIER CHOIX - FORTE REMISE \* FAISCEAUX RETEM-DEB. Gros et Détail.

Pour antibarasitage des voitures

104, RUE DE MAUBEUGE \_\_ PARIS (104) \_\_ TRU. 65-55 Entre les métros BARBES et GARE du NORD

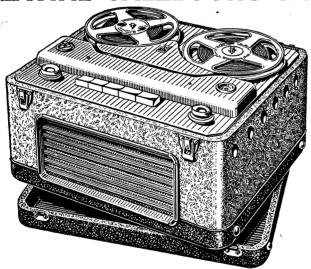
# Têtes magnétiques

VOUS TROUVEREZ CI-DESSOUS LA SÉRIE COMPLÈTE DE NOS TÊTES MAGNÉTIQUES QUI PERMETTENT, SOIT L'AMÉLIORATION OU LA TRANSFORMATION DE PLATINES EXISTANTES, SOIT LA CONSTRUCTION DE PLATINES ORIGINALES. LES TÊTES SPÉCIALES PEUVENT ÊTRE MONTÉES SUR TOUTES LES PLATINES DE NOTRE FABRI-CATION A LA DEMANDE.

- \* TYPE STÉRÉO: Enregistrement/lecture simultané de 2 pistes de 2,2 mm sur bande 6,35 mm, impédance 12 ohms.
- \* TYPE E : Enregistrement/lecture piste 2,2 mm haute ou basse, impédance 2,400 ohms.
- \* TYPE EBI: Enregistrement/lecture piste 2,2 mm haute ou basse, impédance 30 ohms.
- \* TYPE E 6 : Enregistrement/lecture piste 6,35 mm, impédance 30 ohms.
- ★ TYPE E6HI : Enregistrement/lecture piste 6,35 mm, impédance 2.400 ohms.
- \* TYPE MULTIPISTE : Enregistrement/lecture simultané de 16 pistes de 1 mm sur bande 25,4 mm, impédance 8 ohms.
- ★ TYPE F : Effacement piste 2,3 mm, haute fréquence 120 à 150 kHz.
- ★ TYPE F6: Effacement piste 6,35 mm, haute fréquence 120 à 150 kHz.

Bande passante des têtes enregistrement /lecture décrites ci-dessus /
A 38 cm/seconde : 10 Hz à 30.000 Hz.
A 19 cm/seconde : 10 Hz à 20.000 Hz.
A 9,5 cm/seconde : 10 Hz à 13.000 Hz.
Souffle à 19 cm/seconde < - 65 db.
A 9,5 cm/seconde < - 55 db.
Réponse avec OLIVER 5 A : ± 20 db à 50 Hz. ± 18 db à 10.000 Hz.

# PLATINE SALZBOURG



Type semi-professionnel à commande électromagnétique par clavier, arrêt et départ instantanés par embrayage ou débrayage électromagnétique ne don-mant aucune tension à la bande. 2 ou 3 vitesses 38 · 19 · 9,5 cm /seconde, pouvant recevoir 2, 3 ou 4 têtes. Possibilité de commandes à distance. Compteur horaire à remise à zéro incorporé.

Envoi de notre catalogue complet donnant des schémas d'amplificateurs et préamplificateurs, les courbes, la des-cription de 3 autres platines et de nombreuses pièces mécaniques pour la réalisation de platines, contre 250F en timbresposte ou coupons réponse internationaux.

SPÉCIALISTE DU MAGNÉTOPHONE DEPUIS 1947

5, AVENUE DE LA RÉPUBLIQUE, PARIS (XIº)

Téléphone : OBE 19-97

Démonstrations tous les jours de 9 à 12 h. et de 14 à 18 h. 30

# ÉLECTROPHONE HI-FI « HIT PARADE »

Puissance: 5.5 W Contrôle séparé des graves et des aiguës Prise Micro Peut recevoir toutes les platines du commerce

4.730

★ ENSEMBLE CONSTRUCTEUR

comprenant : Valise, châssis, tissu boutons.... Toutes les pièces détachées.

**HAUT-PARLEURS:** 

21 cm spécial Hi-Fi 2 HP de 10 cm..... **5.650** 

L'ÉLECTROPHONE complet, en pièces détachées (sans T.D.) 22.014

En pièces détachées avec :

PLATINE « LENCO ».... 4 1.964 PLATINE « MELODYNE », changeur à 45 tours...... 36.514

# EN ORDRE DE MARCHE

Dimensions:  $420 \times 390 \times 210 \text{ mm}$ 

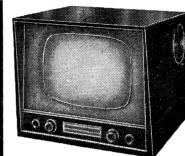
# TOURNE-DISQUES AU CHOIE

PLATINE « LENCO », semi-profession palla 4 vitesses réglables 19.950

PLATINE « MELODYNE » 4 vitesses, changeur à 45 tours..... 14.500

LE CHASSIS AMPLIFICATEUR seul, sans lampes. EN ORDRE DE MARCHE 6.990

# TÉLÉVISEUR MABEL 58-59 DISTANCE



MULTICANAUX - TUBES à 90° CONCENTRATION AUTOMATIQUE

## Modèle 43-90°

- LE CHASSIS bases de temps, alimentation, complet, en pièces détachées...... 27.246

- LA PLATINE HF-SON et VISION, Rotacteur 6 canaux, câblée et ré-glée, équipée d'une barrette canal au choix.

■ LE TUBE CATHODIQUE 43 /90° aluminisé (17AVPA)..... 

16.500

COMPLET EN PIÈCES DÉTACHÉES + ÉBÉNISTERIE : 112.860 COMPLET EN ORDRE DE MARCHE : 122.500



# « GARDEN PARTY»

6 transistors SPECIAL AUTO

6 transistors + 1 germanium. Bloc clavier 2 gammes PO-GO, Cadre ferroxcube. HP 10/14 cm. Platine HF circuit imprimé. Coffret luxueux gainé 2 tons.

Dimensions: 260×175×100 mm COMPLET PRÊT A CABLER..... 27.655 COMPLET EN ORDRE DE MARCHE: 30.500

ATTENTION: Avec une alimentation spéciale peut fonctionner sur secteur 110/220. Nous consulter.

# TOJT LE MATÉRIEL TEPPAZ

Ampli 8-15-30-60-80 watts - Electrophones - Chaînes Hi-Fi, etc. PRIX SPÉCIAUX POUR PROFESSIONNELS

DÉPOSITAIRE DES MARQUES - PYGMY - S.N.R.



BON RP -9-59 à découper

35, rue d'Alsace, 35 PARIS (10e)

Téléphones : NORD : 88-25 Métro : gares Est et Nord. C.C. Postal: 3246-25 - Paris.

NOS PRIX **S'ENTENDENT** TAXE 2,75 % PORT et EMB.

Veuillez m'adresser votre NOUVEAU CATALOGUE GÉNÉRAL 1959. Ci-joint 150 francs en timbres pour participation aux frais. NOM..... ADRESSE..... Numéro du RM (si professionnel).....

**EN SUS** 

# **ABONNEMENTS:**

Un an . . . . 1.275 F Six mois..... 650 F Étrang . 1 an. 1.600 F

C. C. Postal: 259-10

# PARAIT LE PREMIER DE CHAQUE MOIS

la revue du véritable amateur sans-filiste

LE DIRECTEUR DE PUBLICATION : Raymond SCHALIT

# DIRECTION-**ADMINISTRATION ABONNEMENTS**

43, r. de Dunkerque, PARIS-Xe. Tél. : TRU 09-92

# RÉPONSES A NOS LECTEURS

5.......

Nous répondons par la voie du journal et dans le numéro du mois suivant à toutes les questions nous parvenant avant le 5 de chaque mois et dans les dix jours aux questions posées par lettre par les lecteurs et les abonnés de RADIO-PLANS, aux conditions suivantes :

1º Chaque lettre ne devra contenir qu'une ques-

1º Chaque lettre ne devra contenir qu'une question.
2º Si la question consiste simplement en une demande d'adresse de fournisseur quelconque, d'un numéro du journal ayant contenu un article déterminé ou d'un ouvrage de libraire, joindre simplement à la demande une enveloppe timbrée à votre adresse, écrite lisiblement, un bon réponse, une bande d'abonnement, ou un coupon réponse pour les lecteurs habitant l'étranger.
3º S'il s'agit d'une question d'ordre technique, joindre en plus un mandat de 100 francs.

O. E..., à Sète. Quelle est la capacité nécessaire pour anti-parasiter un tube fluorescent de 1 m 20 et de 40 W de puissance?

En général, un condensateur de 0,2 nF branché aux bornes de l'arrivée du secteur au ballast est suffisant. Il faut aussi avoir soin d'éloigner votre antenne et la descente des fils du secteur alimentant les tubes.

R. A..., à Saint-Maur. Quelles sont les tensions de chauffage des lampes UF89, UL84, UY92?

Voici la tension de chauffage des lampes que

vous désirez : UF89 : 16 V 6 ; UL84 : 45 V ; UY92 : 26 V ;

# I..., à El Biar (Alger).

Quelles sont les résistances d'entrée et de sortie des doubles triodes 6J6 et ECC81 aux fréquences 180, 194 et 209 MHz.

L'impédance d'entrée d'un tube dépend du montage adopté. Quand il s'agit de triodes avec grille à la masse, on démontre que cette impédance est l'inverse de la pente. On arrive ainsi à environ 200 ohms aussi bien pour le tube 6J6 que pour le tube ECC81.

que pour le tube ECC81.

Pour le montage avec cathode à la masse, on peut compter que l'impédance d'entrée du tube ECC81 est d'environ 1.500 ohms et celle de 6.J6 1.200 à 100 mégahertz. Cette impédance varie inversement comme le carré de la fréquence. Vous pouvez donc la calculer pour toutes les fréquences qui vous intéressent qui vous intéressent.

D. M..., en A. F. N.
Comment opérer pour démagnétiser une tête magnétique de magnétophone en utilisant un électro-aimant ou autres moyens éventuels de démagnétisation :

Pour réaliser un dispositif démagnétiseur de tête de magnétophone, il faut bobiner 200 spires de fil 10/10 sur un mandrin de 10 cm de diamètre. Cette bobine est branchée sur le secteur 50 pé-

riodes, et vous introduisez, puis retirez la tête à démagnétiser à l'intérieur de ce bobinage.

Ce dispositif consomme environ 2 A

Il existe un autre moyen de démagnétiser une tête. Il suffit de se placer en position enregistre-ment en arrêtant le déroulement de la bande magnétique et en appliquant uniquement à la tête l'oscillateur de prémagnétisation.

# Y. L. G..., à Bois-le-Roi.

A réalisé un voltmètre électronique demande s'il ne serait pas possible d'employer des lampes de la série batterie et alimenter par piles pour la construction de cet appareil.

L'alimentation par piles pour votre appareil de mesure ne serait pas une solution idéale, car l'usure des piles entraînerait les mêmes défauts que ceux constatés sur votre secteur.

A notre avis, la meilleure solution est d'utiliser pour l'alimentation de cet appareil un survolteurdévolteur qui vous permettrait de corriger les irrégularités de ce secteur.

# Ch. C..., à Ermont (Seine-et-Oise).

A construit l'ampli Hi-Fi décrit dans le numéro 134, signale que le son (canal grave) sort étouffé, sans aucun relief, ni puissance? Alors que le canal aigu donne entière satis-

Si vos lampes sont bonnes, le mauvais fonctionnement de votre canal grave ne peut être imputable qu'à une valeur de résistance incorrecte ou à un condensateur de liaison défectueux. Vérifiez donc toutes les résistances et les conden-

sateurs.

Mesurez les valeurs de tension sur les électrodes des lampes. Voyez si l'adaptation du HP est

# J. P. L..., à Wuenheim.

Désirant construire un oscilloscope catho-dique comprenant deux amplis à large bande avec gain de tension de 1.800, doit corriger ces amplis avec des selfs comprises entre 40 et 200 microhenrys, nous demande un moyen suffisamment précis pour cette pratique.

Pour mesurer ces selfs, il faudrait posséder un pont à impédance. On peut également le faire à l'aide d'une hétérodyne et d'un voltmètre à lampe.

l'aide d'une hétérodyne et d'un voitmetre a lampe. Pour cela, on accorde ces selfs à l'aide d'un condensateur de valeur connue, ce qui donne une certaine fréquence que l'on calcule par la formule de Thomson. On vérifie alors à l'aide de l'hétérodyne et du voltmètre si l'accord est bien obtenu. On retouche le nombre de tours du bobinage jusqu'à ce que ce résultat soit acquis.

R. W..., à Cayenne.

Dans un récepteur dont la lampe finale est polarisée par la grille, résistance insérée dans le point milieu haute tension shuntée par un condensateur électrochimique de 50 V positif à la masse, quelle pointe de touche du contrôleur faut-il mettre à la masse positif ou négatif pour faire la meure et compant faire la tif pour faire la mesure, et comment faire la mesure de la polarisation du tube préamplificateur de tension dont la cathode est à la masse ?

Pour la mesure de polarisation par le moins de la lampe finale, c'est le point de touche positif qu'il faut mettre à la masse.

En ce qui concerne la préamplificatrice, deux

cas peuvent se présenter

cas peuvent se présenter:

a) Ou bien la polarisation est fournie par une résistance de 10 mégohms montée en fuite de grille, dans ce cas, à moins de posséder un voltmètre à lampe, cette mesure n'est pas possible;
b) Cette polarisation est fournie par un pont de résistance placé dans le moins, vous mesurez la suite de la control de résistance placé dans le moins, vous mesurez la control de l'éférence de potentiel entre le mesure de la control de l'éférence de potentiel entre le mesure de la control de l'éférence de potentiel entre le mesure de la control de l'éférence de potentiel entre le mesure de la control de l'éférence de potentiel entre le mesure de la control de l'éférence de potentiel entre le mesure de la control de l'éférence de potentiel entre le mesure de la control de la contr

alors la différence de potentiel entre la masse et le point intermédiaire du pont.

E. R..., à Menton. A réalisé un ampli décrit dans notre nº 133 voudrait y apporter quelques modifications.

Tous les haut-parleurs que vous citez se valent. Le modèle AUDAX PEUT PARFAITEMENT

D'autre part, vous pouvez employer la sortie sur 3,75 ohms. En effet, le taux de contre-réaction de l'amplificateur est assez élevé pour pouvoir supporter un désadaptation légère, ceci, d'autant

# SOMMAIRE DU N° 143 SEPTEMBRE 1959

Qu'est-ce que la modulation de fréquence?	18
3 transistors OC44, OC45, OC72	23
Téléviseur multicanal	27
Télévision à U.H.F	35
Les cellules photo-électriques	38
Amplificateur 12 watts EF86, ECC83, 2-EL84, EZ81, ECL82	40
Retour sur les « Command Sets »	
ARC-5, SCR 274-N	47
Récepteur haute fidélité à transistors.	49
Oscilloscope en radio : Mesures sur	
radio-récepteur	52
Parlons électronique :	
Des lentilles et prismes magnétiques	
au réglage correct	54



**PUBLICITE:** BONNANGE 44, rue TAITBOUT - PARIS (IXº) Tél. : TRINITÉ 21-11

Le précédent n° a été tiré à 43.090 exemplaires. Imprimerie de Sceaux, 5, rue Michel-Charaire, Sceaux

que l'impédance annoncée pour le haut-parleur n'est valable que pour une seule fréquence. Il n'y a aucun intérêt à ajouter un canal aigu séparé à cet amplificateur. Vous pouvez par contre, doubler votre haut-parleur d'une cellule pour l'aigu. Cette adjonction aura pour effet d'abaisser l'impédance totale et permettra de parfaire l'adap-

M. D. M..., en A. F. N. Quelle est la façon d'opérer pour démagné-tiser la tête magnétique de magnétophone, en utilisant un électro-aimant ou autres moyens éventuels de démagnétisation ?

Sur un magnétophone, ce n'est pas la tête magnétique qu'il faut démagnétiser mais le ruban à l'aide de la tête d'effacement.

Le procédé utilisé consiste à envoyer dans cette tête d'effacement un courant alternatif dont la fréquence est de l'ordre de 20.000 à 40.000 périodes, et qui est produit par un étage oscillateur graitet contant dere la produit par un étage un inface de l'ordre de 20.000 à 40.000 périodes, et qui est produit par un étage oscillateur graitet contant dere la produit par un étage l'un face de l'un fa qui est contenu dans le magnétophone lui-même.

# BON DE RÉPONSE Radio-Plans

POUVONS ASSURER tout de suite DISTRIBUTION EFFICACE Paris et France entière

CONSTRUCTEURS de RADIO - ÉLECTROPHONES DISQUES - SONORISATION - Accessoires, etc... PAR nos Représentants visitant nos clients : Radio-Électriciens.

ire : 35, rue Bergère, Paris-9°, ou téléphoner à VILNAT, PRO 31-64 - 31-65 - TAI 65-78.

EXTRAORDINAIRE
BIENFAIT DE LA GYMNASTIQUE DES YEUX FAIT VOIR NET
SANS LUNETTES

Le traitement facile que chacun peut pratiquer chez soi rend rapidement aux MYOPES et PRESBYTES une vue normale.
Une ample documentation avec références vous sera envoyée gracieusement. Écrivez à « O. O. O. » R. 67,
rue de Bosnie, 73 et 75, BRUXELLES (Belgique). Résultat surprenant. Décidez-vous puisque c'est gratuit.

# PROPERTY OF THE PROPERTY OF TH

# LA MODULATION DE FRÉQUENCE

Par L. CHRÉTIEN, Ingénieur E. S. E.

En de nombreux endroits du territoire français on peut recevoir maintenant des émissions en « modulation de fréquence ». Ce système permet d'obtenir des auditions avec peu de brouillage et une extrême qualité d'audition. Encore faut-il, pour cela, utiliser des circuits convenables et savoir exactement comment les employer. C'est précisément pour initier ses lecteurs à cette importante question que « Radio-Plans » consacre une série complète d'articles à cette étude.

L'article qu'on trouvera ci-dessous est le second. Le premier, paru le mois dernier, était consacré à l'analyse de la modulation en général et au rappel des éléments de base concernant la « modulation d'amplitude, c'est-à-dire du procédé utilisé dans la grande majorité des stations de radiodiffusion. Ces rappels étaient nécessaires pour donner toute sa valeur à la comparaison entre les deux procédés.

Ce second article traitera du principe de la modulation de fréquence.

# Rien de nouveau sous le soleil.

**3**00000000

Il serait grossièrement inexact de croire que la modulation de fréquence est une chose tout à fait nouvelle. Bien au contraire, on prouverait, sans aucune difficulté, qu'elle a été inventée avant la modulation d'amplitude

culté, qu'elle a été inventée avant la modulation d'amplitude.

Il semble bien que les premières tentatives de transmission radio-téléphoniques — dans les années 20 — furent faites en utilisant l'arc « chantant » et la modulation de fréquence

Un peu plus tard, vers 1922, on proposa le même système pour effectuer des transmissions téléphoniques au moyen d'une bande de fréquences très réduite. Le principe était le suivant : on utilisait une certaine fréquence porteuse Fo (200 kHz, par exemple). Si on fait varier 5.000 fois par seconde cette fréquence de ± 1 kHz, c'est-à-dire de 99 à 101 kHz, on n'occupera semble-t-il — que la bande comprise entre 99 et 101 kHz (soit 2 kHz) et l'on aura cependant transmis une fréquence de modulation de 5.000 Hz. La même opération, faite en modulation d'amplitude, n'aurait pu être effectuée qu'en utilisant un canal de 5.000 × 2 = 10.000 Hz. Elle se serait étendue de 195 à 205 kHz.

Ce raisonnement semble inattaquable. Aussi préconisait-on, à certaine époque, ce procédé pour réduire l'encombrement des bandes de fréquences.

Ce n'est, qu'en apparence seulement, que le raisonnement est inattaquable. Il est faux, totalement, complètement faux.

Quand on modifie la fréquence d'une

Quand on modifie la fréquence d'une onde porteuse (fig. 1), c'est-à-dire d'une tension sinusoïdale, elle cesse nécessairement d'être sinusoïdale. Fourier, l'auteur d'un certain théorème bien connu de tous les radio-électriciens, a montré qu'unef onction périodique non sinusoïdale pouvait être considérée comme la somme d'une série de sinusoïdes. La fréquence de la plus basse est celle de la première sinusoïde (fondamentale) les fréquences des autres sont des multiples exacts de la première. On est donc finalement en présence d'un ensemble de sinusoïdes.

de sinusoïdes.

On voit bien sur la figure 1, en b) qu'une modification de fréquence (ou, ce qui est équivalent, de période) se traduit nécessairement par une déformation de la première courbe a). Il en résulte que le raisonnement fait plus haut est totalement faux.

En réalité on peut montrer que l'étendue des fréquences nécessaires est toujours au moins égale à deux fois la fréquence de modulation.

Ce n'est donc pas du tout de ce côté qu'il faut rechercher un avantage en adoptant la modulation de fréquence.

Et tout cela explique pourquoi ces premières tentațives d'utiliser la modulation de fréquence n'ont été suivies d'aucune application importante. De très longues années passèrent. C'est beaucoup plus tard, à la suite des travaux théoriques et des démonstrations de l'ingénieur américain bien connu E. H. Armstrong, que l'intérêt de la modulation de fréquence fut démontré. La principale communication du célèbre technicien fut publiée en 1936. Mais il ne s'agissait plus du tout de la modulation de fréquence telle que la comprenait les ingénieurs de 1922.

# Ce que cherchait E. H. Armstrong.

Le but que désirait atteindre Armstrong était, d'une part, l'élimination des parasites atmosphériques et industriels et, d'autre part, la réduction des brouillages par interférence entre les stations.

Nous avons déjà montré dans notre premier article que l'élimination des parasites est impossible quand on emploie le procédé de la modulation d'amplitude. En

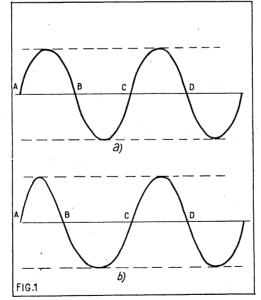


Fig. 1. — En a, nous avons représenté une sinusoïde. Les distances AB, BC, CD sont égales.

En b, la fréquence instantanée est variable. Les distances AB, BC, CD ne sont plus égales. Nous ne sommes plus en présence d'une sinusoïde. Il en résulte que ce courant complexe peut être considéré comme une somme de courants dont les fréquences peuvent être très grandes.

effet, le système est basé précisément sur des variations d'amplitude... et les perturbations se traduisent par des variations d'amplitude.

Pour pouvoir éliminer les perturbations, il faut moduler les courants de haute fréquence en agissant sur une caractéristique qui soit aussi différente que possible de celle des perturbations. C'est ici qu'on a le choix entre la *fréquence* et la *phase*. Mais l'ingénieur américain montra que le principe n'avait d'intérêt que si la variation de fréquence imposée au cours de la modulation était *très grande*. C'est exactement l'inverse de ce qu'on voulait faire en 1922.

Cette grande variation de fréquence se traduit obligatoirement par une augmentation de la largeur de bande. Pour que celle-ci soit acceptable, il faut nécessairement que la fréquence centrale, en l'absence de modulation, soit |elle-même très grande. Et c'est précisément pour cela qu'il est impossible d'employer la modulation de fréquence dans la gamme des ondes moyennes. En pratique, les émissions sont faites dans la bande II. Primitivement prévue pour des transmissions de télévision, et qui s'étend entre 80 et 100 MHz environ. (Les longueurs d'ondes correspondantes sont respectivement 3,80 m et 3 m).

En pratique, l'excursion de fréquence (le swing, comme on dit parfois) est généralement de  $\pm$  75 kHz, de part et d'autre de la fréquence centrale. Il faut d'ailleurs noter immédiatement que la bande totale nécessaire est d'environ 185 à 210 kHz.

# Le principe de la modulation de fréquence.

Avec ce procédé, on ne peut plus dire qu'il y ait *une onde porteuse*, il est beaucoup plus exact de dire qu'il y a une *fréquence centrale*.

La modulation consiste à faire varier cette fréquence au rythme de la modulation. S'il s'agit de transmettre une fréquence acoustique de 1.000 périodes par seconde, on provoque, mille fois par seconde, une augmentation, puis une diminution de fréquence.

Remarquons qu'il n'est peut-être pas très correct d'utiliser ici le mot « fréquence » puisqu'il s'agit d'un phénomène qui n'est pas périodique. Par définition même, le mot fréquence s'applique à une grandeur fixe. Or, ici il n'y a rien de fixe. On peut cependant, faute d'un mot nouveau, utiliser le terme fréquence instantanée.

Si la fréquence centrale est de  $80~\mathrm{MHz}$ , elle passera, mille fois par seconde de  $80.000~\mathrm{kHz}$ , à  $80.050~\mathrm{et}$  de  $80.000~\mathrm{à}$  79.050. La déviation de fréquence instantanée sera donc, dans ce cas, de  $\pm$   $50~\mathrm{kHz}$ .

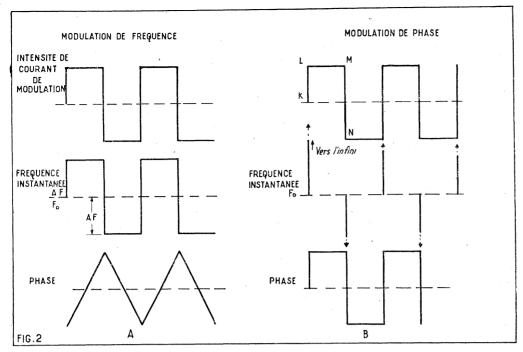


Fig. 2. -- Pour bien faire comprendre la différence entre la modulation de fréquence et la modulation de phase, nous avons représenté la forme des variations de fréquence instantanée et de phase dans les deux cas, pour une même modulation par une intensité en créneaux, représentée à la partie supérieure. On notera que la réalisation pratique de

S'il s'agit de transmettre le même son, avec une intensité moins forte, le rythme de la variation de fréquence sera naturelle-

ment le même, mais la déviation de fréquence sera plus faible; de ± 25 kHz. Enfin, si l'intensité est plus grande, la déviation atteindra par exemple ± 60 kHz. On voit ainsi que rien n'est, ici, comparable à la profondeur de modulation, à condition qu'on puisse admettre n'importe quelle déviation de fréquence.

quelle déviation de fréquence.

Pour ceux de nos lecteurs qui veulent des précisions mathématiques, signalons simplement que la forme mathématique d'une intensité à haute fréquence I sin  $2 \pi F t$ , quand elle est modulée, en fréquence, par une intensité i sin  $2 \pi f t$  peut s'écrire sous la forme

 $im = I \sin 2 \pi Ft (1 + mi \sin 2 \pi ft).$ L'amplitude maximum est constante et sa\_valeur est I.

La déviation de fréquence est proportionnelle à i, intensité du courant de modulation, ainsi qu'à une constante m. On pourrait être tenté de comparer m à la profondeur de modulation. Ce serait tout à fait inexact, parce que m peut prendre toutes les valeurs possibles. L'indice de modulation est le rapport  $\Delta F$  de la varia-

tion de fréquence instantanée △F, à la

fréquence de modulation f.
Cette modulation de fréquence s'accompagne nécessairement d'une modulation de la phase. On peut montrer que celle-ci est en retard de 90° et que sa valeur est de :

m i  $\frac{1}{2\pi f}$ 

On voit qu'elle varie avec la fréquence de modulation f (alors que la variation de fréquence  $\Delta F$ , elle, demeure indépendante).

# La modulation de phase.

Il est nécessaire de donner ici quelques précisions sur la modulation de phase, parce qu'en général, dans les émetteurs, on part d'une modulation de phase qui est ensuite transformée en une modulation de fréquence proprement dite.

la modulation de phase est impossible dans ce cas particulier puisqu'elle suppose une variation infiniment grande de fréquence instantanée.

Il faut d'ailleurs ajouter que la création d'une tension en créneaux parfaite est égale-ment impossible : il y a toujours un temps de montée et un temps de descente.

Le circuit est alors disposé pour que la variation de *phase* s'effectue au rythme de la modulation et avec une amplitude qui est directement proportionnelle à son intensité. On peut alors montrer que cette variation de phase est accompagnée nécessairement par une variation de fréquence instantanée dont l'amplitude est donnée par :

m i f

m étant une constante, l'intensité du courant de modulation,

f la fréquence de la modulation. Cette excursion de fréquence dépend ainsi de la fréquence de modulation.

## Comparaison entre les deux types de modulation.

La meilleure manière de comprendre physiquement les différences qui séparent. les deux types de modulation est de prendre. un exemple pratique précis.

En prenant le cas de la modulation par

une intensité rectangulaire les résultats obtenus sont particulièrement frappants

(fig. 2).
Dans le cas de la modulation de fréquence (a). On trouve naturellement que la fréquence instantanée passe de la fréquence centrale Fo à une fréquence supé-

rieure  $Fo + \Delta F$ .

Cette variation se fait brusquement. La valeur  $Fo + \Delta F$  demeure fixe jusqu'à la fin du « créneau ». A ce moment, la frédérie de la créneau de la cr quence instantanée passe brusquement de

 $Fo + \Delta F$  à  $Fo - \Delta F$ . La phase, elle, est l'objet de variations linéaires, dans un sens et dans l'autre. On peut dire que ses variations se font en dents de scie.

Passons maintenant à la modulation de phase (b, fig. 2) pour une même intensité de modulation en créneaux. Cette fois, c'est naturellement le diagramme de phase qui va suivre les variations rectangulaires. Mais au moment des discontinuités comme KL, MN, la fréquence devra subir des variations infiniment grandes.

La chose est donc *pratiquement* impossible. Les variations de fréquence instantanée sont nécessairement limitées, dans un sens aussi bien que dans l'autre. Aussi, dans la réalité, obtiendra-t-on le résultat indiqué sur la figure 3. La reproduction sera d'autant plus parfaite que l'excursion de fréquence  $\Delta F$  pourra prendre une plus grande valeur.

On voit donc ainsi que la modulation de phase présentera, à l'émission, des diffi-cultés plus grandes que la modulation de fréquence, dès que l'indice de modulation atteindra des valeurs importantes. Or, il faut précisément que cet indice soit important si l'on veut pouvoir profiter des avantages de ces types de modulation.

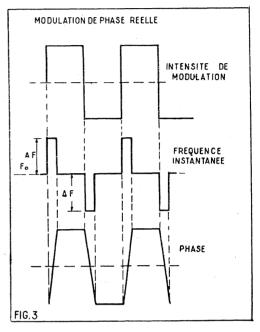


Fig. 3. — En pratique, en tenant compte des limitations de fréquence, la reproduction serait obtenue comme nous l'indiquons ici - En pratique, en tenant compte dans la modulation de phase.

# Et à la réception!

La déviation de fréquence est indépendante de la fréquence de modulation dans le cas où il s'agit d'une modulation de fréquence instantanée. Mais il n'en n'est pas de même s'il s'agit d'une modulation de phase. On peut résumer la situation au moyen des deux diagrammes de la figure 4, représentant les déviations de fréquence dans les deux cas, pour le maximum d'in-tensité admissible tensité admissible.

Nous avons supposé que l'équipement est prévu pour une déviation maximale de 75 kHz. Pour la modulation de phase, les circuits doivent être réglés de telle sorte que cette excursion de fréquence maximale soit atteinte pour la fréquence extrême de modulation, qui est, par exemple, de 15.000 périodes par seconde. Il en résulte que la déviation de fréquence est beaucoup moins grande pour les fréquences plus basses.

Dans une œuvre musicale quelconque, qu'il s'agisse aussi bien de chant que de qu'il s'agisse aussi bien de chant que de musique symphonique, les composantes les plus intenses ont des fréquences comprises entre 50 et 1.000 ou 1.500 périodes par seconde. Il serait donc tout à fait avantageux de pouvoir disposer de la modulation la plus énergique dans cette région du spectre acoustique. Ce ne sera pas du tout le cas de la modulation de phase (région hachurée de la figure 4 b).

C'est bien ainsi qu'il faut se représenter les choses parce que le système discrimi-

les choses parce que le système discrimi-nateur, remplaçant le détecteur, fournira généralement une tension de sortie propor-tionnelle à la déviation fréquence. Il ne



qui aspirez à une vie indépendante, attrayante et rémunératrice, choisissez une des carrières offertes par

# LA RADIO ET L'ÉLECTRONIQUE

Préparez-les avec le maximum de chances de succès en suivant à votre choix et selon les heures dont vous disposez

NOS COURS DU JOUR NOS COURS DU SOIR NOS COURS SPÉCIAUX PAR CORRESPONDANCE

avec notre méthode unique en France DE TRAVAUX PRATIQUES CHEZ SOI

# PREMIÈRE ÉCOLE DE FRANCE

PAR SON ANCIENNETÉ (fondée en 1919) PAR SON ELITE **DE PROFESSEURS** PAR LE NOMBRE DE SES ÉLÈVES

PAR SES RÉSULTATS Depuis 1919 71 °1. des élèves reçus aux

**EXAMENS OFFICIELS** sortent de notre école

(Résultats contrôlables au Ministère des P.T.T.)

N'HÉSITEZ PAS, aucune école n'est comparable à la notre.

DEMANDEZ LE «GUIDE DES CARRIÈRES» Nº PR 909 GRATUITEMENT **ADRESSÉ** SIMPLE DEMANDE





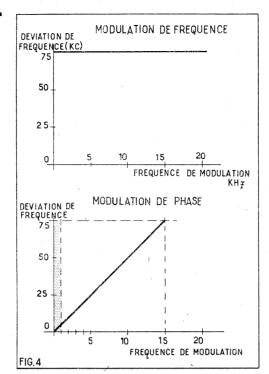


Fig. 4. — On voit en b) qu'avec la modulation de phase, la déviation de fréquence demeure très faible pour les fréquences de modulation correspondant au maximum d'intensité dans les sons usuels (entre 50 et 1.000 Hz), alors qu'il en est autrement avec la modulation de fréquence.

pourra donc délivrer qu'une très faible tension de sortie. De plus, il sera nécessaire de placer un circuit correcteur entre le discriminateur et l'entrée de l'amplificateur de basse fréquence. Enfin, les systèmes discriminateurs donnent souvent une distorsion notable quand on les fait

fonctionner à trop bas niveau. Pour que cette discussion soit complète, il faudrait encore faire intervenir le rapport signal/bruit de fond. On verrait alors que la modulation de fréquence instantanée présente encore des avantages, parce qu'elle permet d'assurer de bonnes réceptions avec un champ de rayonnement beaucoup moins intense.

Une conclusion s'impose donc nettement. En ce qui concerne la radiodiffusion, la modulation de fréquence est incontestablement plus avantageuse.

# De la modulation de fréquence à la modulation de phase et vice versa.

Les différences que nous venons de mettre en lumière n'empêchent pas une évidente parenté entre les deux systèmes. C'est ainsi qu'au moyen d'un simple circuit correcteur de basse fréquence on peut produire une émission modulée en fréquence au moyen d'un émetteur qui serait normalement prévu pour la modulation de phase.

Nous en donnons le principe sur la figure 5 a). Ce procédé est très utilisé, en pratique, pour certains émetteurs. On voit que le filtre d'entrée a pour fonction d'atténuer les signaux d'une manière directement proportionnelle à leur fréquence.

On peut obtenir la transformation réciproque au moyen de la disposition indiquée figure 5 b. Cette fois, le filtre a pour fonction d'atténuer les signaux de modulation d'une manière inversement proportionnelle à leur fréquence. Les éléments actifs seront une résistance en série et une inductance en parallèle.

Nous verrons plus loin que le circuit de la figure 5 b) est utilisé pour la pré-accentuation, c'est-à-dire pour augmenter artificiellement l'indice de modulation pour les fréquences élevées. En fait, cela revient à transformer la modulation de fréquence en modulation de phase, mais pour certaines fréquences seulement.

# Largeur de bande des ondes modulées en fréquence.

Nous avons précédemment souligné ce fait important que toute modulation d'une fréquence porteuse se traduit par l'apparition de bandes latérales. Cette observation demeure valable quel que soit le procédé de modulation utilisé. Nous avons reconnu que la modulation d'amplitude était carac-

térisée par les faits essentiels suivants :

a) L'onde porteuse demeure inchangée;
b) Il y a formation de deux bandes latérales de modulation, d'autant plus écartées de la fréquence porteuse que la fréquence de modulation est plus élevée ;

c) L'intensité du courant de modulation

ne réagit pas sur la largeur de bande;
d) La largeur de bande totale d'une
émission est de 2 f, f étant la fréquence extrême de modulation.

L'étude mathématique de la modulation d'amplitude peut se faire très simplement, en utilisant les résultats élémen-taires de la trigonométrie.

Avec la modulation de fréquence, nous entrons dans un tout autre domaine. Il ne saurait être ici question d'aborder l'étude de la question, même d'une manière très simplifiée. Il faut faire appel aux mathématiques supérieures et, en particulier, aux fonctions de Bessel (sinus d'un sinus ou d'un cosinus).

Nous donnerons donc directement les

résultats de l'analyse:

1º Même dans le cas le plus simple où le courant de modulation est sinusoïdal, il y a production d'une infinité de bandes

latérales; 2° Ces bandes latérales se répartissent symétriquement de part et d'autre de la fréquence centrale

Les bandes latérales sont composées de fréquences :

 $egin{array}{l} F+f\\ F+2f\\ \underline{F}+3f \end{array}$  bande latérale supérieure F + nf

et de fréquences : -3f bande latérale inférieure

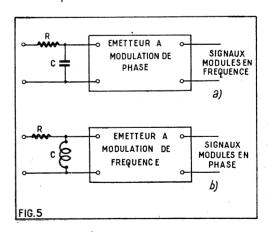


Fig. 5. — On peut passer très simplement de la modulation de phase à la modulation de fréquence au moyen d'un simple filtre à basse fréquence, agissant sur les fréquences de modulation ayant leur introduction dans l'émetteur. Dans un cas, il faut réduire l'amplitude d'une manière directement proportionnelle à la fréquence; dans l'autre cas, c'est l'inverse.

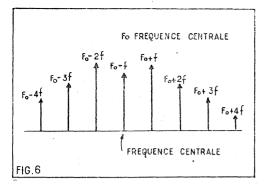


Fig. 6. — Exemple de spectre d'une émission modulée en fréquence. L'amplitude des composantes de rang très élevé diminue à partir d'un certain rang, de manière à devenir négligeable.

para a un certain rang, de manière à devenir négligeable.
C'est pour cette raison qu'en pratique la largeur couverte par l'émission est limitée, alors, qu'en théorie, elle est infiniment grande.

On peut représenter le spectre comme nous l'indiquons sur la figure 6;

4º L'amplitude de la composante qui occupe la fréquence centrale varie avec l'indice de modulation, c'est-à-dire  $\Delta F$ 

Pour certaines valeurs de cet indice, comme 2,4 et 5,52 cette composante s'annule complètement.

On ne peut donc absolument plus considérer qu'il existe une fréquence porteuse.

En pratique, c'est une requence porteuse. En pratique, c'est une chose très importante pour la réception. N'oublions pas, en effet, que, dans le système utilisant la modulation d'amplitude, c'est l'onde porteuse qui fournit la composante continue de détection et qui permet d'obtenir commodément une commande automatique de la sensibilité (C.A.V. ou C.A.S. ou régulateur antifading). Elle permet aussi le réglage précis sur le centre de l'émission au moyen d'un tube à contrôle visuel.

# La pratique et la théorie.

S'il y a une infinité de composantes latérales... il faut pouvoir disposer d'une largeur de bande infiniment grande. Il semble donc qu'il y ait une impossibilité... Mais, en fait, il y a des arrangements...

Mais, en fait, il y a des arrangements... La même étude mathématique montre que l'amplitude des composantes latérales de rang très élevé finit toujours par diminuer

jusqu'à devenir négligeable.

Toute la question est donc de savoir quelle bande de fréquences est nécessaire pour que toutes les composantes latérales d'amplitude notable soient transmises. L'expérience montre qu'on peut parfaitement éliminer les composantes dont l'amplitude ne dépasse pas 1 % de celle de la fréquence centrale en l'absence de modulation.

L'étude complète montre que, pour de très faibles déviations de fréquence, le spectre se réduit pratiquement à deux composantes F + f et F - f... exactement comme s'il s'agissait de modulation d'am-

Mais nous avons déjà indiqué que ce système n'avait aucun intérêt et que, si l'on voulait obtenir une protection efficace contre les perturbations, il fallait utiliser, au contraire, de fortes déviations de fréquence. Les systèmes exploités actuellement dans le domaine de la radiodiffusion ont une fréquence centrale située entre 80 et 100 MHz et sont prévus avec des déviations de fréquence maximales de  $\pm$  75 kHz. Le problème pratique est donc de savoir comment concevoir les circuits du récepteur pour éviter la distorsion.

La réponse à cette question peut être trouvée dans le tableau ci-dessous (Matricon,

Fréquence de modulation (Hz)	Indice de modulation pour $\Delta F = \pm 75 \text{ Hz}$	Nombre de compo- santes latérales (supérieures ou inférieures)	Largeur de bande Kz
Très faible 50 100 500 1,000 3,125 5,000 12,500 1,500	$\begin{array}{c} \infty \\ 1.500 \\ 750 \\ 150 \\ 75 \\ 24 \\ 15 \\ 10 \\ 6 \\ 5 \end{array}$	$ \begin{array}{c} \infty \\ 1.506 \\ 755 \\ 154 \\ 79 \\ 27 \\ 18 \\ 12 \\ 8 \\ 7 \end{array} $	150 150,6 151 154 158 108,7 180 190 200 210

Revue Technique Thomson-Houston, Houston janvier 1944).

La limite a été fixée ici à 3 %. On suppose ici une modulation complète. Or ce fait ne se produira jamais pour les fréquences élevées de la modulation. Nous avons, en effet, expliqué plus haut que l'énergie sonore était surtout répartie dans les fréquences inférieures à 1,000 Hz

quences inférieures à 1.000 Hz.

D'autre part, l'adoption d'une bande passante insuffisante aurait pour conséquence, la production de distorsion harmonique. Le tableau précédent montre que l'accident ne risque de se produire que pour les fréquences de modulation les plus élevées, à 1.500 Hz, par exemple. Il y aurait alors production d'un harmonique II dont la fréquence serait de 30.000 Hz. Or, cet harmonique étant inaudible, n'aurait finalement aucune conséquence pratique.

En pratique, d'ailleurs, on pourra même réduire la bande passante jusqu'à environ 180 ou 185 kHz.

Le tableau ci-dessus montre que le nombre de composantes du spectre utile devient de plus en plus grand quand la fréquence de modulation devient de plus en plus basse. Rien n'est plus facile à comprendre puisque ces composantes sont séparées les unes des autres par un intervalle précisément égal à la fréquence de modulation. Or cet intervalle devient de plus en plus petit. Si la fréquence de modulation devient voisine du zéro, cela veut dire que la fréquence instantanée varie lentement depuis la fréquence centrale jusqu'à la déviation maximale, revient lentement jusqu'à la fréquence centrale, puis effectue la même variation en sens inverse. Elle passe donc successivement par toutes les fréquences comprises dans l'intervalle ± \( \Delta \). On est alors en présence d'un spectre continu qui comporte toutes les fréquences. Il y a ainsi une infinité de composantes.

# Pré-accentuation de l'émission.

La pré-accentuation (en anglais préemphasis) est un procédé qui est employé aujourd'hui d'une manière générale par toutes les stations émettrices en modulation de fréquence et qui permet d'améliorer encore notablement les résultats.

Le principe en est très facile à comprendre, si l'on veut bien noter deux faits essentiels :

1º Les tensions parasites: bruit de fond, ou souffle, impulsions causées par les parasites atmosphériques et industriels se traduisent à la réception par la présence de sons généralement très aigus. C'est d'autant plus évident qu'on utilise très souvent pour les atténuer un « réglage de tonalité » dont l'effet est précisément de supprimer toutes les composantes à fréquences élevées. Le remède, appliqué de cette manière, est pire que le mal. On supprime bien les bruits parasites, mais on supprime aussi les composantes du de

courant téléphonique. La musique devient terne et sans accent ;

2º L'intensité relative des composantes à fréquence élevée est toujours très faible dans le courant de modulation. Nous l'avons signalé plus haut. Elle correspond, par conséquent, à une très faible déviation de fréquence.

On peut modifier les circuits pour que la déviation de fréquence conserve à peu près la même valeur pour toutes les fréquences. Il suffit pour cela, d'accentuer les composantes de modulation d'autant plus que leur fréquence est plus élevée, avant

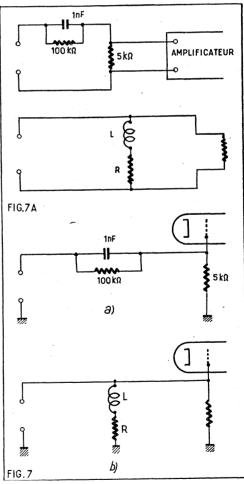


Fig. 7. — Exemple de filtres pour la préaccentuation à l'émission. On favorise le passage des fréquences élevées de la modulation de manière à augmenter la déviation de fréquence correspondante. Ce procédé peut être utilisé parce que, dans la reproduction musicale, l'amplitude des composantes à fréquence élevée est toujours beaucoup plus faible que celle des composantes à fréquence plus basse. (Entre 50 et 1.500 Hz, par exemple).

Vous n'avez peut-être pas lu tous les derniers numéros de

# «RADIO-PLAN

Vous y auriez vu notamment :

# Nº 142 D'AOUT 1959

- A propos de la seconde chaîne de télévision.
- Un temporisateur électronique.
- L'équivalent d'un 6 lampes avec 2 lampes.
- Récepteur 6 transistors 37TI 36TI 35TI -OA79 - 992TI - 941TI.
- ♠ Amplificateur stéréophonique EBF80 (2) EL84 (2) EM84.
- Station MHZ Q R P.
- Le chauffage haute fréquence.

## 141 DE JUILLET 1959

- Récepteur minaiture à 6 transistors (OC44 -OC45 (2) - OC71 - OC72 (2) -.
- Electrophone stéréophonique.
- Le VFO Hétérodyne (amateurs et surplus). Radio-phono très haute fidélité (ECC83 ECC82 - UL84 (2).
- Hétérodynes HF EF 9 (2) AZI.
- Réalisation « Grip-Dip ».
  Amplificateur à 2 lampes miniatures et récepteur sélectif à cristal.
- Antenne pour modulation de fréquence.

## 140 DE JUIN 1959

- Antiparasitage des voitures automobiles
- Récepteur économique à pile solaire EF42 -EF42 - EL42 - EZ80.
- Ondemètres contrôleurs de champ et de modu-
- Récepteur portatif à 7 transistors : 37T I 36T I -35TI - 40PI - 992TI (2). Changeur de fréquence 4 lampes + la valve et
- l'indicateur d'accord ECH81 EBF81 EBF80 -EL84 - (M85 - EZ80.

## 139 DE MAI 1959

- Thermistances ou résistances CTM.
- Emploi de l'oscilloscope en radio
- ♠ A propos de l'antiparasitage obligatoire des voitures.
- Reproduction stéréophonique.
- Electrophone portatif à transistors. Récepteur AM-FM 6 lampes.

## D'AVRIL 138 1959

- Du thyratron redresseur au chemin de fer électrique.
- En marge de la haute-fidélité, la pratique de la contre-réaction.
- Emploi de l'oscilloscope en radio.
- Un électrophone portatif.
- Une détectrice à réaction.
- Récepteur auto à transistors.

# 120 F le numéro

Adressez commande à « RADIO-PLANS ». 43, rue de Dunkerque, Paris-Xe, par versement à notre compte chèque postal : Paris 259-10, Votre marchand de journaux habituel peut se procurer ces numéros aux messageries Transports-Presse.

de les introduire dans le circuit modulateur. C'est précisément en cela que consiste l'opération de la *pré-accentuation*.

La reproduction ainsi obtenue ne serait

pas fidèle : il y aurait beaucoup trop de composantes « aiguës ». Mais, avant l'entrée de l'amplificateur de basse fré-Mais, avant quence, on dispose un circuit de désaccentuation dont la caractéristique est exactement inverse de celle qui était utilisée à l'émission. Ainsi, en ce qui concerne la musique, les choses sont exactement corri-

Toutefois, les composantes parasites subissent également l'action du circuit atténuateur. Il y a donc ainsi un bénéfice

Ces filtres sont extrêmement simples. A l'émission, le filtre de pré-accentuation peut être constitué par des résistances et capacités (fig. 7 a) ou par des inductances et des résistances

A la réception, le filtre de désaccentuation comporte généralement une simple résistance et un condensateur (fig. 8). On obtient ainsi une atténuation qui est sensiblement proportionnelle à la fréquence. Pour que les deux corrections soient exactement réciproques il faut que les constantes de temps des filtres soient égales. La constante de temps de pré-accentuation doit être donnée par l'émetteur. Aux Etats-Unis, cette constante de temps avait été fixée officiellement à  $100~\mu s$  par la Commission Fédérale des Communications (F.C.C.). La

valeur fut ramenée plus tard à 75 \(\mu s\).

Les émissions anglaises sont faites avec une constante de temps de 50 \(\mu s\). En France et en Allemagne, le chiffre adopté

est de 75 µs.

Il est d'ailleurs très facile de prévoir un réglage variable de cette constante de temps quand on étudie un récepteur, on peut alors l'adapter exactement au caractère de la transmission.

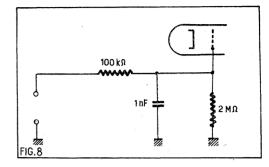


Fig. 8. — Za pré-accentuation introduite dans l'émetteur doit être corrigée, à la réception par une désaccentuation exactement réciproque. Nous donnons ici l'exemple d'un filtre dont la constante de temps est de 100 µs. Le taux de pré-accentuation est d'ordinaire de 50 ou de 75 μs.

# Résumé des résultats précédents.

Le tableau ci-dessous permet d'établir une utile comparaison entre les deux sys-

Dans un prochain article, nous étudierons

les propriétés des émissions modulées en fréquences et nous donnerons quelques indications sur les procédés mis en œuvre pour l'obtenir.

# Modulation d'amplitude

L'amplitude de l'onde porteuse est invariable quelle que soit la profondeur de modulation.

La largeur de bande est indépendante de la profondeur de modulation. Pour une fréquence de modulation f, elle est toujours égale à 2 f.

La profondeur de modulation est limitée à 100 %. Il est dès lors pratiquement impossible de respecter la « dynamique » orchestrale des œuvres musicales.

Pour reproduire toutes les fréquences musicales, il suffit d'une bande de fréquence de 30 kHz.

# Modulation de fréquence

Il n'y a pas d'onde porteuse. On définit la fréquence centrale mais celle-ci peut prendre une amplitude quelconque comprise entre O et le maximum suivant l'indice de modulation.

La largeur de bande dépend de la fréquence de modulation. Elle est toujours supérieure à 2 f. Elle ne dépasse guère cette valeur pour des petits indices de modulation mais peut le dépasser énormément pour de grands indices.

L'indice de modulation peut prendre une valeur quelconque. Même en limitant cette valeur, on peut reproduire la dynamique orchéstrale.

La largeur de bande pour reproduire toutes les fréquences musicales, pour une fréquence centrale de 100 MHz est de 185 à 210 kHz.

LES SOMMAIRES DÉTAILLÉS DU PLUS GRAND CHOIX D'OUVRAGES DE RADIO ET DE TÉLÉVISION

Montages • Schémas • Dépannage Basse fréquence • H<sup>te</sup> fidélité • Sonorisation • Magnétophone • Ondes courtes . Modulation de fréquence • Semi-conducteurs.

PRIX: 50 francs

Envoi franco contre 50 francs adressés à la LIBRAIRIE PARISIENNE, 43, rue de Dun-kerque, Paris Xº — C. C. P. 4949-29.

# LA LIBRAIRIE *PARISIENNE*



CATALOGUE **RADIO TÉLÉVISION** ÉLECTRONIQUE

# COLLECTION les SÉLECTIONS de SYSTÈME "D'

Numéro 42

# **ENREGISTREURS**

A DISQUES - A FIL - A RUBAN ET 2 MODÈLES DE

# MICROPHONES

ÉLECTRONIQUE ET A RUBAN Prix: 60 F

Numéro 47

# FLASHES, VISIONNEUSES, SYSTÈME ÉCONOMISEUR DE PELLICULE ET AUTRES

# **ACCESSOIRES**

pour le photographe amateur. Prix: 120 F

Numéro 48

pour le cinéaste amateur.

# PROJECTEURS, TITREUSES, ÉCRANS ET AUTRE MATÉRIEL

pour le montage et la projection Prix: 60 F

Numéro 56

Faites vous-même

# BATTEURS, MIXERS, MOULINS A CAFÉ, FERS A REPASSER et SÈCHE-CHEVEUX ÉLECTRIQUES

Prix : 60 F

Numéro 64

LES

# TRANSFORMATEURS

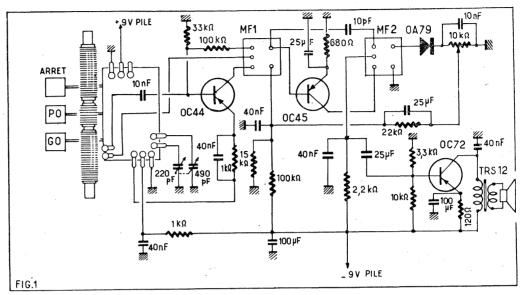
STATIQUES, MONO et TRIPHASÉS Principe - Réalisation - Réparation Transformation - Choix de la puissance en fonction de l'utilisation -Applications diverses

Prix : 150 F

Ajoutez pour frais d'expédition 10 F par brochure à votre chèque postal (C.C.P. 259-10) adressé à "Système D", 43, rue de Dunkerque, PARIS-Xe, ou demandez-les à votre marchand de journaux.

# UN SUPERHÉTÉRODYNE REFLEX PORTATIF

# A TROIS TRANSISTORS



Le montage reflex qui consiste à utiliser un même étage comme amplificateur MF et comme amplificateur BF s'adapte très bien aux transistors. Il est donc tout indiqué lorsque l'on désire réaliser un appareil économique puisqu'il permet de supprimer un transistor.

Le récepteur que nous allons décrire est basé sur ce principe. La simplification a été poussée à son extrême limite puisque seulement trois transistors entrent en jeu. Etant donné qu'il s'agit d'un changeur de fréquence nous ne pensons pas qu'il soit possible d'aller plus loin dans cette voie.

Ainsi que le montrera l'examen du schéma outre la suppression d'un transistor rendue possible grâce au reflex on n'a doté ce montage que d'un seul étage MF alors que tous les changeurs de fréquence à transistors en possèdent deux. On gagne donc un autre transistor par rapport aux appareils usuels. Nous ne prétendrons pas que cette disposition procure une sensibilité égale à celle d'un amplificateur MF à deux étages, cependant elle reste excellente grâce à l'emploi de matériel de qualité et à des circuits étudiés de manière à obtenir le maximum de rendement.

En résumé il s'agit d'un récepteur portatif extrêmement simple et par conséquent d'un prix peu élevé permettant l'écoute confortable des principales stations des gammes PO et GO.

# Le schéma (fig. 1).

Le premier étage est l'étage changeur de fréquence qui met en œuvre un transistor OC44. Le circuit d'entrée est formé par les enroulements PO ou GO d'un cadre accordé par un CV de 490 pF. Ce cadre qui est réalisé sur un bâtonnet de ferroxcube de 20 cm de long est mécaniquement solidaire du bloc de bobinages lequel est un SFB série Camée. Ces enroulements sont commutés par le contacteur à clavier du bloc. C'est sciemment que l'on a adopté un cadre de 20 cm car il procure un signal d'entrée plus important qu'un cadre de longueur moindre.

Ce circuit d'entrée attaque la base de l'OC44 à travers un condensateur de 10 nF. Le pont qui fixe la tension de cette base st formé d'une résistance de 33.000  $\Omega$  oté + 9 V et d'une de 100.000  $\Omega$  coté - 9 V. En réalité cette dernière résistance ne va pas directement au — 9 V mais à une extrémité du premier transfo MF ce qui assure le neutrodynage de l'étage.

Le transistor OC44 cumule les fonctions

de modulateur et d'oscillateur local. Pour produire cette oscillation nécessaire au changement de fréquence il est associé aux bobinages oscillateurs contenus dans le bloc. Un des enroulements est accordé par un CV de 220 pF et inséré dans le cir-cuit émetteur du transistor. L'enroulement d'entretien est placé dans le circuit col-lecteur en série avec le primaire du premier transfo MF. L'insertion du transfo MF. dans le circuit collecteur ne se fait pas en totalité mais par une prise intermédiaire qui permet l'adaptation des impédances. Dans le circuit émetteur nous relevons la présence d'une résistance de compensation d'effet de température. Cette résistance de 1.000  $\Omega$  est découplée par un condensateur de 40 nF. L'alimentation du circuit collecteur et du pont de base par la pile de 9 V se fait à travers une cellule de découplage située dans la ligne -9 V. Les éléments sont une résistance de 1.000  $\Omega$  et un condensateur de 40 nF.

L'enroulement de couplage du transfo MF1 attaque la base d'un transistor OC45 qui équipe l'étage reflex.

Occupons-nous tout d'abord de la fonc-

tion amplificatrice MF.

La tension de base de l'OC45 est appliquée à l'extrémité « froide » de l'enroulement de couplage par un pont formé d'une résistance de 15.000  $\Omega$  coté + 9 V et d'une de 100.000 coté - 9 V. Ce pont est découplé par un condensateur de 40 nF. La résistance de compensation du circuit émetteur fait  $680~\Omega$ . Elle est découplée par un condensateur de conde sateur de 25  $\mu$ F. Le circuit collecteur contient l'enroulement accordé du transfo MF2 qui pour les mêmes raisons que MF1 est inséré par le truchement d'une prise intermédiaire sur le bobinage. Outre le transfo MF le circuit collecteur contient une résistance de  $2.200~\Omega$  découplée par un condensateur de 40 nF. Mais pour l'ins-

RADIO

C.C.P. 15 139-56 Paris

Autobus: 54-85-30-56-31

Métro : Anvers ou Barbès-Rochechouart. A 5 mn des gares de l'Est et du Nord

# SPÉCIALISTE du poste à transistors



Tél.: TRU 91-23. LAM 73-04

Boulevard Rochechouart PARIS-9e





CAPRICCIOSA



Nous avons créé toute une gamme de récepteurs superhétérodyne faciles à construire qui débute par un ensemble simple, le

**PHARE 3** Super reflex à 3 transistors. Tout le matériel prévu pour ce montage trouve sa place dans les réalisations suivantes avec un nombre plus important de fransistors. Prìx: **15.775 F** + **T.L.** 

**PHARE 4** Super-hétérodyne reflex à 4 transistors. l OC44 en changeur-l OC45 en  $l^{re}MF$ -l OC 45 reflex en  $2^{e}$  MF et  $l^{re}$  BF - l OC72 en étage final classe A. Prix: **17.495 F** + **T.L.** 

PHARE 5 Super-hétérodyne à 5 transistors. Bloc d'accord à clavier 3 touches : Arrêt-PO-GO-1 OC44-2 OC45-1 OC71-1 OC72. Prix: 18.826 F + T.L.

Le même modèle avec bloc, fonctionnement ant. voiture.

**PHARE 6** Super-hétérodyne à 6 transistors. Sortie BF, équipé de 2 OC72 en Push-Pull, étudié pour fonctionner avec 4 blocs différents - 3 touches : Arrêt-PO-GO. Prix : **21.726** + **T.L.** ou

Prix : 19.394 F + T.L.

Prix: 22.294 F + T.L.

Avec bloc 5 touches : Ant. cadre-BE-PO-GO. Prix : **22.686 F** ou bloc 5 touches dont 3 postes préréglés : Eur-Lux-Int-PO-GO. Prix : **22.686 F** +  $\mathbf{T.L.}$ 

**MIAMI** Récepteur qui obtiendra tous vos suffrages grâce à ses qualités musicales et sa grande sensibilité. Très beau coffret gainé, grand choix de coloris, 6 transistors + 1 diode.

Prix: **23.519 F** + **T.L.** 

**CAMPING-AUTO:** 6 transistors + 2 diodes. Fixation simple sous le tableau de bord. Bloc accord 5 touches: Ant. cadre. BE-PO-GO. Fonctionnement impeccable en voiture. Prix: **22.778 F** + **T.L.** 

**CAPRICCIOSA.** Récepteur de chevet à transistors. Coffret matière moulée. Commutation des ondes par clavier 4 touches (Ar-PO-GO-BE) réception sur cadre ferroxcube 200 mm, cadran à aiguille horizontale course 180 mm, très forte puissance grâce à un montage push-pull spécial.

Prix : 21.022 F + T.L.

# INTERPHONE A TRANSISTORS

Ant. PO-GO.

Présentation : Modèle conçu spécialement pour appartement ou bureau s'harmonisant parfaitement avec mobilier moderne. Divers coloris de gainage.

Caractéristiques: 4 transistors, sortie Push-Pull sans transfo, HF elliptique  $10 \times 14$  Hte impédance. Poste principal avec clavier à touches 3 à 5 directions. Prix avec 1 poste secondaire: 14.000  $\mathbf{F} + \mathbf{T.L.}$ 





Catalogue d'ensembles ou pièces détachées : 250 F.

PUBLICITÉ RAPY

tant faisons abstraction de cette résistance. Le condensateur de 10 pF placé entre l'extrémité de l'enroulement accordé de MF2 et la base de l'OG45 sert à neutrodyner cet étage pour éviter les accrochages. En raison de la disposition que nous venons de décrire l'OC45 amplifie le signal MF produit par l'étage changeur de fréquence, et le transmet à une diode au germanium OA79 qui assure sa détection. Cette diode est pour cela attaquée par l'enroulement de couplage de MF2. Le circuit de détection contient un potentiomètre de 10.000  $\Omega$  shunté par un condensateur de 10 nF. C'est aux bornes de cet ensemble qu'apparaît le signal BF.

Le signal BF pris sur le curseur du potentiomètre de volume est transmis à l'extré-mité « froide » de l'enroulement de couplage de MF1 à travers un condensateur de 25 MF shunté par une résistance de 22.000 Ω. A travers l'enroulement de couplage ce signal BF est appliqué à la base de l'OC45, cui l'emplifie Ca signal amplifié est qui l'amplifie. Ce signal amplifié est recueilli aux bornes de la résistance de  $2.200~\Omega$  du circuit collecteur. Cette résistance sert en effet de charge BF. Ainsi l'OC45 fonctionne à la fois en amplifica-

l'OC45 fonctionne à la fois en amplifica-teur MF et en amplificateur BF. Le signal BF amplifié recueilli sur la résistance de charge de  $2.200~\Omega$  est transmis à la base d'un transistor OC72 par un condensateur de liaison de  $25~\mu$ F. L'OC72 qui est le troisième et dernier transistor de l'appareil équipe l'étage de puissance destiné à actionner le haut-parleur. Le pont de base de cet étage est formé d'une résistance de  $3.300~\Omega$  coté  $+~9~\mathrm{V}$  et d'une de  $10.000~\mathrm{coté}$  —  $9~\mathrm{V}$ . Quant à la résistance

de compensation d'effet de température du circuit émetteur qui fait 120  $\Omega$  elle est découplée par un condensateur de 100  $\mu\mathrm{F}$ . Le circuit collecteur est relié à la bobine mobile par le transformateur d'adaptation. Le primaire de ce transformateur à adaptation. Le primaire de ce transfo est découplé par un condensateur de 40 nF. Le haut-parleur est un 12 cm à aimant permanent. La pile d'alimentation est shuntée par un condensateur de 100 µF.

# Réalisation pratique (fig. 2 et 3).

Le support général de ce montage est une plaque de bakélite de  $225 \times 145 \ \mathrm{mm}$ percée de découpes et sertie de cosses suivant la disposition qui ressort clairement sur les plans (fig. 2 et 3). Comme vous pouvez le remarquer les pièces et le câblage sont répartis entre les deux faces.

Sur la face représentée à la figure 3 on fixe les deux transfos MF, le potentiomètre, le CV et le bloc de bobinages. Sur l'autre face on monte le HP dont la culasse traverse la découpe circulaire. Le transfo de sortie prend place sur la face précédente un côté de l'étrier étant serré dans une des vis de fixation du HP. On soude les trois supports de transistors sur les cosses E.B.C. Nous vous rappelons que pour ces supports la broche du centre correspond à la base et doit être soudée sur la cosse B, la broche la plus rapprochée correspond à l'émetteur et doit être soudée sur la cosse E et la broche la plus éloignée qui doit être soudée sur la cosse C, elle correspond au collecteur.

On soude ensemble les paties de fixation de chaque transfo MF. Avec un fil nu on relie ces pattes de fixation et une cosse

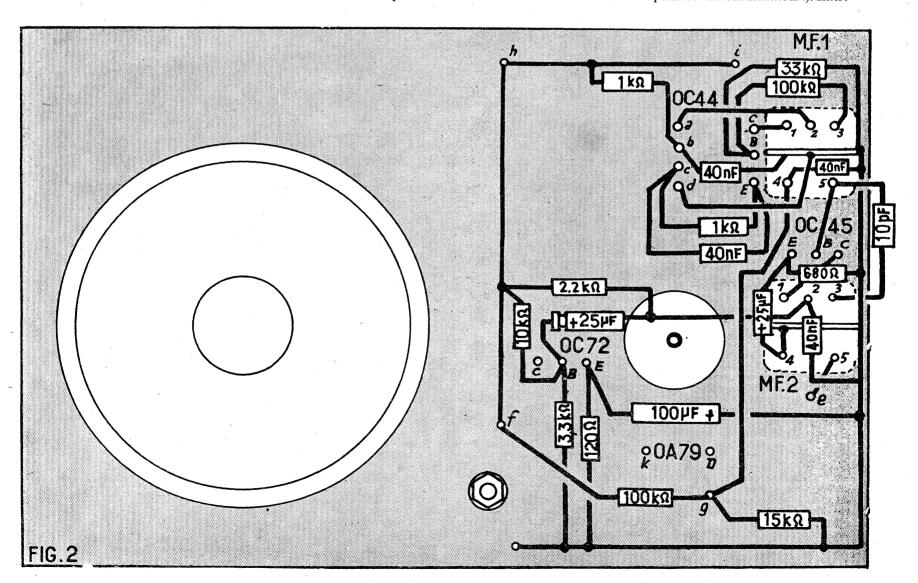
extrême du potentiomètre ce qui constitue la ligne de masse ou + 9 V. Avec un fil nu également, on relie les cosses f, h et i, pour obtenir la ligne — 9 V. Toujours avec du fil nu on réunit les pattes de fixation de MF1 à la cosse d.

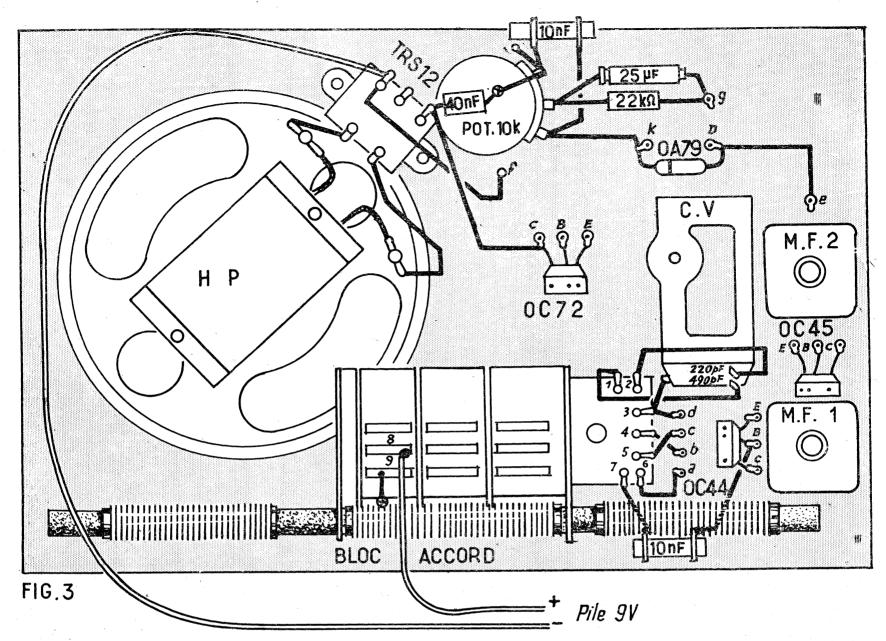
La fourchette du CV est connectée à la cosse 3 du bloc, laquelle est reliée à la cosse d. La cage 490 pF du CV est réunie à la cosse 1 du bloc, la cage 220 pF est reliée à la cosse 2 du bloc. On établit les liaisons suivantes entre le bloc et les cosses de la plaque de bakélite: cosse 4 à cosse b. de la plaque de bakélite : cosse 4 à cosse b, cosse  $\frac{1}{5}$  à cosse c, cosse  $\frac{1}{6}$  à cosse a. On soude un condensateur de 10 nF entre la cosse 7 du bloc et la cosse B du transistor OC44.

De l'autre côté de la plaque de bakélite on soude le fil 1 du transfo MF1 sur la cosse du transistor OC44, le fil 2 sur la cosse  $\alpha$ . Sur la cosse B du transistor OC44 on soude une résistance de 33.000  $\Omega$  qui va à la ligne + 9 V et une de 100.000  $\Omega$  qui aboutit au fil 3 de MF1. Entre la cosse b et la ligne 9 V on soude une résistance de  $1.000^{\circ} \Omega$ . Entre cette cosse b et la ligne + 9 V on dispose un condensateur de 40 nF. Entre la cosse E du transistor OC44 et la cosse c on place une résistance de 1.000  $\Omega$  et un

condensateur de 40 nF.

Le fil 5 du transfo MF1 est soudé sur la cosse B du transistor OC45. Le fil 4 est relié par une connexion isolée à la cosse q. relie par une connexion isolée à la cosse g. Entre ce fil 4 et la ligne + 9 V on place un condensateur de 40 nF. On soude le fil 1 de MF2 sur la cosse C du transistor OC45. Entre la cosse E de ce transistor et la ligne + 9 V on soude une résistance de 680  $\Omega$  et un condensateur de 25  $\mu$ F (attention aux polarités du condensateur!). Entre





le fil 3 de MF2 et le fil 5 de MF1 on soude le fil 3 de MF2 on soude une résistance de 10 pF. Sur le fil 2 de MF2 on soude une résistance de 2.200  $\Omega$  qui va à la ligne —9 V et le pôle négatif d'un condensateur de 25  $\mu$ F dont le pôle positif est soudé sur la cosse B du transistor OC72. On soude le fil 4 de MF2 sur la ligne + 9 V et le fil 5 sur la cosse e. Cette cosse e est reliée de l'autre côté de la plaque de bakélite à la cosse D. La cosse K est connectée à la seconde extrémité du potentiomètre de  $10.000 \ \Omega$ . La première cosse extrême qui a déjà été reliée à la ligne + 9 V est réunie au boîtier du potentiomètre. Entre les cosses D et K on soude la diode OA79 en respectant les polarités indiquées par le cercle de couleur. Entre le curseur du potentiomètre et la cosse g on dispose le condensateur de 25  $\mu F$  en parallèle avec la résistance de 22.000  $\Omega$ . Pour ce condensateur il faut encore tenir compte des polarités indiquées sur le plan. Sur l'autre face de la plaque de bakélite on soude une résistance de 15.000  $\Omega$  entre la cosse g et la ligne + 9 V et une résistance de 100.000  $\Omega$  entre cette cosse q et la ligne — 9 V. Entre la cosse E du transistor OC72 et la ligne + 9 V on soude une résistance de 120  $\Omega$  et un condensateur de 100  $\mu$ F (pôle — sur la cosse E). Sur la cosse B du même transistor on soude une résistance de 3.300  $\Omega$  qui va à la ligne + 9 V et une de 10.000  $\Omega$  qui va à la ligne — 9 V. En retournant encore une fois la plaque

de bakélite on branche le primaire du transfo

de HP entre la cosse C du transistor OC72 et la cosse f. On soude un condensateur de 40 nF entre la cosse primaire et le boîtier du potentiomètre. Les cosses secon-daires du transfo sont branchées à la bobine mobile du HP. On soude un condensateur de 10 nF entre les extrémités du potentiomètre. Avec un cordon à deux conducteurs on relie le pôle + du dispositif de branchement des piles à la paillette 8 du bloc et le pôle — à la cosse P' du transfo de HP. La paillette 9 du bloc doit être reliée à l'ar-mature métallique qui est en contact avec la ligne + 9 V.

Après vérification du câblage on place les transistors après en avoir coupé les fils à la longueur voulue sur leurs supports. Puis on effectue le réglage.

# Alignement.

Tout d'abord on règle les transformateurs MF en injectant un signal à 455 kHz entre la cosse 6 du bloc et la ligne de masse. On règle les noyaux jusqu'à ce que l'on ob-

tienne le maximum de puissance.

Le générateur HF étant accordé sur 520 kHz et le CV du récepteur complètement fermé on agit sur le noyau oscillateur du bloc toujours de manière à obtenir le maximum d'audition. Sans toucher au CV on règle l'enroulement PO du cadre en le déplaçant sur le bâtonnet. On met ensuite le

On met ensuite le générateur sur 1.604 kHz et on agit sur le trimmer du CV

oscillateur (220 pF). On règle ensuite le trimmer de l'autre cage. Toutes ces opéra-tions tendent à obtenir le maximum de puissance.

En GO sur 220 kHz on cherche la posi-tion optimum de l'enroulement GO du cadre sur le bâtonnet. Lorsque tous ces réglages sont terminés on immobilise les enroulements du cadre à l'aide d'une goutte de cire.

Si on ne possède pas d'hétérodyne on peut toujours obtenir un réglage satisfai-sant en utilisant des émissions.

A. BARAT.

# NOTRE RELIEUR RADIO-PLANS

pouvant contenir les 12 numéros d'une année

PRIX: 480 F (à nos bureaux). Frais d'envoi : sous boîte carton : 135 F

Adresser commandes au Directeur de RADIO-PLANS, 43, rue de Dunkerque, PARIS-Xº. Par versement à notre compte chèque postal PARIS 259-10.

# TÉLÉVISION à U.H.F.<sup>(1)</sup>

# par Gilbert BLAISE

Dans notre précédent article nous avons indiqué la composition des blocs d'entrée UHF et leur principe de fonctionnement. Nous avons abordé ensuite le problème des bobinages et montré que l'on peut utiliser en télévision à UHF des bobines normales dans certains cas, mais que dans d'autres cas l'emploi de circuits spéciaux, comme les lignes accordées, s'impose. Nous allons maintenant analyser quelques

schémas, adoptés le plus souvent par les spécialistes de cette technique.

# Schémas simples sans lampes.

Il s'agit en réalité de montages de blocs UHF ne nécessitant aucune lampe supplé-

mentaire car l'oscillatrice triode et commune aux canaux UHF est VHF.

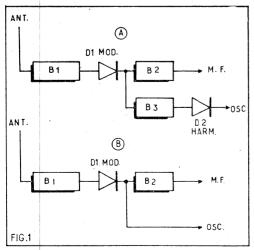
Un premier schéma est donné par la figure 1 A. Les signaux UHF captés par l'antenne sont transmis au circuit B<sub>1</sub> qui précède la diode modulatrice D<sub>1</sub>. D'autre part la lampe oscillatrice engendre un signal VHF à la fréquence  $f_4$  qui est transmis à la diode D2 réalisant un circuit non linéaire générateur d'harmoniques de  $f_4$ . L'harmonique  $nf_4$  qui convient est sépare par le circuit accordé  $B_3$  et le signal à la fréquence  $f_0 = nf_4$  est appliqué à la modu-

Comme toute modulatrice, cette diode fournit un signal MF résultant du mélange du signal reçu à la fréquence  $f_r$  et du signal harmonique de l'oscillateur  $f_0$ . Le signal MF à la fréquence  $f_m$  est transmis à l'amplificateur MF par le bobinage  $B_2$ .

Comme la lampe V<sub>1</sub> fait partie du bloc VHF, il est clair que la partie UHF n'emploie que deux diodes D<sub>1</sub> et D<sub>2</sub> et trois circuits B<sub>1</sub> B<sub>2</sub> B<sub>3</sub>.

Ces circuits pouvant être dans de nombreux cas des bobinages classiques et dans d'autres des dispositifs spéciaux, à lignes par exemple

La simplification est encore plus grande dans le montage de la figure 1 B qui n'utilise qu'une seule diode. L'oscillatrice est également en commun avec le bloc VHF mais elle doit fonctionner en fondamentale à toutes les fréquences aussi bien en VHF



(1) Voir le nº 142 d'août 1959.

qu'en UHF. Dans ces conditions il est obligatoire de monter une lampe spéciale UHF comme la 6AF4 américaine, que l'on trouve actuellement sur de nombreux blocs UHF, ou encore la lampe européenne PC86 qui vient d'être créée dernièrement et que l'on trouvera bientôt en vente cou-

Le montage de la figure 1 B est intéressant par la simplification qu'il apporte à l'établissement de l'ensemble VHF-UHF.

Si l'on ne peut recevoir que 1, 2 ou 3 canaux UHF seulement, cas qui sera le plus répandu en France, il est possible de pré-voir sur le rotacteur habituel à 12 positions une à trois barrettes prévues pour les canaux UHF les autres servant en VHF.

Pour simplifier, la réception VHF se fera comme en UHF avec une modulatrice diode mais précédée d'un cascode étage indispensable pour réduire le souffle.

# Montage à bloc unique.

La figure 2 donne le schéma d'un montage n'employant que des bobines normales. Il dérive de celui de la figure 1 B dans lequel les carrés symbolisant les circuits, B<sub>1</sub> et B<sub>2</sub> ont été remplacés par les

tacts 1 et 2 on trouve deux autres circuits accordés  $L_1$   $C_1$  et  $L_2$   $C_2$  qui constituent des filtres MF.

Leur rôle est d'arrêter tout courant provenant d'un signal dont la fréquence est celle d'accord de l'amplificateur MF du téléviseur. La valeur de cette fréquence est généralement de 40 MHz environ dans les téléviseurs français et américains.

Comme les deux capacités sont de 56 pF, la formule de Thomson donne  $L_1 - L_2 = 0.28~\mu H$ . Il est très facile de réaliser une bobine de  $0.28~\mu H$ . Nous donnons plus loin des indications sur sa réalisation et sur celles des autres bobinages mentionnés dans cette analyse.

# Présélecteur.

Aux points 1 et 2 on a monté sur la barrette, une bobine  $L_{10}$  couplée à la première bobine accordée  $L_3$  du présélecteur. Rappelons qu'un présélecteur est un

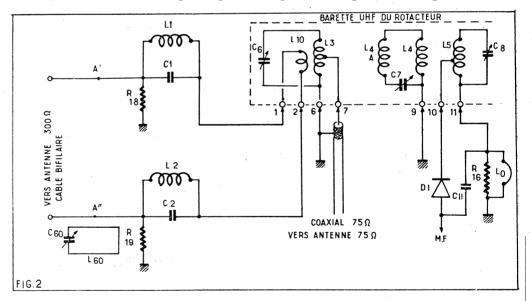
dispositif à deux ou plusieurs circuits, accordés sur la même fréquence ou sur des fréquences voisines, destiné à aug-menter la sélectivité d'un montage.

Dans le cas présent, il s'agit de recevoir un canal UHF de la bande IV ou V. La largeur de bande d'un canal est 14 MHz env. pour le 819 lignes français,

les 625 lignes, le 819 lignes belge, le 525 lignes américain, le 405 lignes anglais.

Il est donc nécessaire, dans le cas de la réception d'un émetteur du standard français 819 lignes, que le présélecteur soit établi de façon que la bande reçue soit beaucoup plus large que pour un canal d'un standard

La largeur de bande d'un circuit dépend de son amortissement. Si l'on augmente la largeur de bande l'amortissement doit être également augmenté et le gain est réduit.



bobinages réellement utilisés. Sur cette figure on a indiqué en pointillés les limites de la barrette montée sur un rotacteur leur permettant de recevoir les canaux VHF et UHF.

Les points de contact entre le montage fixe du rotacteur et le montage effectué sur la barrette sont numérotés. On a omis les points de contact correspondant à l'amplificateur cascode VHF qui est clas-

L'antenne de 300  $\Omega$  est connectée aux points A'A'' par l'intermédiaire d'un câble bifilaire dont l'impédance est de 300  $\Omega$ egalement. Un premier filtre UHF est constitué par  $C_{60}$  —  $L_{60}$ .

Dans les liaisons reliant A, A' aux con-

Cette réduction de gain est toutefois moindre en accordant les diverses bobines du présélecteur sur des fréquences « décalées » de part et d'autre de la fréquence d'accord.

Remarquons que les mêmes palliatifs sont applicables aussi aux bobinages prévus pour les autres standards.

Finalement, on peut admettre qu'à schéma analogue le premier tube UHF recevra plus de tension HF en 625 lignes qu'en 819 lignes français, ce qui explique les difficultés que l'on rencontre dans la conception des cricuits prévus pour notre

Revenons maintenant au bloc UHF de

Le présélecteur se compose des bobines L<sub>3</sub>,

accordée par  $C_6$ ,  $L_4$  accordée par  $C_7$  et une troisième bobine  $L_5$  accordée par  $C_8$ . Il existe une possibilité de branchement d'une antenne de 75  $\Omega$ . Pour cela on a effectué une prise sur la bobine L3 qui est reliée, par l'intermédiaire du contact 7, au fil intérieur du câble coaxial relié à son autre extrémité à l'antenne.

Tout les blocs ne possédent pas simultanément les deux prises 300 et 75  $\Omega$ . Si l'on se limite au branchement de l'antenne de 75  $\Omega$  seulement, la bobine  $L_{10}$  et le circuit compris entre les points 1, 2, A' et A" sont supprimés.

De même, si seule une antenne de 300  $\Omega$ doit être branchée, on pourra supprimer la prise sur L<sub>3</sub> et les connexions des points 6

## Modulation.

La tension HF correspondant au canal à recevoir, comprenant les signaux image et son, est disponible aux bornes de la

dernière bobine L<sub>5</sub> du présélecteur.

La modulatrice est dans ce montage, extrêmement simple, car elle est réalisée avec une diode D<sub>1</sub> d'un type convenant aux UHF.

Une diode fréquemment adoptée comme modulatrice est la 1N82A qui remplace le modèle 1N82 destiné dans le passé au même emploi.

La cathode de la diode est reliée à la prise effectuée sur L<sub>5</sub>. On sait qu'une diode amortit un circuit et pour réduire cet amortissement on a relié la diode modulatrice à une prise au lieu de la monter en parallèle sur la totalité de la bobine.

L'anode de D<sub>1</sub> reçoit le signal provenant de l'oscillateur local par l'intermédiaire d'un condensateur  $C_{11}$  tandis que la cathode le reçoit également par l'intermédiaire

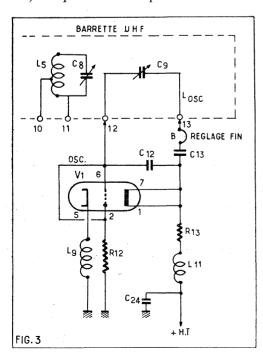
de la bobine  $L_5$ .

La tension à la fréquence  $f_0$  et la tension du signal reçu à la fréquence  $f_r$  donnent naissance, par battement à la moyenne fréquence  $f_m$  qui est disponible, à l'anode de  $D_1$  (point MF).

# Circuit oscillateur.

Considérons le montage de la figure 3 dont la partie fixe comprend la lampe oscillatrice  $V_1$  servant également en VHF. Les techniciens qui ont concu ce bloc

avaient à choisir entre deux solutions a) Adopter une lampe normale



comme oscillatrice, par exemple une 6C4, 6J6, 6BQ7, etc., et utiliser un harmonique en UHF comme dans le schéma de la fi-

Dans ce cas il est nécessaire, comme nous l'avons indiqué précédemment, de prévoir un circuit à caractéristiques non linéaires diode créant l'harmonique  $nf_4 = f_0$ .

Ce montage nécessite une diode supplémentaire

b) Adopter une lampe oscillatrice spéciale pour les UHF et qui, dans le bloc VHF-UHF sera utilisée à toutes les fréquences. Il est évident qu'une telle lampe fonctionne parfaitement aux VHF.

La seconde solution a été adoptée dans le bloc décrit ici.

La figure 3 représente la même barrette mais vue du côté des contacts destinés aux éléments de l'oscillateur.

Ceux-ci se composent d'un condensateur ajustable C, en série avec la bobine oscillatrice. Cet ensemble est relié d'une part à la grille de la triode oscillatrice d'autre part à la plaque de la même lampe par l'intermédiaire de C<sub>13</sub> et d'une boucle de fil. Grâce à l'introduction d'une vis dans cette boucle il est possible d'effectuer l'accord fin de l'oscillateur.

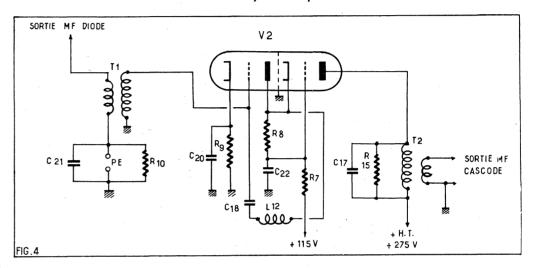
On a reconnu que l'ensemble oscillateur

est proche du colpitts.

On remarquera que la cathode de la lampe oscillatrice triode est reliée à la masse par l'intermédiaire d'une bobine d'arrêt L, qui isole cette électrode en haute fréquence de la masse et du filament.

Il est toutefois nécessaire d'effectuer le même montage pour le filament en montant dans chaque fil des bobines d'arrêt identiques à L.

# Cascode moyenne fréquence.



Comme tous les cascodes ce montage utilise une double triode V<sub>2</sub>. On a adopté le cascode série dans lequel la plaque du premier élément (celui de gauche sur la figure 4) est reliée à la cathode sans interposition d'un condensateur.

Nous avons précisé antérieurement que ce cascode MF doit amplifier et réduire le souffle en UHF.

Le primaire du premier transforma-teur MF, T<sub>1</sub>, est relié à la sortie MF de la diode D<sub>1</sub> qui s'effectue à l'anode. L'extrémité opposée est reliée à la masse

par l'intermédiaire de  $R_{10}$  et  $G_{21}$  et on a prévu deux points d'essai PE qui permettent le branchement d'un instrument de mesure utilisable lors de la mise au point

Il n'est pas nécessaire de court-circuiter ces deux points en raison de la présence de  $R_{10}$  et  $G_{21}$ .

Le secondaire de  $T_1$  est connecté entre la grille du premier élément et la masse. La polarisation du même élément est assurée par  $C_{20}$  et  $R_9$  montés entre la cathode et la masse.

On trouve ensuite la liaison, plaque du premier élément à la cathode du second

Remarquer toutefois qu'on a jugé inutile de prévoir un circuit accordé dans cette liaison, en raison du très fort amortissement qui est produit par l'entrée à la cathode d'une lampe amplificatrice haute fréquence avec grille « à la masse ».

La grille est reliée au point commun de  $R_8$  et  $C_{22}$  et également à un point + 115 V par l'intermédiaire de R, ce qui fixe sa tension à une valeur légèrement inférieure à celle de la cathode et assure ainsi la polarisation de la seconde triode (celle de droite)

la grille et la plaque du premier élément afin de compenser la capacité grille-plaque de cette triode. Pour le réaliser on a monté entre ces deux électrodes une bobine  $L_{12}$  qui, avec la capacité  $C_{\mathfrak{gp}}$  mentionnée constitue un circuit résonnant sur la fréquence d'accord du cascode qui est de 40 MHz environ.

Le rôle du condensateur  $C_{18}$  monté en série avec  $L_{12}$  est d'éviter que la haute tension de la plaque soit appliquée à la

La plaque du second élément triode du cascode est reliée au primaire du second transformateur MF, T<sub>2</sub>. Remarquer que ce primaire est shunté par R<sub>15</sub> dont la valeur fixe la largeur de bande de l'étage cascode MF.

Pour 8 MHz il faut une résistance de 10 k $\Omega$  environ qui, bien entendu, vient en parallèle sur diverses résistances parasites, en particulier la résistance d'entrée de la lampe suivante rapportée au primaire.

Pour une largeur de bande de 10 à 12 MHz nécessaire dans le cas du standard français 819 lignes, on diminuera la valeur de  $R_{15}$  jusqu'à 6000  $\Omega$ . Une fois de plus, cette adaptation à notre standard donne lieu à une diminution de gain.

Ainsi, en remplaçant 10.000  $\Omega$  par 6.000  $\Omega$ , la réduction du gain est de 40 % environ.

On peut voir que trois réductions de gain de 40 % donnent lieu à une réduction globale de 78 % environ ce qui est fort important.

Le secondaire de T<sub>2</sub> est relié à l'entréc de l'amplificateur MF normal du télé-

viseur.

Voici maintenant quelques indications sur le matériel utilisé dans ce bloc qui est partie intégrante d'un téléviseur de marque américaine réputée.

# Matériel du présélecteur.

Les résistances de cette partie (voir fig. 2) sont :  $R_{18} = R_{19} = 100 \text{ k}\Omega$ ,  $R_{16} = 47 \Omega$ . Les condensateurs ont les valeurs suivantes :  $C_1 = C_2 = 56 \text{ pF}$ ,  $C_{60} = \text{ajustable}$  de 5 à 70 pF accordant  $L_{60}$  sur un canal UHF ou VHF génant. Le circuit  $L_{60}$   $C_{60}$ peut être également utilisé pour éliminer un autre signal, par exemple un brouilleur FM;  $C_6$  accorde  $L_{10}$ . C'est un ajustable de 0.5 à 3 pF;  $C_7$  et  $C_8$  ont la même valeur. La capacité de C<sub>11</sub> est relativement élevée : 22 pF. Ce condensateur ne sert qu'à couper le continu.

La diode D<sub>1</sub> est du type 1N82A. Les diodes courantes utilisées en détection MF dans les téléviseurs actuels ne conviennent pas comme modulatrices UHF.

En ce qui concerne les bobinages il est impossible d'indiquer leurs caracteristiques exactes étant donné que celles-ci dépendent des capacités parasites qui en UHF ont

une importance considérable.

La bande des UHF s'étendant de 470 à 900 MHz environ la variation de fréquence est de deux fois environ et de ce fait, la formule de Thomson montre que si la capacité est fixe, la self-induction doit varier de quatre fois. Il en est de même de la capacité si la self-induction reste

Pour les premiers canaux UHF jusqu'à vers 650 MHz, les mêmes bobines peuvent convenir, l'accord s'effectuant à l'aide d'ajustables et si ceux-ci ne le permettent pas, en modifiant les bobines dans le sens convenable. D'autres bobines sont réalisables pour les canaux compris entre 650 et 900 MHz. Toutes les bobines sont du type classique. Voici quelques indications sur celles convenant aux canaux accordés entre 470 et 650 MHz.

Bobines L<sub>3</sub> et L<sub>5</sub> : tube de 5 mm de diamètre sur lequel on a enroulé 3 spires de ruban en cuivre argenté dont la largeur est de 2,3 mm. La distance entre deux spires est de 2,5 mm ce qui laisse 2,5 — 2,3 = 0,2 mm d'espace libre entre deux

spires voisines.

La bobine  $L_{4\,8}$  -  $L_{4}$  se compose de deux spires du même ruban enroulées autour de l'ajustable  $C_7$ . Leur diamètre est de 22 mm environ. Etant proches de  $L_3$  et  $L_5$  elles en assurent le couplage. Voici d'ailleurs, figure 5, une reproduction simplifiée de la barrette de bakélite UHF supportant les bobines  $L_3$   $L_4$  et  $L_5$ , la bobine oscillatrice ainsi que tous les ajustables

Les contacts 1 à 13 sont représentés sur cette barrette de droite à gauche.

1 et 2 sont les points de liaison avec la sortie des filtres  $L_2$   $C_2$  et  $L_1$   $C_1$  de la

On remarque ensuite l'ajustable C<sub>6</sub> qui se compose d'un tube isolant de 3 mm de diamètre environ sur lequel est enroulée une spire en court-circuit de ruban métallique de 3 mm de largeur constituant une armature du condensateur. Cette spire est le point de contact de l'une des extrémités

6 200mm ENV. FIG.5

de la bobine associée tandis que la vis métallique V qui pénètre dans le tube, reliée à l'autre extrémité de la bobine, constitue la seconde armature de cet ajustable

Le réglage de capacité, de 0,5 à 3 pF s'effectue en enfonçant plus ou moins la vis V dans le tube isolant de l'ajustable.

La bobine oscillatrice L<sub>3</sub> comporte deux spires de ruban comme celui des bobines

L<sub>5</sub> et L<sub>6</sub>.

Viennent ensuite les deux spires de couplage L<sub>4</sub> L<sub>4</sub> a dont l'extrémité libre de chacune est réunie à la masse au point de contact 9. Elles sont enroulées autour du tube du condensateur ajustable. La bobine  $L_{10}$  comporte une spire enrou-

lée sur le milieu de L<sub>3</sub>.

Indiquons encore que la prise sur  $L_3$  pour la liaison à 75  $\Omega$  est effectuée à une spire à partir de la masse. La prise sur  $L_5$ est à une spire à partir du point 11.

Reste encore, dans la partie modulatrice, la bobine  $L_{11}$  qui ne comporte qu'une spire couplée avec la spire B de l'oscillateur de la figure 3.

## Matériel de l'oscillateur.

Les résistances du montage de la figure 3 ont les valeurs ci-après :  $R_{12}=10~k\Omega$ ,  $R_{13}=1~k\Omega$  et les condensateurs :  $C_9=0,5~a~3~pF$ ,  $C_{12}=2~pF$ ,  $C_{13}=22~pF$ ,  $C_{24}=1.000~pF$ . Les bobines d'arrêt  $L_9$  et  $L_{11}$  pour UHF sont réalisées en enroulant 10 spires de fil de 0,5 mm de diamètre sur air et sur une longueur de 10 mm. Diamètre de l'enroulement 5 mm.

La lampe V<sub>1</sub> est une 6AF4, triode spécialement conçue pour fonctionner comme oscillatrice en UHF.

Elle possède deux sorties de grille, aux broches 6 et 2 de son culot noval et deux

sorties de plaque aux broches 1 et 7. On a indiqué sur le schéma la sortie 2 de la grille reliée à R<sub>12</sub> et la sortie 6 reliée de la grine renee à  $C_{12}$ . Les deux broches de plaque 1 et 7 sont réunies ensemble et reliées à  $C_{12}$ ,  $C_{13}$  et  $R_{13}$ .

# Matériel du cascode MF.

Avec le cascode MF on revient au domaine des VHF du côté des fréquences de l'ordre de 40 MHz. Le matériel RC de ce cascode est le suivant :  $R_7 = 8,2 \text{ M}\Omega$ , ce cascode est le suivant :  $R_7 = 8,2 \text{ M}\Omega$ ,  $R_8 = 470 \text{ k}\Omega$ ,  $R_9 = 120 \Omega$ ,  $R_{10} = 100 \Omega$ ,  $R_{15} = 10 \text{ k}\Omega$  ou moins, pour obtenir une plus large bande que 8 MHz,  $C_{17} = 10.000 \text{ pF}$ ,  $C_{18} = 220 \text{ pF}$ ,  $C_{20} = 1.000 \text{ pF}$ ,  $C_{21} = 1.000 \text{ pF}$ ,  $C_{22} = 1.000 \text{ pF}$ . La lampe  $V_2$  est une double triode 6BQ7A et  $T_1$  et  $T_2$  deux transformateurs MF analogues à ceux utilisés dans les amplificateurs MF normaux. Ils sont accordés par les diverses capacités parsites et le

par les diverses capacités parasites et le réglage exact de la fréquence d'accord est obtenu à l'aide de noyaux de ferrite à vis.

La sortie MF cascode est connectée à l'entrée de l'amplificateur MF normal.

On peut aussi, dans un téléviseur spé-

cialement construit avec le bloc UHF, monter le cascode MF devant l'amplifivateur MF et dans ce cas T<sub>2</sub> serait le premier transformateur MF normal, une commutation étant alors prévue à la plaque du second élément de  $V_2$  pour le branchement de la sortie modulatrice VHF.

# Bobinages pour la bande 650 à 900 MHz.

Il est encore possible d'utiliser les mêmes types de bobinages indiqués plus haut mais en réduisant la self-induction des bobines et en réglant les capacités d'accord au minimum de leurs valeurs. On a pu obtenir des résultats en diminuant de 30 % environ le nombre des spires ou en augmentant la longueur de chaque bobine d'environ 50 % en conservant le même nombre des spires.

# Simplifications.

Revenons au schéma de la figure 2. Dans de nombreuses réalisations industrielles de blocs UHF on supprime le bobinage intermédiaire de couplage  $L_4$  -  $L_{4\,a}$  en montant tout simplement  $L_3$  et  $L_4$  sur un même tube ou encore côte à côte ce qui suffit à assurer le couplage nécessaire à une bonne présélection.

# Bobines du filtre MF.

On peut réaliser des bobines de 0,28  $\mu \rm H$  en enroulant 10 spires de fil émaillé de 0,25 mm de diamètre sur un tube de 6 mm diamètre, longueur de l'enroulement 12 mm.

G. B.



# .AMPES

VÉRITABLEMENT UNIQUE EN

# **EUROPE**

Vous v trouverez :

- Le plus grand choix de lampes anciennes et modernes en boite d'origine ainsi que TRANSISTORS et DIODES AU GERMA. NUM des plus grandes marques françaises et étrangères : TORAN, SATOR, WESTINGHOUSE, RCA, SYLVANIA, RADIO BELVU, RADIOTECHNIQUE, PHILIPS, MAZDA, etc...
- Les toutes dernières lampes nouvelles françaises et d'importation pour la TV, la FM, la Hi-Fi et le Téléguidage.
- Et même les types absolument introuvables
- Avec toujours UNE GARANTIE TOTALE D'UN AN sans la moindre discussion.

est le fournisseur des plus grands constructeurs français de RADIO et de TÉLÉVISION.

# TÉRAL

expédie dans toute l'Europe et vous pouvez venir sur place constater l'importance de son

# DÉPARTEMENT « LAMPES »

Demandez le tarif confidentiel pour Professionnels (le vôtre) à

« DÉPARTEMENT LAMPES »

24 bis, RUE TRAVERSIÈRE. PARIS (XIIe)

> Téléphone : DORIAN 87-74 DIDEROT 09-40

# LES CELLULES PHOTO-ÉLECTRIQUES

# par F.-P. BUSSER

C'est dans le numéro 133 de « Radio-Plans », de novembre 1958, qu'a paru le précédent article de F.-P. Busser sur les cellules photoélectriques.

Notre collaborateur s'excuse auprès de nos lecteurs de cette longue interruption, due à un séjour à l'étranger.

# Cellules photo-conductrices.

Nous devons les cellules photo-conductrices aux déboires de Willoughby Smith qui au cours d'expériences sur les lignes sous-marines tenta d'utiliser des bâtonnets de sélénium comme résistances de valeur ohmique élevée. Il constata que la résistance de ces bâtonnets variait considérablement lorsqu'ils étaient éclairés. Ses observations firent l'objet d'une communication qui fut le point de départ de toute une série d'expériences et de recherches, auxquelles participèrent des savants de tous les pays, et qui visaient à perfectionner les cellules primitives de Smith et à leur trouver toujours de nouvelles applications. Ces travaux aboutirent aux cellules actuelles

qui, malgré leurs nombreuses qualités, sont loin encore d'atteindre la perfection et restent en perpétuelle évolution.

Les cellules photo-conductrices, souvent appelées cellules photo-résistantes et photo-résistives également, sont constituées en gros par une couche d'un semi-conducteur traité appliquée sur un surport adéquet et traité, appliquée sur un support adéquat et dont la résistance varie en fonction de l'éclairement de sa surface. La disposition et la nature des électrodes varie considérablement d'un type à l'autre, sans influencer cependant le principe de cette forme de

Nous avons vu dans un précédent article (Radio-Plans nos 132 et 133 d'octobre et novembre 1958) que les cellules photo-émissives étaient caractérisées par la libération d'électrons à la surface d'une cathode métallique sous le bombardement des photons. Dans les cellules photo-conductrices nous assistons à des phénomènes analogues. Le bombardement des photons provoque la libération d'électrons dans la masse du semi-conducteur et ceux-ci, au lieu d'être attirés par le champ d'une anode positive comme c'est le cas dans la cellule photoémissive, sont à l'origine d'une différence de potentiel entre deux électrodes conve-nablement disposées dans le cas des cellules photo-voltaïques ou d'une diminution de la résistivité du semi-conducteur dans le cas des cellules photo-conductrices. Cet effet se rencontre avec pratiquement tous les semi-conducteurs et son importance dépend avant tout de la nature et du dosage des impuretés dans le semi-conducteur. Cependant, exposer le mécanisme intime de ces phénomènes nous conduirait fort loin et nous obligerait pour commencer à étudier les phénomènes de conduction en général, puis ceux de la conduction dans les semiconducteurs. Nous nous contenterons, par conséquent, de l'explication un peu sim-pliste des électrons libérés dans la masse du semi-conducteur et en abaissant la résistivité ou provoquant l'apparition d'une d.d.p. Cette propriété est parfois appelée effet photo-électrique interne par oppo-sition à l'effet photo-électrique externe

dont nous avons eu l'occasion de parler plus en détail dans un précédent article. Rappelons que l'effet photo-électrique externe désigne l'apparition d'électrons à la surface des métaux sous le bombardement des photons. Les semi-conducteurs n'échappent pas à l'effet photo-électrique externe qui reste cependant sans influence dans les cellules photo-conductrices. Il est pro-bable, par contre, que cet effet joue un rôle plus important dans le fonctionnement de certaines cathodes photo-émissives dont, par suite des traitements qu'elles ont subis, la surface peut être assimilée à un semiconducteur

# Sensibilité des cellules photo-conductrices.

La sensibilité des cellules photo-conductrices s'exprime comme celle des cellules photo-émissives, en ampères ou microampères par lumen. Elle est le quotient, pour une tension donnée, du courant traversant la cellule par le flux lumineux incident. La sensibilité peut atteindre des valeurs élevées, jusqu'à 10 ampères par lumen dans le cas de certaines cellules au sulfure de cadmium. Les impuretés y jouent un rôle essentiel comme dans le cas des cellules photoémissives.

# Sensibilité spectrale.

S'il est probable que tous les semi-conducteurs présentent l'effet de photo-conduction — certaines expériences récentes ten-dent à le prouver — tous ne sont cependant pas sensibles dans l'étroite bande du visible.

Parmi les cellules qui le sont, citons :

- Les cellules au sélénium utilisées parfois pour la lecture des films parlants à enregistrement optique,

Les cellules au sulfure de cadmium

récemment créées,

Les cellules au sulfure de thallium employées fréquemment dans les photomètres et les luxmètres ainsi que pour les mesures.

La sensibilité de certaines cellules photorésistantes remonte souvent assez loin dans l'infrarouge et elles constituent alors des détecteurs excellents pour ces radia-tions. Sont sensibles à l'infrarouge notamment:

Les cellules au sulfure de plomb entre 2 et 3,5 microns,

- Les cellules au séléniure et au tellurure de plomb qui remontent aisément jusqu'à 6 et 7 microns de longueur d'onde. Des expériences récentes ont pu montrer

que certains semi-conducteurs étaient même sensibles à l'infrarouge de plusieurs dizaines de microns.

## Inertie.

Les cellules photo-conductrices sont caractérisées par une certaine inertie qui croît avec la sensibilité. Elles ne sont, en général, pas utilisables en lumière modulée, ou plus exactement elles ne répondent alors qu'à l'éclairement moyen. Certains types destinés à la lecture des films sonores ont une courbe de réponse qui monte à 10 kHz, ce qui a été obtenu en acceptant un com-promis entre la sensibilité et l'inertie, l'une n'allant qu'au détriment de l'autre.

# Réalisation.

Les cellules photo-conductrices sont en général constituées par une plaquette du semi-conducteur, avec une proportion convenable d'impuretés, sur laquelle est appliquée, par un procédé variant d'une fabrication à l'outre une point d'électriques cation à l'autre, une paire d'électrodes généralement en forme de peignes à dentures imbriquées laissant entre elles une longue grecque de semi-conducteur.

Le semi-conducteur peut être préparé par des procédés fort différents. Dans le cas du sulfure de cadmium, on peut pro-

céder par exemple comme suit :

Vaporiser simultanément le sulfure de cadmium et ses activateurs et les faire condenser sur un support commun,

Mélanger intimement sulfure de cad-mium et activateurs en poudre fine, chauffer et broyer à plusieurs reprises pour obtenir la diffusion des activateurs au sein du sulfure de cadmium.

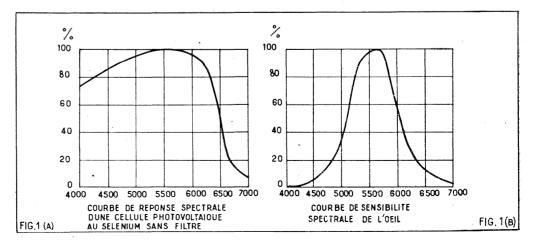
Les impuretés utilisées comme activateur sont en général le cuivre et l'argent à raison d'environ 1 %00.

## Réalisation des cellules photo-résistantes par l'amateur.

Il ressort de diverses expériences que nous avons pratiquées au cours des mois derniers que certains types de cellules photo-conductrices pourraient être réalisés par l'amateur. Nous poursuivons nos re-cherches dans ce sens et si elles confirment ce que nous venons de dire nous traiterons en détail de la question dans un autre article.

# Applications.

Les applications des cellules photo-conductrices sont relativement nombreuses et leur nombre ne cesse de croître chaque jour. Certains types sont utilisés comme nous le disions déjà plus haut pour la lecture de la piste sonore des films parlants, d'autres servent à la détection de l'infrarouge, d'autres encore sont employées dans les photomètres, les luxmètres, les



colorimètres et en général pour les mesures. Certaines cellules, grâce à leur robustesse et à l'importance du courant qu'elles peuvent délivrer, commandent directement des relais assez importants pour provoquer la mise en route d'escaliers roulants, l'ouverture ou la fermeture de portes de garage, la commande de portes de magasin. Certains modèles de très faibles dimensions ont été spécialement conçus pour servir à l'enregistrement de courbes.

Les applications des cellules photorésistantes sont trop nombreuses et trop variées pour que nous puissions songer à n'en citer plus qu'une infime partie. Pourtant nous n'aurons dans les réalisations que nous espérons décrire dans le prochains numéros de Radio-Plans que rarement l'occasion de les utiliser.

# Cellules photo-voltaïques.

L'intérêt suscité par ces cellules peut sans doute se mesurer à la floraison de termes qu'elles ont fait naître pour les désigner. En n'en citant que quelques-uns parmi les plus répandus nous arrivons déjà au chiffre significatif de 10 : cellule photo-voltaïque, cellule à couche d'arrêt, cellule photo-électrique, parfois même cellule tout simplement, pile photo-électrique ou photo-voltaïque, photo-pile, photo-élément, élément photo-électrique ou photo-voltaïque, etc... Dans les lignes qui vont suivre nous choisirons de tous ces termes le plus mauvais peut-être, mais le plus court aussi : celui de photo-pile.

Ces cellules comportent une très mince couche d'un semi-conducteur — de sélénium le plus souvent — appliquée sur un support métallique constituant l'une des électrodes. La couche de semi-conducteur est recouverte par une couche très mince et transparente d'un métal formant la seconde électrode. Au contact du métal et du semi-conducteur il y a formation d'une barrière de potentiel.

Rappelons qu'une barrière de potentiel se produit au contact d'un métal et d'un semi-conducteur :

- Dans le cas d'un semi-conducteur par excès ou semi-conducteur « n », où les électrons sont des porteurs majoritaires et les trous des porteurs de charges minoritaires, lorsque le travail de sortie de semi-conducteur est inférieur à celui du métal. Il y a alors diffusion d'un certain nombre d'électrons du semi-conducteur dans le métal, les charges qui en résultent en assurant la limitation;
- tation;
   Dans le cas d'un semi-conducteur par défaut ou semi-conducteur « p », où les

électrons sont des porteurs minoritaires et les trous les porteurs majoritaires, lorsque le travail de sortie du semi-conducteur est supérieur à celui du métal. Il y a alors diffusion d'un certain nombre d'électrons du métal dans le semi-conducteur qui prend alors une charge négative.

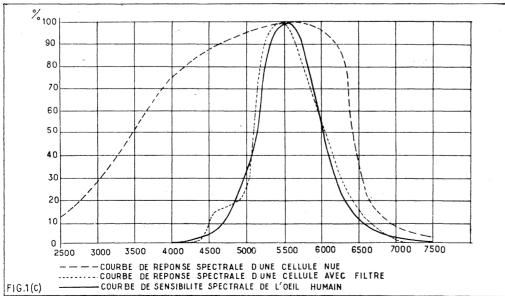
Dans les deux cas il y a formation dans le semi-conducteur, au voisinage immédiat du contact, d'une couche de charges électriques qui constituent ce que l'on appelle la barrière de potentiel ou couche d'arrêt. Celle-ci est égale à la différence des potentiels de sortie et constitue une caractéristique dissymétrique du contact métal — semi-conducteur.

C'est cette barrière de potentiel qui permet le fonctionnement des photo-piles. Lorsque le semi-conducteur est soumis à un flux de photons, les porteurs minoritaires peuvent traverser la barrière de potentiel, tandis que les porteurs majoritaires sont arrêtés. Il y a de ce fait apparition d'une différence de potentiel de part et d'autre de la couche d'arrêt et cette différence de potentiel peut être recueillie sur des électrodes disposées convenablement. En remplaçant dans des cellules au silicium le contact métal semi-conducteur par une jonction entre du silicium « n » et du silicium « p », on a pu obtenir des rendements nettement supérieurs à ceux obtenus avec les photo-piles habituelles, atteignant jusque 6 % au lieu des 0,1 à 0,5 % habituels. Certains chercheurs sont même arrivés à des rendements dépassant 15 et 20 % et espèrent pouvoir atteindre des taux plus élevés encore. Il a même été question de 40 à 50 %!

Comme son nom l'indique, la cellule photo-voltaïque ou photo-pile est un générateur de d.d.p. et si nous branchons aux bornes d'une telle cellule un millivoltmètre alors qu'elle est soumise à un éclairement, nous pourrons constater à ses bornes une tension de l'ordre d'une centaine de millivolts qui s'annulera dès que la cellule cessera d'être éclairée, c'est-à-dire dès qu'elle sera placée dans l'obscurité. La différence de potentiel aux bornes de la photo-pile croît avec son éclairement. On remarquera que les électrons passent du semi-conducteur dans le métal.

# Divers types.

Le plus souvent les cellules photovoltaïques utilisent le sélénium. Parfois cependant elles sont au sulfure de plomb ou au sulfure de thallium. On a essayé également d'employer pour leur réalisation



le germanium et le silicium ainsi que d'autres semi-conducteurs.

## Avantages.

Le principal avantage des cellules photovoltaïques est de ne nécessiter aucune source de tension et de permettre ainsi la réalisation d'appareillages extrêmement simples et légers. De tous les dispositifs photo-sensibles, ce sont les plus faciles à utiliser.

# Applications.

Comme les cellules photo-résistantes, les photo-piles ont des applications très variées parmi lesquelles nous ne citerons que quelques-unes des plus connues : commande de relais, luxmètres et posemètres de précision moyenne, dispositifs de protection, appareillages portatifs et, tout nouvellement, alimentation de dispositifs transistorisés (récepteurs à transistors, etc...)

# Caractéristiques.

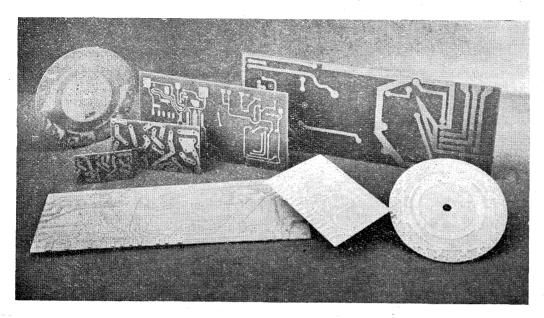
Tandis que les photo-piles au sulfure de plomb et au sulfure de thallium sont sensibles surtout à l'infrarouge, celles au sélénium ont une courbe de sensibilité spectrale assez voisine de celle de l'œil, avec un maximum de sensibilité vers 0,58 microns. La sensibilité décroît rapidement du côté des grandes longueurs d'ondes : elle est pratiquement nulle à partir de 0,8 microns environ. Vers l'ultraviolet, la sensibilité reste assez importante bien au-delà du visible. Cependant, par l'usage de filtres appropriés, la courbe de sensibilité peut être amenée à coïncider avec une bonne précision à celle de l'œil ou des émulsions photographiques. Ces filtres sont en général apposés sous forme de couches superposées de vernis teintés. De telles cellules sont alors dites à filtres, à réponse compensée ou à sensibilité corrigée. Grâce à cette pro-priété, mais aussi bien entendu grâce à leur facilité d'emploi, les photo-piles équi-pent la presque totalité des luxmètres et posemètres de précision ordinaire actuelle-ment utilisés. Nous donnons en figure 1 les courbes de sensibilité d'une cellule photo-voltaïque au sélénium avec et sans filtres ainsi que la courbe de sensibilité spectrale approximative de l'œil humain, d'abord éparément en « a » et « b », puis superposées pour faciliter la comparaison

Il resterait à parler des photo-diodes et photo-transistors, derniers-nés des éléments photo-sensibles. Leur technique est encore trop nouvelle pour être stabilisée et les échantillons proposés par l'industrie encore trop instables et mal définis pour que nous songions à les utiliser fréquemment dans nos réalisations. Leurs particularités méritent cependant que nous leur consacrions dans un prochain numéro quelques pages.

Nous eussions sans doute dû dans les lignes ci-dessus parler de la résistance interne des cellules photo-voltaïques et de leur caractéristique courant-tension. Nous avons préféré le remettre à plus tard lorsque nous traiterons de l'adaptation de la charge aux cellules et du choix du galvanomètre pour la réalisation d'un photo-mètre (posemètre). En effet ces deux sujets sont étroitement liés et les étudier séparément nous obligerait à nous répéter.

A titre documentaire nous donnons encore en figure 2 les courbes traduisant la relation entre le courant traversant une cellule photo-résistante et le flux lumineux incident, la tension appliquée à la cellule étant constante. Ces courbes — nous donnons celle correspondant à une cellule au sulfure de cadmium et la courbe d'une cellule au sélénium — traduisent donc également les variations de la résistance interne des cellules en fonction de leur éclairement.

# Récents développements dans le domaine des isolants et des stratifiés pour circuits imprimés



Quelques circuits imprimés à base d'ISOPRINTS

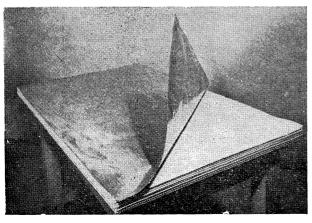
Depuis plus de trente ans, les Etablissements DROUET mettent à la disposition des fabricants de matériel électrique leurs des fabricants de materiel electrique leurs divers isolants stratifiés, bien connus sous les appellations de PAPELAC, FRÉQUENCITE, TOURNERON, qui désignent respectivement des stratifiés phénoliques à base de papier kraft, de papier coton et de tissu coton. On sait que les feuilles de ces matériaux, imprégnées de résine et empilées les unes sur les autres, sont transformées, par action de la chaleur et de la pression, entre les plateaux chauffants de puissantes

presses hydrauliques, en plaques stratifiées thermodurcissables, ou en tubes ou pièces moulées de formes diverses.

Les Etablissements DROUET fabriquent une gamme complète de STRATIFIÉS POUR CIRCUITS IMPRIMÉS, réunis sous l'appellation gamme ISORPINT. On l'appellation commune ISOPRINT. On connaît l'essor pris par la technique des circuits imprimés; les produits offerts sous le nom d'ISOPRINT peuvent dès maintenant répondre à tous les problèmes posés par la nouvelle technique.

Le métal le plus utilisé dans leur composition est le cuivre électrolytique à

Composition d'une planche d'ISOPRINTS



pureté 99,9 %, d'une épaisseur de 35 microns. On peut utiliser aussi des épaisseurs de 70 ou 105 microns. A défaut de fabrication en Europe continentale, ce cuivre doit être importé des U.S.A. (ou d'Angleterre). Il faut toutefois remarquer que l'importation du cuivre seul réalise une économie en devises étrangères d'environ 80 % par rapport à l'importation du stratifié complet, seule solution employée

Ces feuilles de cuivre sont enduites d'un Ces feuilles de cuivre sont enduites d'un adhésif approprié, dans des conditions très surveillées. C'est l'une des clés du problème. L'adhésif doit présenter des qualités électriques au moins équivalentes à celles du stratifié, une excellente résistance à l'humidité et à la chaleur, il ne devra pas cloquer ou se ramollir lorsqu'on fera la soudure sur le cuivre. De plus son adhérance deit sur le cuivre. De plus son adhérence doit être parfaite à la fois sur le cuivre et le

Les supports utilisés peuvent être les divers stratifiés indiqués plus haut; les plus employés conduisent aux produits suivants

pius employes conduisent aux produits suivants:

— l'ISOPRINT XXXP, dont le support est la Fréquencite XXXP-T ou éventuellement XXXP-J (découpable à froid), et présentant d'excellentes qualités électriques et une très bonne résistance à l'humidité; matériau le plus employé en radio-télévision. La découpabilité à froid est particulièrement appréciée dans certains cas (pas de déformations);

— l'ISOPRINT TVE, dont le support est le stratifié de verre TOURNERON VERRE EPOXY. Excellentes propriétés électriques et considérable résistance à l'humidité. Employé pour les applications professionneles et militaires.

— les ISOPRINTS XXP, XP, P sont des qualités moins bonnes, dont les prix moindres permettent l'emploi dans certains cas non difficiles;

tains cas non difficiles

Bien entendu, les supports peuvent être recouverts sur une ou deux faces, et diverses combinaisons peuvent être réalisées.

Le problème du « flush circuit » (circuit (Suite page 46.)

# AMPLI 12 WATTS



Cet amplificateur de puissance moyenne peut sans conteste être placé dans la catégorie des appareils à haute fidélité. Ses performances sont : réponse linéaire à  $\pm$  0,5 dB de 10 Hz à 100 kHz pour une puissance de sortie de 1 W;  $\pm$  0,5 dB de 30 Hz à 40 kHz pour une puissance de sortie de 12 W. Dans ce cas le taux de distorsion est de 0,65 % à 30 Hz, 0,03 % à 1 Hz et 0,2 % à 20 kHz. Il est normalement prévu pour fonctionner avec un préamplificateur monoral. On peut également en l'utilisant en double exemplaire allié avec un préamplificateur Cet amplificateur de puissance moyenne

exemplaire allié avec un préamplificateur « Stéréo » constituer un excellent ensemble pour la reproduction des enregistrements stéréoscopiques.

Il comporte un haut-parleur de grand diamètre et une cellule électrostatique. diametre et une cellule électrostatique. Cette dernière comme nous le verrons, n'est pas branchée directement sur l'étage final de l'ampli. On a prévu pour ce reproducteur des fréquences sonores élevées, un amplificateur supplémentaire à deux étages qui met en œuvre une lampe double. Cet appareil étant muni d'un potentiomètre de niveur en pout régler d'une fecen très de niveau on peut régler d'une façon très précise la reproduction de cette partie du spectre musical.

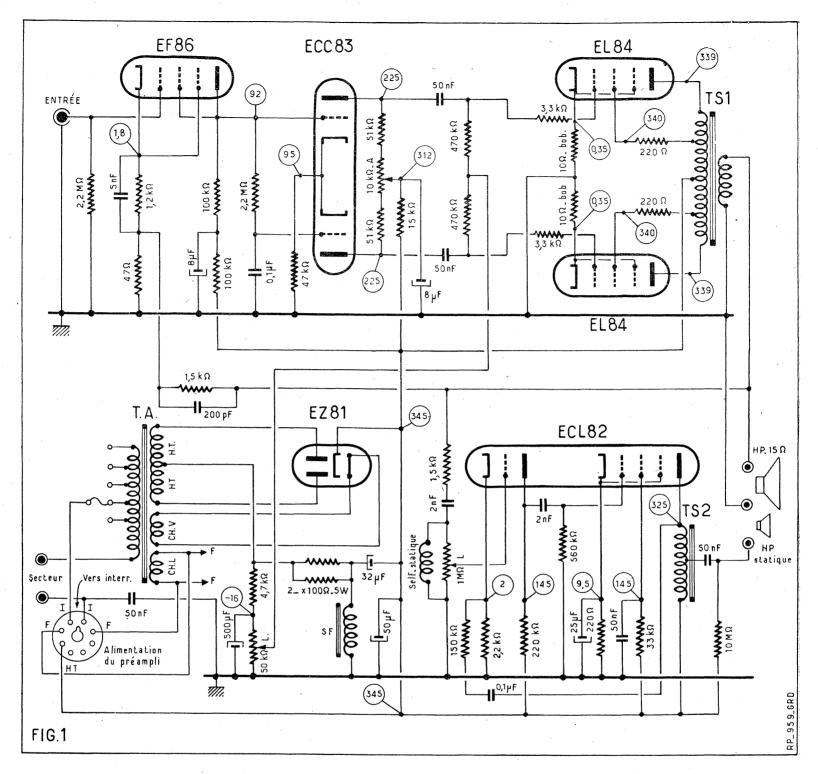
# Le schéma (fig. 1).

L'entrée de cet ampli est shuntée par une résistance de 2,2 M $\Omega$ . Elle attaque la grille de commande d'une EF86 qui équipe l'étage amplificateur de tension. La lampe est polarisée par une résistance de cathode de 1.200 Ω découplée par un condensateur de 5 nF. La faible valeur de cette capacité pourra paraître anormale à certains qui ont l'habitude de voir à cet endroit plusieurs dizaines de microfarads. Ce choix a été fait pour obtenir un effet de contre-réaction d'intensité sur toutes les fréquences à d'intensité sur toutes les fréquences à reproduire à l'exception de celles de l'extrême aigu, ce qui provoque un relèvement de l'amplification de cette bande qu'un amplificateur ordinaire a trop tendance à atténuer. Entre la résistance de polarisation et la masse est une résistance de 47  $\Omega$  qui forme avec une 1.500  $\Omega$  shunté par 200 pF un circuit de contre-réaction de la tension venant du secondaire du transfo de sortie. Venant du secondaire du transio de sortie. Ce circuit englobe conc la totalité de l'amplificateur et réduit considérablement les distorsions produites par les différents étages et le transfo de HP. La présence du condensateur de 200 pF évite les accrochages par déphasage et provoque lui aussi un relèvement de l'extrême aigu.

La EF86 est utilisée en triode, c'est-à-dire que la grille écran est reliée à la plaque

que la grille écran est reliée à la plaque. La résistance de charge du circuit anodique fait  $100.000~\Omega$ , entre sa base et la ligne HT on a prévu une cellule de découplage dont les éléments sont une résistance de 100.000  $\Omega$  et un condensateur de 8  $\mu$ F. Notez la tension continue qui existe sur la plaque: 92 V.

À la suite nous trouvons l'étage dépha-



seur dont le tube est une double triode ECC83. La grille d'une triode est reliée directement à la plaque de la EF86. Entre les grilles des deux triodes est placée une résistance de 2,2 M $\Omega$ . Entre la grille de la seconde triode et la masse il y a un condensateur de 0,1  $\mu$ F. Les cathodes sont réunies et une résistance de 47.000  $\Omega$  est insérée entre elles et la masse. Pour chaque triode la résistance de charge plaque fait 51.000  $\Omega$ . Un potentiomètre de 10.000  $\Omega$  dont le curseur est relié à la ligne HT à travers une cellule de découplage (15.000  $\Omega$  et 8  $\mu$ F) permet d'équilibrer les signaux fournis par cet étage déphaseur.

Le fonctionnement peut s'expliquer très facilement. Tout d'abord la grille de la première triode est portée au même potentiel que la plaque de la EF86 (92 V) mais en raison de la résistance de  $47.000~\Omega$  du circuit cathode, cette électrode est portée à un potentiel de 95 V. Il existe donc entre grille et cathode une différence de potentiel

de — 3 V qui correspond à la polarisation normale. La résistance de cathode n'étant pas découplée on obtient une contreréaction à taux élevé qui supprime pratiquement toutes les distorsions. Le signal BF appliqué à la grille de la première triode donne dans la résistance de charge plaque un signal de phase opposée. Un signal de même forme mais en phase avec celui de la grille apparaît aux bornes de la résistance du circuit cathode et est appliqué à la cathode de la seconde triode. La grille de celle-ci est reliée à la masse par le condensateur de 0,1  $\mu {\rm F}$  qui pour les courants BF équivaut à un court-circuit. Au point de vue BF la grille est donc à un potentiel fixe tandis que le signal BF est-appliqué à la cathode, c'est-à-dire exactement l'inverse de ce qui se produit pour la première triode. On obtient donc aux bornes de la résistance de charge de cette deuxième triode un signal égal à celui obtenu aux bornes de la résistance de charge de charge de la

première, mais de phase opposée. On obtient ainsi les deux signaux propres à attaquerles grilles des lampes du push-pull.

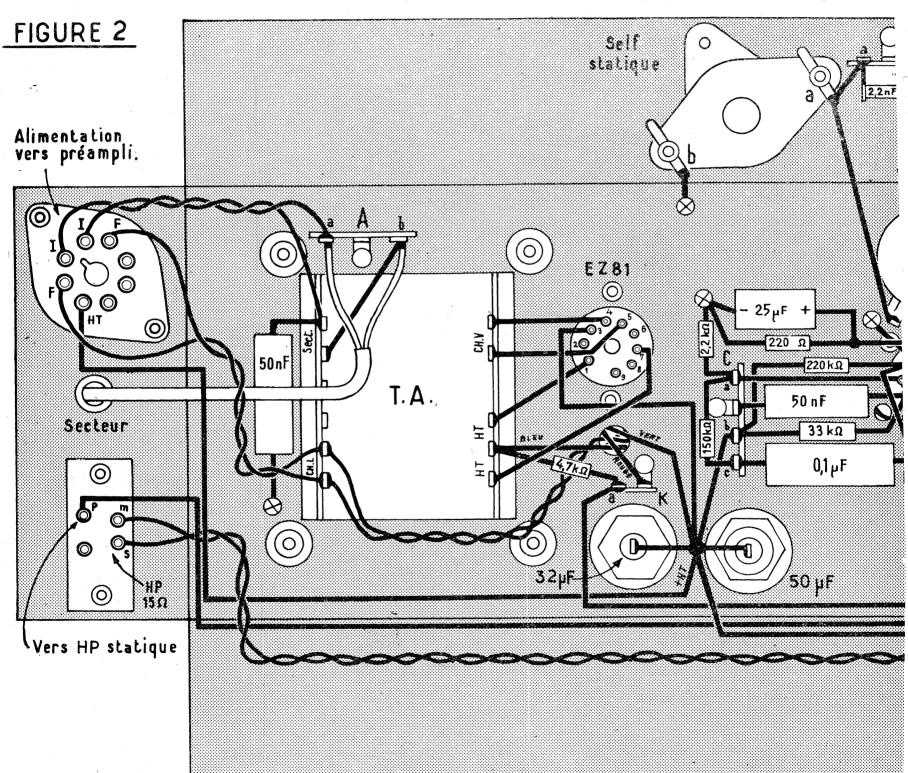
Le push-pull est équipé avec deux EL84. Pour chacune d'elles le circuit de liaison entre grille de commande et la plaque de la triode ECC83 correspondante est identique. Il comprend : un condensateur de 50 nF, une résistance de fuite de 470.000  $\Omega$  et une résistance de blocage de 3.300  $\Omega$ . Des résistances de cathode de 10  $\Omega$  contribuent à la polarisation mais en fait celle-ci est obtenue « par le moins » grâce à un dispositif situé dans l'alimentation et que nous étudirons plus loin. Cette tension de polarisation est appliquée à la base des résistances de fuites. Il s'agit d'un pushpull dit à contre-réaction d'écran. Pour cela la grille écran de chaque EL84 n'est pas reliée directement à la HT mais à une prise faite sur le primaire de chaque demiprimaire du transfo de sortie. Cette liaison s'opère par des résistances de 220  $\Omega$ . Le

transfo de sortie est prévu pour un HP de 15  $\Omega$  d'impédance de bobine mobile. Le secondaire attaque, outre le HP, l'entrée de l'amplificateur spécial pour la cellule électrostatique, lequel utilise une triode pentode ECL82. La triode équipe le premier étage. La liaison entre le secondaire du transfo de HP TS1 et la grille de la triode se fait par une résistance de 1.500  $\Omega$ , un condensateur de 2 nF et une self de coupure. Le potentiomètre de niveau qui fait un mégohm est placé aux bornes de cette self. La self de coupure a pour rôle de ne transmettre à l'ampli que les fréquences supérieures à 5.000 périodes

La triode est polarisée par une résistance de cathode de  $2.200~\Omega$ . La résistance de charge plaque fait  $220.000~\Omega$ . Le circuit de liaison entre la plaque triode et la grille de commande de la partie pentode se fait par un condensateur de 2 nF et une résistance de fuite de  $560.000~\Omega$ . La pentode est polarisée par une résistance de cathode de  $220~\Omega$  découplée par  $25~\mu$ F. L'écran est alimenté à travers une résistance de  $33.000~\Omega$  découplée par 50~nF. Le circuit plaque est chargé par un auto-transformateur destiné à l'étropue du HP etatique. Un condens à l'attaque du HP statique. Un condensateur de 50 nF transmet à ce HP le courant BF recueilli sur la prise de l'autotransfo. L'alimentation en courant continu du HP se fait par une résistance de 10 M $\Omega$ . Un circuit de contre-réaction composé d'un condensateur de 0,1  $\mu$ F et d'une résistance de 150.000  $\Omega$  est placé entre la plaque de la pentode et la cathode de la triode. Les tensions d'alimentation sont fournies par un transformateur. La HT est redressée

par une EZ81. Le filtrage se fait par une

self et deux condensateurs électrochimiques, un de 32  $\mu F$  et un de 50  $\mu F$ . La self est placée « dans le moins », c'est-à-dire entre la prise médiane de l'enroulement HT du la prise médiane de l'enroulement HT du transfo d'alimentation et la masse. Entre ce point milieu et la cellule de filtre on a placé une résistance de 50  $\Omega$  concrétisée par deux 100  $\Omega$  5 W en parallèle. La présence de cet ensemble : résistance et self de filtre donne sur le point milieu du transfo une tension négative par rapport à la masse qui convenablement ajustée procure la polarisation des lampes du push-pull. Le réglage de cette tension est obtenu par un potentiomètre de  $50.000~\Omega$  en série avec une résistance de  $4.700~\Omega$  placée en parallèle sur l'ensemble résistance de  $50~\Omega$ self de filtre. Le point de jonction entre le potentiomètre et la résistance de  $4.700~\Omega$  est découplée par un condensateur de  $500~\mathrm{pF}$ 



Une prise est prévue pour prendre sur cette alimentation les tensions nécessaires au préamplificateur.

# Réalisation pratique (fig. 2 et 3).

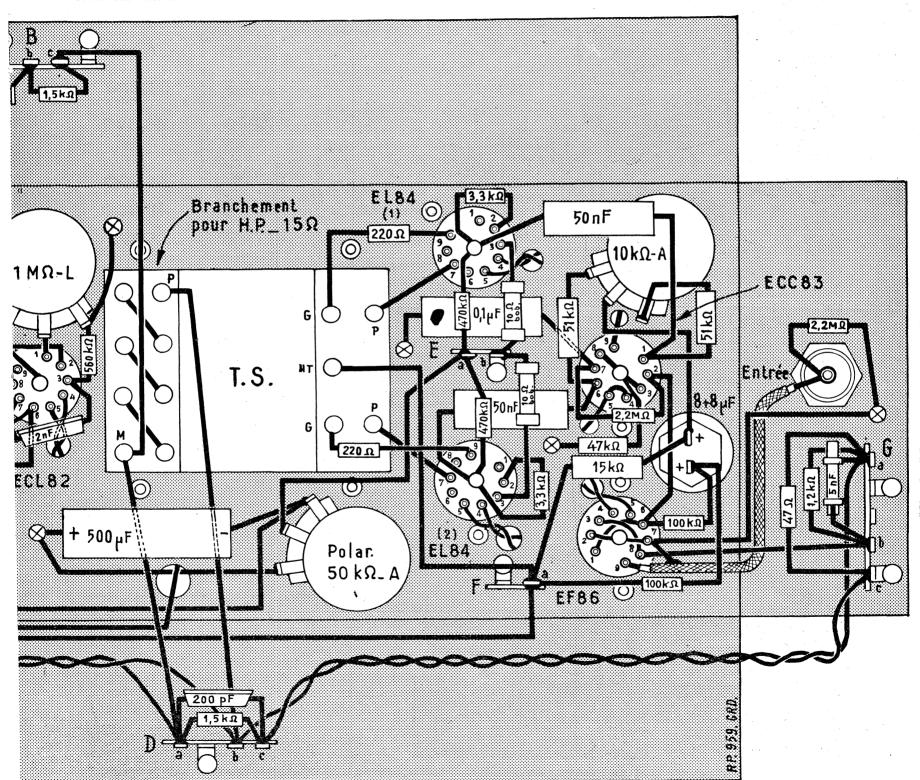
On commence comme d'habitude par fixer les différents organes sur le châssis. On procédera de préférence dans l'ordre suivant : les supports de lampes, les relais, les prises alimentation préampli, HP, entrée ; les potentiomètres, les condensateurs électrochimiques 32  $\mu F$ , 50  $\mu F$ ,  $2\times 8$   $\mu F$ , la self statique ; enfin en dernier lieu les transfos de HP, la self de filtre et le transfo d'alimentation. Attention ! Il faut isoler du châssis le boîtier du condensateur avec une rondelle. Le relais H est soudé sur l'étrier de la self de filtre.

Après l'équipement on exécute le câblage. On relie au châssis le blindage central et les broches 2 et 7 du support EF86. On fait de même pour le blindage central du support ECL82.

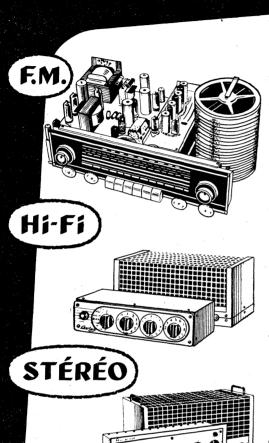
Par des lignes torsadées exécutées avec du fil de câblage on relie les broches 4 et 5 des supports EF86, EL84, ECL82 aux cosses a et b du relais I. Sur le support ECC83 on réunit les broches 4 et 5. La broche 5 est connectée à la cosse b du relais I et la broche 9 à la cosse a. Toujours avec une torsade de fil de câblage on relie les cosses du relais I à l'enroulement « CH.L » du transfo d'alimentation. Avec une torsade on relie cet enroulement aux broches F du bouchon « Alimentation préampli ».

Sur le support EF86 on réunit les broches

Sur le support EF86 on réunit les broches 1 et 6 ainsi que les broches 3 et 8. On soude un fil blindé entre la broche 9 et le point central de la prise « Entrée ». Entre ce contact central et le châssis on place une résistance de 2,2 M $\Omega$ . La gaine du fil blindé est réunie à la broche 7. Toujours pour le même support on relie la broche 8 à la cosse b du relais G. Sur le relais on soude : une résistance de 1.200  $\Omega$  et un condensateur de 5 nF entre les cosses a et b et une résistance de 47  $\Omega$  entre les cosses a et c. Avec une torsade de fil de câblage on relie la cosse a du relais a à la cosse a du relais a0 et la cosse a0 du relais a0 on soude une résistance de 1.500 a0 et un condensateur de 200 pF. Entre la broche 7 du support EF86 et un des pôles a1 du condensateur de 2 × 8 a1 on soude une résistance de 100.000 a2. Entre ce pôle a2 et la cosse a3 du relais F on place une autre résistance de 100.000 a2. La broche 7 de



# La Qualité Gaillard est indisentée dans le monde professionnel français et étranger. D'importantes exportations nous permettent de l'offrir à des prix très avantageux...



TUNER FM - fabriqué en France depuis 1951.
 Nombreuses références de réception à très longue distance - 8 tubes + diodes - 3 étages MF à couplage contrôlé - bande 300 kcs etc... Décrit dans le Nº de RADIO-PRATIQUE d'Août 59.

 METEOR 89 - Récepteur AM-FM 8 tubes - Platine HF-FM séparée - 3 Haut-Parleurs. Décrit dans le N° de RADIO-PLANS de Mai 59.

 METEOR 109 - Récepteur AM-FM 10 tubes -Platine HF-FM séparée - 4 Haut-Parleurs. Décrit dans le N° de RADIO-PLANS de Janvier 59.

 METEOR 149 - Récepteur AM-FM 14 tubes -Platine HF-MF séparée - 5 Haut-Parleurs. Décrit dans le N° de RADIO-PRATIQUE d'Avril 59.

 TUNER AM-FM 149 - chassis catodyne adapté aux normes des émissions de la RTF.

 MICRO SELECT Electrophone 5 W. Décrit dans le N° de RADIO-PRATIQUE de Juin 59.

AMPLI METEOR 12 W.
 Décrit dans le N° de RADIO-PRATIQUE de Mai 59.

PREAMPLI EUROPE
 Décrit dans le N° du HAUT-PARLEUR de Mars 59.

AMPLI EUROPE 12 W.
 Décrit dans le N° de RADIO-PLANS de Sept. 59.

• AMPLI-EUROPE 20-30 W. Décrit dans le N° du HAUT-PARLEUR de Mars 59.

PREAMPLI HIMALAYA • AMPLI HIMALAYA
 12 W • AMPLI HIMALAYA 30-40 W
 ENCEINTES ACOUSTIQUES : ECLAIR, ME-

TEOR, EUROPE, HIMALAYA.

 STEREO SELECT Electrophone 10 W.
 4 Ht-Parleurs. Décrit dans le N° du HAUT-PARLEUR du 15 Juin 59.

AMPLI STEREO SELECT
 Désait des le Node MAIS Papieres de la Mais de Ma

Décrit dans le N° du HAUT-PARLEUR du 15 Juin 59.

PREAMPLI STEREO EUROPE
 Décrit dans le N° du HAUT-PARLEUR de Sept. 59.

AMPLI STEREO EUROPE 2 x 12 W.
 Décrit dans le N° du HAUT-PARLEUR de Nov. 59.

• CHAINE STEREO EUROPE 2 x 20 W.

CHAINE STEREO HIMALAYA 2 x 30 W.

• 6 modèles TELE METEOR - 43, 54 et 70 cm. Les plus faciles à construire - tubes 90° - chaîne + platine cablée réglée + caisson support tube bande 10 Mcs (mire 850) - Nombreux perfectionnements inédits - télécommande - types longue distance et moyenne distance. Décrit dans TÉLÉVISION FRANÇAISE, N° de Septembre 1959. Ensembles pièces détachées avec plans de cablage détaillés

Ensembles complets en ordre de marche

49.990

79.800

44.800

65.980

98.700

89.660

138.500

33.900

54.900

28.700

48.800

19.700

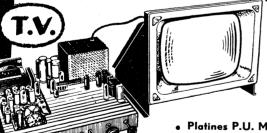
37.900

**56.800** 

88.600

46,700

79.800



Platines P.U. Monaurales ou Stéréo - Têtes de lecture piezo-magnétiques ou dynamiques - Magnétophones
 Haut-Parleurs Hi-Fi - Enceintes acoustiques nues - Coffrets - Meubles - etc...

# Gaillard

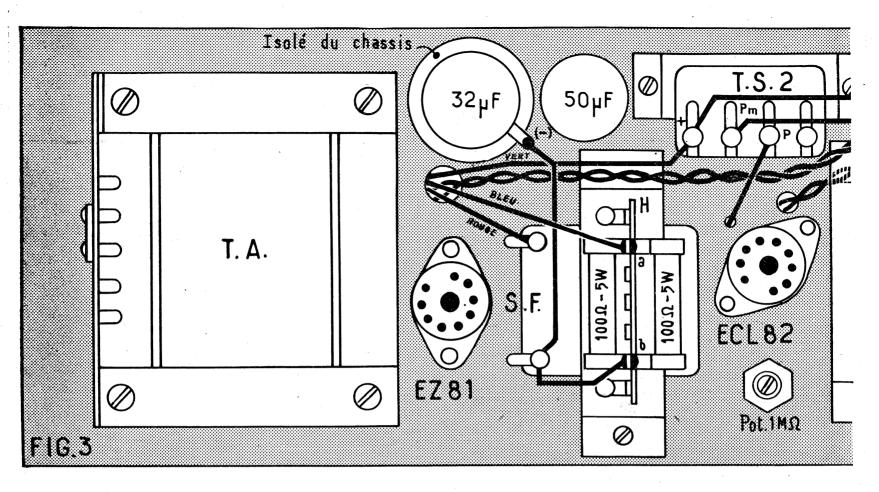
21 Rue Charles-Lecoca - PARIS-XVe Tél: VAUGIRARD 41-29 & BLOMET 23-26

Démonstration tous les jours sauf dimanche et fêtes de 9 heures à 19 heures.

Catalogue 1960

très détaillé avec caractéristiques techniques exactes et nombreuses références, adressé contre 200 francs en timbres pour frais (spécifier ensembles de pièces ou montages en ordre de marche, se référencer du journal ou de la revue).

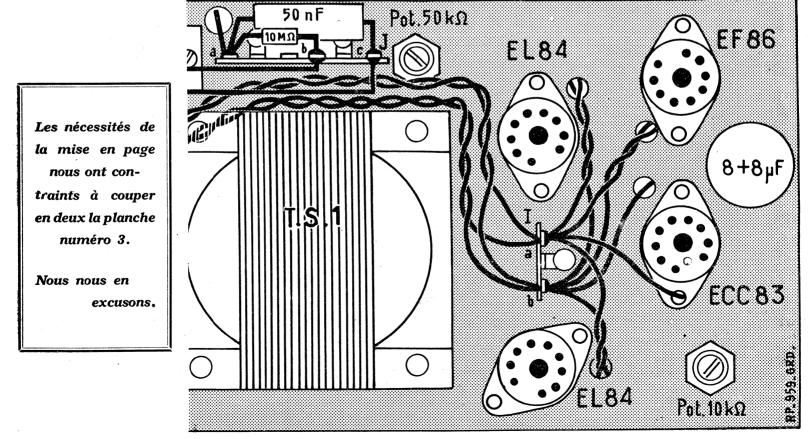
Expéditions rapides en province et à l'étranger.



ce support est connectée à la broche 2 du support ECC83. Sur le support ECC83 on soude les broches 3 et 8 sur le blindage central. Entre tance de 47.000  $\Omega$ . Entre les broches 2 et 7 on dispose une résistance de 2,2 M $\Omega$  et on soude un condensateur de 0,1  $\mu$ F entre

la broche 7 et le châssis. On soude une résistance de 51.000  $\Omega$  entre la broche 1 et une des extrémités du potentiomètre de  $10.000 \Omega$ . On soude une résistance de même valeur entre la broche 6 et l'autre extrémité du potentiomètre. Le curseur de cet organe est connecté au second pôle + du condensateur  $2\times 8~\mu F$ . Entre ce pôle + et la cosse a du relais F on place une résistance de 15.000  $\Omega$ .

Entre la broche du support ECC83 et le blindage central du support EL84 (1) on soude un condensateur de 50 nF. On place un condensateur de même valeur entre la broche 6 du support ECC83 et le blindage du support EL84 (2).



### Dans les CAHIERS de



il y a surement un numéro qui vous intéresse!

#### NUMÉROS DISPONIBLES :

Nº 2

35 MODÈLES DE MEUBLES RUSTIQUES ET MO-DERNES. Buffet-bahut rustique, bahut moderne, bureau moderne, secrétaire, fauteuil bridge, chaises, fauteuils, étagère-cloison, table à jeu, guéridon, table de salle à manger, lits, etc.

Nº 3

5 MODÈLES DE ROULOTTES CAMPING. Remorque camping pour deux personnes. Garage-Atelier. Caravane à « confort moderne ». Remorque camping pour 4 CV. Camionnette légère pour tous usages.

Nº 4

10 MODÈLES D'EMBARCATIONS. Youyou léger et stable. Canoë à fond plat. Périssoires. Canot de plage à voiles. Canot pliant. Bateau à rames. Canot insubmersible à pagaies, à voiles ou à moteur. Voilier à moteur, etc.

Nº 5

MAQUETTES ET MODÈLES RÉDUITS. Avion - Chalutier - Micro-Diesel-Auto 1907 - Sous-marin - Moteur 5 cm 3 - Bateau dans une bouteille, etc...

Nº 6

POUR LES CINÉASTES ET PHOTOGRAPHES AMATEURS. Caméras, projecteurs, flash, visionneuse, passe-vue, titreuse, lanterne de projection  $24 \times 36...$ 

Nº 7

CHALETS DE WEEK-END. Chalet rustique pour les vacances. Abri pour le week-end. Aménagement d'un grenier, remise en état d'une vieille maison de campagne. Construction d'une fosse septique.

Nº 8

LE BOIS. Travaux artistiques ou originaux: Sculpture au couteau. Une caravelle décorative. Tournage d'une pipe. Tableaux en marqueterie. Le placage, etc..., et le travail du rotin.

Nº 9

APPAREILS MÉNAGERS. Machines à laver de différents modèles - Aspirateurs - Machines à éplucher les légumes - Balances automatiques - Séchoirs à linge - Machine à repasser - Sorbetière - Ventilateur - Cireuses...

Nº 10

JEUX ET JOUETS. Kaléidoscope - Billard électrique - Traîneau - Raînpe lance-fusées - Scooter électrique - Voilier - Triporteur...

Nº II

14 MACHINES-OUTILS pour l'amateur à construire par l'amateur : Scies à rubans, circulaires, sauteuses. Tours à bois et de modéliste - Dégauchisseuse. Machines universelles à bois, à métaux, etc...

Nº 12

UN KAYAK PÉRISSOIRE. UN BACHOT DE 3 M. UNE BARQUE DE RIVIÈRE. Le contre-plaqué dans la construction nautique. L'installation d'un moteur hors bord. La construction des coques en matière plastique et une vedette moderne pour le camping croisière.

Nº 13

UNE ÉLÉGANTE MAISON DE WEEK-END EN ALUMINIUM. UN CHALET POUR LES VACANCES ÉTUDIÉ POUR 4 PERSONNES. UN CHALET EN RONDIN. UN PIED-A-TERRE POUR LE WEEK-END. LA MEILLEURE UTILISATION D'UN GARAGE. L'AMÉNAGEMENT D'UN GRENIER.

Chaque numéro 48 pages  $24 \times 32$  sous couverture couleurs : 200 F

En vente chez votre marchand de journaux. S'il ne les a pas reçus, il peut se les procurer aux MESSAGERIES TRANSPORTS-PRESSE. Vous pouvez aussi les commander à SYSTEME « D », la revue des bricoleurs, 43, rue de Dunkerque, Paris-10°, par versement à notre C.C.P. Paris 259-10.

Pour chaque support EL84 on soude une résistance de 3.300  $\Omega$  entre la broche 2 et le blindage central et une de 470.000  $\Omega$  entre ce blindage et la cosse a du relais E. Toujours pour chaque support on soude une résistance de 10  $\Omega$  bobinée entre la broche 3 et la patte b du relais E. On réunit la broche 9 à la cosse P du transfo de sortie et on soude une résistance de 220  $\Omega$  entre la broche 9 et la cosse G de ce transfo. La cosse HT du transfo de HP est connectée à la cosse a du relais F. Les prises du secondaire du transfo de sortie TS sont reliées comme l'indique le plan (fig. 2). La prise P est connectée à la cosse a du relais D et la prise M à la cosse a du relais D et à la cosse a du relais B.

La cosse a du relais E est connectée au curseur du potentiomètre de 50.000  $\Omega$ . Une des extrémités de ce potentiomètre est reliée au châssis et l'autre à la cosse a du relais K. Sur cette seconde extrémité on soude le pôle — d'un condensateur de 500  $\mu F$  dont le pôle + est soudé au châssis.

Sur le relais B on soude une résistance de  $1.500~\Omega$  entre les cosses  $b\cdot$ et c et un condensateur de 2,2nF entre les cosses a et B. La cosse a est reliée à la cosse a de la self « Statique » dont la cosse b est reliée à une extrémité du potentiomètre de 1 M $\Omega$ . L'autre extrémité de ce potentiomètre est soudée au châssis. Son curseur est réuni à la broche 1 du support ECL82. Sur ce support on soude une résistance de  $560.000~\Omega$  entre la broche 3 et le châssis, une résistance de  $220~\Omega$  et un condensateur de  $25~\mu$ F entre la broche 2 et le châssis, un condensateur de  $0,1~\mu$ F entre la broche 6 et la cosse c du relais c, une résistance de  $20.000~\Omega$  entre la broche 2 et la cosse 200 de 200 entre la broche 200 entre la cosse 200 entre la broche 200 entre la broche 200 entre la cosse 200 entre la cosse

On relie ensemble les pôles + des condensateurs électrochimiques  $32~\mu\mathrm{F}$  et  $50~\mu\mathrm{F}$ . Ce point de jonction est connecté : à la cosse a du relais F, à la cosse b du relais G, à la broche HT de la prise alimentation « Préampli », à la broche G du support EZ81 et à la cosse G du transfo TS2. La cosse G de ce transfo est reliée à la broche G du support ECL82. La cosse G du relais G et la cosse G du même relais. Sur ce relais on soude un condensateur de G on G entre les cosses G et G et une résistance de G du G entre les cosses G et G et une résistance de G du G entre les cosses G et G et la plaquette de branchement des G et G

Les broches 4 et 5 du support EZ81 sont connectées à l'enroulement « CH.V » du transfo d'alimentation, les broches 1 et 4 à l'extrémité de l'enroulement HT. Entre le point milieu de l'enroulement HT et la cosse a du relais K on soude une résistance de  $4.700~\Omega$ . Ce point milieu est connecté à la cosse a du relais H. Entre les cosses a et b de ce relais on soude deux résistances de  $100~\Omega$  5 W. La cosse b du relais est reliée à une extrémité de la self de filtre qui est elle-même connectée à la cosse — du condensateur de  $32~\mu$ F. L'autre extrémité de la self de filtre est réunie à la patte de fixation du relais K. Une cosse secteur du transfo d'alimen-

Une cosse secteur du transfo d'alimentation est réunie à la cosse b du relais A. Entre l'autre cosse secteur et le châssis on dispose un condensateur de 50 nF. Cette dernière cosse secteur et la cosse a du relais A sont connectées aux broches 1

de la prise alimentation « préampli ». On soude le cordon secteur entre les cosses a et b du relais A

Une fois terminé et mis au point cet amplificateur est recouvert par un capot grillagé.

#### Mise au point.

Au départ on place le potentiomètre de  $50.000~\Omega$  au maximum de polarisation, c'est-à-dire que le curseur est tourné à fond à l'opposé de l'extrémité reliée au châssis. On alimente l'appareil avec un secteur 50 périodes de tension correspondant exactement à l'une des prises du répartiteur du transfo d'alimentation. On agit sur le potentiomètre de  $50.000~\Omega$  de manière à amener à 0.35~V la tension sur les cathodes des EL84. On s'assure que cette tension est égale sur les deux cathodes à 0.05~V près. On règle ensuite le potentiomètre de  $10.000~\Omega$  d'équilibrage du déphaseur, de manière à obtenir le minimum de distorsion. Pour obtenir un réglage très précis il est nécessaire de disposer d'un distorsiomètre. Cet appareil étant peu courant parmi les instruments d'amateur on place ce potentiomètre à mi-course et on doit obtenir un résultat très satisfaisant.

Le potentiomètre de 1  $M\Omega$  de dosage du niveau de l'ampli statique doit être réglé auditivement pour une reproduction satisfaisante. Cela correspond à un son très faible si l'autre HP est débranché. Un niveau exagéré produit un son très désagréable.

A. BARAT.

## Circuits imprimés

(Suite de la page 40.)

imprimé dont le cuivre ne présente aucune saillie par rapport au support l'environnant, après attaque) a également été résolu d'une façon satisfaisante par le fabricant de stratifié (procédé en deux stades).

D'autre part, des études entreprises sur le feuillard d'aluminium, de fabrication française (épaisseur 40 microns), ont conduit à l'ISOPRINT ALUMINIUM sur support P, correspondant à des applications faciles (jouets, etc.). Jusqu'à présent l'aluminium ne se prêtant pas à la soudure, nécessite l'emploi de cosses pour les connexions. Des études sont en cours, d'une part pour permettre la soudure de l'aluminium, d'autre part pour porter la qualité des ISOPRINTS ALUMINIUM au niveau des ISOPRINTS CUIVRE. Si ces deux problèmes sont résolus, il n'y aura plus de problème d'approvisionnement à l'étranger, et, de surcroît, une baisse importante du prix du matériau sera obtenue.

# Achetez chaque mois RADIO-PLANS

chez le même marchand

C'est une certitude

de toujours le trouver.

# RETOUR SUR LES COMMAND SETS ARC-5 - SCR-274-N

par J. NAEPELS

Lorsque, il y a déjà plus de cinq ans, nous avons assumé la rédaction pour Radio-Plans d'une rubrique des surplus - chose que personne au monde, à notre connaissance, n'avait jusqu'alors osé entreprendre — nous avons sans hésiter choisi comme premier sujet le « Command Set » américain, ensemble de petits récepteurs et émetteurs communication constitution de la commandation de l et émetteurs commutables, couvrant cha-cun une seule gamme. A l'époque, ces appareils, que nous considérons toujours comme la perle des surplus, étaient encore assez difficiles à trouver. Il n'en est heureusement plus de même et l'un des événements marquants de l'année 1959 dans le domaine qui nous intéresse aura été leur apparition en assez grand nombre sur le marché français.

Nous croyons donc utile de rappeler, à ceux de nos lecteurs qui n'ont pas suivi cette rubrique depuis ses débuts, la documentation très détaillée sur ces appareils parue dans nos colonnes.

La description, avec schémas, et conversion de base des trois récepteurs BC453, BC454 et BC455 a fait l'objet de trois articles dans les n°s 80, 81 et 82 de Radio-Plans. Les n°s 86, 92 et 93 ont été plus spécialement consacrés au BC453. Enfin, dans le nº 103, nous avons publié une conversion du BC455 faisant de cet appareil, désespérant par son manque de sélectivité, un récepteur absolument remarquable grâce au changement de ses MF 2.830 kHz par des MF 455 kHz. De nombreux lecteurs nous ayant demandé de leur procurer ce numéro, malheureusement épuisé, nous reproduisons ci-après l'essentiel de l'article en question.

#### COMMENT RENDRE SENSIBLE ET SÉLECTIF LE BC455

A la différence des autres « Command sets », le BC455, couvrant la gamme 6-9 MHz n'emploie pas de véritables transfos MF. Chaque boîtier MF contient un circuit plaque accordé couplé par condensateur et self de choc à l'étage suivant. Pour cette raison, et parce que la MF est de 2.830 kHz, le BC455, bien que sensible, a une sélectivité déplorable sur les bandes encombrées. Il est heureusement facile de remédier à ce défaut. On sait que plus basse est la MF, plus grandes sont la sélectivité et l'ampli-fication et plus mauvaise est la réjection des fréquences images produites par le changement de fréquence. Avec une MF de 2.830 kHz cette réjection est bien entendu parfaite mais, étant donné la présélection apportée par l'étage HF accordé de l'appareil, elle pourrait être sensible-ment aussi bonne avec une MF nettement plus basse sur la fréquence la plus élevée à recevoir (9.000 kHz). Nous avons donc remplacé sur l'un de nos BC455 les MF 2.830 kHz par des

455 kHz standard petit modèle au ferrox-cube. Les résultats, disons-le tout de suite, ont dépassé nos espérances. L'appareil,

naturellement assez « veau » est devenu extrêmement nerveux et la sélectivité, sans atteindre celle du « grand trafic » est maintenant nettement supérieure à celle d'un récepteur de radiodiffusion de très bonne qualité.

Les précisions que nous allons mainte-nant donner sur la conversion du BC455 intéressent non seulement les possesseurs de ce genre d'appareil mais aussi ceux d'autres analogues qui y trouveront d'utiles suggestions.

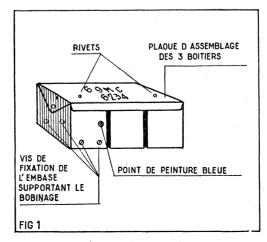
La première chose à faire est de vérifier que l'alignement du récepteur, avant transformation, est correct, c'est-á-dire que les fréquences marquées sur le cadran correspondent bien à celles recues. Le changement de MF va en effet nous obliger à modifier le circuit de l'oscillateur local mais non ceux de la HF et de la mélangeuse.

Pour suivre les circuits HF, l'oscillateur du BC455 oscille normalement sur une plage de fréquences de 6.000 + 2.830 = 8.830 kHz à 9.000 + 2.830 = 11.830 kHz. Cela est obtenu au moyen d'une self accordée de 17 spires sur mandrin de 18 mm à noyau magnétique et d'un padding constitué par un condensateur fixe de 240  $\mu\mu$ F shuntant un ajustable à air de 40  $\mu\mu$ F de capacité maximum.

Du fait du remplacement des MF 2.830 kHz par des 455 kHz, il va falloir que la plage d'oscillation de l'oscillateur aille de 6.455 kHz à 9.455 kHz. Pour cela il est nécessaire d'augmenter à la fois la color de valeur de la self et celle du padding de l'oscillateur.

Pour une meilleure compréhension des opérations à effectuer, nous invitons nos lecteurs à se reporter à notre article « Anatomie des Command sets » paru dans le nº 82 d'août 1954 de Radio-Plans.

La plaque de base, le blindage général supérieur et le capot recouvrant les condensateurs variables du BC455 ayant été enlevés, ôter les deux vis latérales qui retiennent au châssis le boîtier à trois compartiments blindés contenant les bobinages HF et oscillateur. Débrocher ce boîtier et sortir



le bobinage oscillateur de son blindage en dévissant les quatre petites vis disposées de part et d'autre du boîtier à la hauteur de l'embase.

Nous ne toucherons pas à l'enroulement de réaction de l'oscillateur bobiné tassé à la base du mandrin. Par contre, le nombre de tours de l'enroulement accordé en fil émaillé va devoir être porté de 17 à 21 spires.

Ajouter quatre spires supplémentaires n'est guère compliqué. En effet, le raccordement de l'extrémité supérieure de l'enroulement à la broche correspondante de l'em-base est effectué sans discontinuité par le fil même du bobinage après son passage dans un petit trou du mandrin servant à l'arrêter. En descendant de la broche l'arrêter. En descendant de la broche l'extrémité du fil émaillé, on dispose d'une longueur supplémentaire suffisante pour ajouter les quatre spires à l'enroulement sans avoir à effectuer de raccord avec lui. Comme le mandrin est fileté, l'écartement des nouvelles spires ne pose aucun pro-blème. Un petit trou percé à la hauteur voulue dans le mandrin en carton bakélisé, par exemple avec une punaise, permet d'arrêter l'extrémité de la self modifiée. Une connexion quelconque permet ensuite d'en effectuer le raccordement à la broche.

Avant de modifier ainsi le bobinage, il convient de briser à l'intérieur du mandrin le cachetage qui retient en place le noyau magnétique et de visser à fond ce dernier de façon à le faire venir contre

Une fois le bobinage modifié on dévissera ce noyau d'une dizaine de tours, ce qui dans notre cas a correspondu à sa position définitive. Cependant, pour permettre de fignoler l'alignement il est bon avant de remettre le bobinage oscillateur dans son boîtier de percer un trou dans ce dernier pour rendre le noyau magnétique accessible

Chacun des trois petits boîtiers abritant les bobinages est fixé à une plaque d'assemles boblinages est fixe a une plaque d'assemblage par un rivet disposé au centre de son fond. L'emplacement de ce rivet correspond justement à l'endroit où il faudrait introduire un tournevis pour régler le noyau magnétique du boblinage correspondant. Il faut donc fixer par un autre moyen le boîtier à la plaque d'assemblage. Deux trous percés dans le fond du boîtier et dans la plaquette d'assemblage entre les bords et le rivet central permettent une fixation satisfaisante par vis et écrous. On peut ensuite faire sauter le rivet et élargir son trou de façon à ce qu'il permette le passage d'un tournevis.

Ceci fait, le bobinage peut être remonté dans son boîtier et le bloc être remis en place sous le châssis.

Peste à medifier le predding. Il suffit de

Reste à modifier le padding. Il suffit de shunter par un condensateur fixe de  $500~\mu\mu\mathrm{F}$ le condensateur bouton de 240  $\mu\mu$ F qui avec le petit ajustable de 40  $\mu\mu$ F monté sur la carcasse du bloc de condensateurs variables constitue le padding primitif du poste. Prendre bien entendu un condensateur céramique ou mica de bonne quaUN REDRESSEUR DE COURANT peut vous rendre bien des SERVICES

Dans notre Sélection Nº 25 :

#### REDRESSEURS DE COURANT

**DE TOUS SYSTÈMES** 

vous trouverez les descriptions de 7 modèles faciles à réaliser ainsi que celle d'un DISJONCTEUR et de 2 modèles de MINUTERIE

PRIX : 60 FRANCS

Ajoutez 10 francs pour envoi et adressez commande à Système D, 43, rue de Dunkerque, Paris-Xº. C.C.P. PARIS 259-10



J'ai compris L'ÉLECTRONIQUE LA RADIO et LA TÉLÉVISION avec la méthode unique de l'

### ÉCOLE PRATIQUE D'ÉLECTRONIQUE RADIO-TELEVISION

Pour que vous vous rendiez compte, vous aussi, de l'efficacité de cette méthode, demandez en vous recommandant

#### DE RADIO-PLANS

l'envoi par retour du courrier, à titre d'essai et sans autre formalité, de la

## PREMIÈRE LEÇON GRATUITE

Notre enseignement est à la portée de tous et notre méthode vous émerveillera !...

ÉCOLE PRATIQUE D'ÉLECTRONIQUE RADIO-TÉLÉVISION II, Rue du QUATRE SEPTEMBRE PARIS (2º) lité et faire attention à ce qu'il ne touche ni au bloc de condensateurs variables, ni au capot lorsqu'il sera remonté, ce qu'on ne fera de préférence qu'une fois l'alignement effectué. En effet, pour obtenir ce dernier, il sera nécessaire d'agir sur les deux trimmers à air du condensateur variable de l'oscillateur dont un seul est accessible une fois le capot mis. Une bonne solution consiste à percer un trou de réglage supplémentaire dans le capot pour l'ajustable autrement inaccessible.

Il faut enfin remplacer les transfos MF de 2.830 kHz par des 455 kHz. Nous avons utilisé deux petits transfos en ferroxcube MH1 et un MH2 de Supersonic (réclame non payée) cela uniquement parce que

nous les avions sous la main.

Adoptant une méthode brutale, nous avons fait sauter les plaquettes à broches en isolant genre mica et vissé directement les transfos sur le châssis. Leur raccordement aux connexions est aisé étant donné les fils de couleurs différentes employés pour le câblage. Rappelons que les fils rouges correspondent aux plus hautes tensions, les verts aux grilles ou à la plaque diode, les bleus aux plaques et les noirs à la masse ou à la résistance de détection.

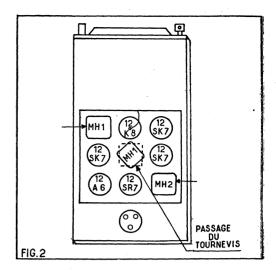
Le seul inconvénient des excellents petits transfos employés est que leurs noyaux magnétiques se règlent par le côté et non par leur sommet comme ceux qui équi-paient primitivement l'appareil. Cela est surtout gênant pour le second transfo qui se trouve placé en position peu accessible au milieu du châssis. On parvient cependant à le régler grâce à un tournevis à longue tige en le disposant un peu en biais de façon à ce que ses orifices de réglage soient face à l'espace réduit existant entre le dernier transfo MF et la 12SR7. Le mieux serait évidemment de trouver des transfos d'égale qualité réglables par leur sommet mais nous n'en avons pas trouvé d'encombrement suffisamment réduit. Il serait brement suffisamment réduit. Il serait aussi préférable de prendre des modèles à prises médianes. Cependant, avec les modèles employés, le résultat a été extrêmement satisfaisant. Au début des accrochages s'étaient produits en MF mais il a suffi pour les faire disparaître de changer l'une des lampes 12SK7. Certaines de ces lampes ont en effet une tendance marquée à l'auto-oscillation. Le même inconvénient à l'auto-oscillation. Le même inconvénient n'existe pas avec des 12SG7, équivalent en série métal des 6 ou 12BA6 pour lesquelles les transfos ont été prévus.

L'alignement du poste modifié ne présente pas de complication. On commence par régler les MF en reliant l'hétérodyne modulée au téton de la 12K8 et en bran-chant un voltmètre alternatif aux prises à haute impédance du transformateur de sortie.

Placer ensuite le cadran du poste sur la graduation 7,5 MHz et relier la prise antenne à l'hétérodyne modulée réglée agissant sur l'ajustable du padding. Le récepteur est alors parfaitement aligné et son rendement sera pour vous un sujet d'émerveillement.

Evidemment, le BFO oscillant sur 2.830 kHz n'agira plus. Il faudra pour le faire osciller sur 455 kHz augmenter considérablement la self de son bobinage. Ce petit travail de patience ne présente guère de difficulté. On pourra aussi remplacer purement et simplement le bobinage par l'une des bobines d'un vieux transfo MF ou par un oscillateur « gamme grandes ondes » d'un vieux bloc pour changement de fréquence.

Pour notre part, nous avons élégamment résolu la question en montant la partie triode de la 12SR7 en oscillateur à cristal. Ce dernier est un quartz 455 kHz de la série FT241A. Le montage adopté est le TPTG (quartz entre grille et masse, sur cette fréquence. Placer l'ajustable du



padding à mi-capacité et agir sur le noyau magnétique du bobinage oscillateur jusqu'à

ce que le signal apparaisse au maximum. Mettre ensuite le cadran sur la graduation 9 MHz et régler l'hétérodyne sur cette fréquence. Corriger le décalage, s'il y en a, en agissant sur le trimmer de l'oscillateur. Le cadran et l'hétérodyne étant ensuite réglés sur 6 MHz, rectifier le décalage en en parallèle sur la résistance de fuite de grille, et circuit oscillant accordé sur 455 kHz dans la plaque). Ce circuit est en effet le seul qui nous ait permis de faire osciller

le FT241A avec la 12SR7.

Le procédé consistant à modifier la valeur de la MF pour accroître la sélectivité peut être appliqué de façon analogue aux autres appareils surplus ne recevant, comme le BC455, qu'une seule gamme de fréquences et ayant au moins un étage HF accordé assurant une présélection suffisante. Il est, par contre, à déconseiller lorsqu'il s'agit de récepteurs à plusieurs

Une telle transformation est grandement facilitée si l'on dispose d'un récepteur auxiliaire de référence couvrant sans trous une gamme étendue de fréquences, étalonné en kHz avec une assez bonne précision et équipé d'un dispositif permettant la réception des ondes entretenues (BFO ou système de réaction). Ce récepteur n'a pas besoin d'être très sélectif mais il faut qu'il

ne reçoive pas de fréquences-images.

Reprenons l'exemple du BC455. Son oscillateur local, couvrant normalement de 8.830 à 11.830 kHz, doit être modifié pour couvrir de 6.455 à 9.455 kHz.

Procédant empiriquement, on ajoute, comme cela est évidemment nécessaire, quelques spires à l'oscillateur. Le récepteur à transformer et le récepteur auxiliaire étant mis sous tension, l'oscillateur local du premier est reçu sous forme de sifflement par le dernier dont le BFO a été mis en service. Il n'y a qu'à lire sur le cadran du récepteur auxiliaire les fréquences limites entre lesquelles le sifflement est reçu lorsqu'on règle au minimum ou au maximum de capacité les condensateurs variables du récepteur en essais. On se rend ainsi compte s'il faut ajouter ou retirer des spires à l'os-cillateur. Lorsqu'on est arrivé à ce que l'oscillateur couvre très approximativement la gamme voulue, on ne touche plus à son bobinage et l'on fignole son réglage en agissant sur son padding, son noyau magnétique (s'il en a un) et son trimmer.

C'est peut-être long, mais l'on sait à tout moment où l'on va, ce qui est bien l'essentiel

pour un amateur.

Rappelons pour terminer que les émetteurs du Command Set (BC696, BC457, BC458 et BC459) ont fait l'objet d'un article du nº 114, donnant leur conversion de base et leur schéma.

# RÉCEPTEUR HAUTE - FIDÉLITÉ A TRANSISTORS

 $oldsymbol{\omega}$ 

par Lucien LEVEILLEY

Ce récepteur se distingue des « autres » par un dispositif d'accord absolument inédit. Ce système d'accord est sélectif, tout en étant très sensible. C'est un circuit présélecteur à noyau plongeur en ferroxcube (constitué par un bloc G56), couplé électromagnétiquement par 1/4 de spire au cadre du récepteur. Contrairement aux autres dispositifs présélecteurs, il n'apporte au récepteur aucune diminution de sensi-

En outre, ce récepteur possède les très intéressantes caractéristiques suivantes : 1° Une amplification basse-fréquence sy-

métrique (en push-pull); 2º Une contre-réaction énergique, et va-

2º Une contre-reaction energique, et variable très progressivement;
3º Un haut-parleur séparé, véritablement spécial pour les récepteurs à transistors, monté sur un bafle du type Reflex.
Nous avons spécialement étudié et réalisé ce bafle, pour le haut-parleur en question (photo de la fig. 11). La musicalité de cet ensemble, est remarquable, lorsqu'il est utilisé avec ce récepteur. utilisé avec ce récepteur.

D'autre part, toute distorsion occasionnée par des transfos haute-fréquence ou moyenne fréquence à bande passante plus ou moins étroite, est complètement éliminée... car ce récepteur ne possède pas de transfos de ce type.

#### Résultats obtenus

Voici les résultats que nous obtenons : réception des émetteurs régionaux en puissant haut-parleur, avec une musicalité et une pureté très appréciables (nous insistons là-dessus). A ce point de vue, la réception est de beaucoup supérieure à celle d'un récepteur à lampes, même d'excellente qualité.

Sur notre ensemble de réception, les bruits de fond et de souffle sont complète-ment supprimés. La sélectivité est très grande (nous séparons complètement et

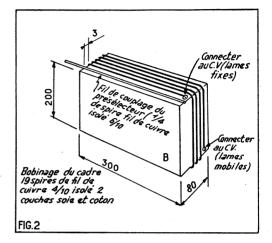
facilement un émetteur de 100 kW et un autre de 20 kW, tous deux situés à 45 km du lieu de réception, et de longueurs d'onde voisines). Nous obtenons ces résultats dans la région bordelaise, sur une antenne extérieure de 10 m de longueur et une bonne prise de terre. Si dans votre région la sélec-tivité s'avérait malgré tout, légèrement insuffisante (c'est fort improbable, mais il faut tout prévoir), il vous faudrait utiliser une antenne encore plus courte que la nôtre, tout en conservant une bonne prise

de terre.

Dans certains cas, le condensateur fixe au mica de 150 pF placé en série sur l'antenne, donne de meilleurs résultats lorsqu'il est placé de la même façon sur la prise de terre. C'est un essai à faire... quelquefois « ça donne encore mieux ».

#### Cadre-châssis et présélecteur (fig. 2).

Le châssis-cadre est ainsi réalisé avec de la planche en bois de pin, si possible sans nœuds, et de 1 cm d'épaisseur, on réalise une petite boîte rectangulaire sans fond ni dessus, de 300 mm de longueur, 200 mm de hauteur et 80 mm de largeur. Les assemblages doivent être cloués et collés. Une fois bien sèche, on la vernit à l'aide d'un bon vernis à la gomme laque, ou ce qui est mieux on l'imprègne entièrement de paraf-fine bouillante (comme nous-mêmes nous l'avons fait). Vernie ou imprégnée de paraffine, on la laisse bien sécher, et on bobine dessus jointivement 19 spires de fil de cuivre de 4/10 isolées sous deux couches de soie naturelle (grise ou rose), ou à défaut sous deux couches coton. Ce bobinage constitue le cadre du récepteur. A 3 mm de ce bobinage, et parallèlement à lui, on fixe à la colle cellulosique ou avec du scotch, un fil de cuivre de 6/10 isolé sous deux couches soie, ou à défaut sous deux couches coton. Ce fil constitue 1/4 de



spire, et sert à coupler le cadre du récepspire, et sert a coupier le cadre du recepteur au présélecteur (constitué par un bloc G56). Sur un des côtés de ce cadre est fixée à l'aide de vis à bois de 3 × 16 une planchette de contre-plaqué de 4 mm d'épaisseur, sur laquelle on fixe par la suite, potentiomètre, bloc G56, condensateur variable, prises d'antenne, de terre et de bobinage du cadre (fig. 13).

#### Baffle Reflex spécial, équipé d'un haut-parleur spécial pour transistors (fig. 8 et 9, photos 10 et 11).

Nous avons spécialement conçu et réalisé pour ce récepteur (après de nombreux et longs essais comparatifs), un baffle du type Reflex merveilleusement bien adapté au nouveau haut-parleur Audax, type T12-19PV10, équipé d'une membrane en carton spécial pour récepteurs à transistors. En outre, le champ dans l'entrefer de son aimant est élevé (10.000 gauss), ce qui lui assure une bonne sensibilité et améliore encore ses remarquables qualités de reproduction. Voici comment est réalisé le baffle : avec du contre-plaqué de 4 mm d'épaisseur on construit une boîte de 400 mm de longueur, 400 mm de hauteur et 170 mm de profondeur (cloué et collé). Sur un des grands côtés est découpé l'emplacement de la membrane du haut-parleur (ouverture ovale de 100 mm × 171 mm) (fig. 8).

Un des côtés de cette boîte est vissé, afin de pouvoir par la suite fixer le haut-parleur, ainsi que le cloisonnement intérieur (fig. 9).

Les cotes auxquelles devra être aménagé

Les cotes auxquelles devra être aménagé le cloisonnement sont indiquées sur la figure 9. Tout l'intérieur, ainsi que les deux côtés du cloisonnement sont recouverts de carton ondulé. Le côté ondulé de ce carton est collé sur le bois. Le bois de ce coffret baffle peut être ensuite teinté couleur noyer ou acajou, et ciré. Vous pouvez également le peindre avec une peinture laquée de couleur à votre goût. A moins que vous ne préfériez le décorer.

Si vous avez une grande latitude pour la décoration, il n'en n'est pas de même pour la construction proprement dite. N'apportez aucune modification dans les

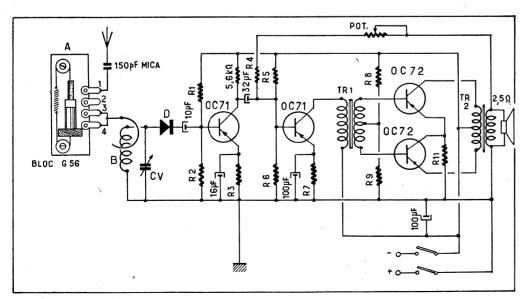
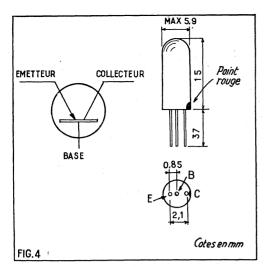


Fig. 1 et 2 (Bloc G 56 à gauche).



cotes, etc (fig. 8 et 9). Comme indiqué, et avec le récepteur que nous allons vous décrire, la musicalité de cet ensemble est absolument parfaite (nous insistons làdessus).

## Réalisation du récepteur (fig. I, 12, 13, 4, 5 et 6).

Ce récepteur utilise deux transistors OC71 et deux transistors OC72 (fig. 4, 5 et 6). Sans aucune modification du montage, et sans modifier la valeur ohmique des résistances, les deux OC71 peuvent être remplacés par deux 2N191, et les deux OC72 par deux 2N187.

Les résultats sont équivalents, et demeurent parfaits avec ce montage. Le premier travail à effectuer, est de visser à l'aide de vis à bois de  $3 \times 16$  une plaquette de contre-plaqué de 4 mm d'épaisseur, sur un des grands côtés du cadre B (fig. 2). Ensuite on fixe sur la plaquette de contre-plaqué, le potentiomètre, le bloc G56, le condensateur variable, une douille de fiche banane pour la prise d'antenne, une douille de fiche banane pour la prise de terre, deux bornes pour la prise de cadre.

Les douilles d'antenne, de terre et les deux bornes du cadre doivent être bien isolées du contre-plaqué, soit par des rondelles en bakélite, soit ce qui est encore beaucoup mieux, par des pièces de passage en stéatite haute-fréquence (fig. 13).

Entre la douille antenne et la cosse 1 du bloc G56 (fig. 3 et 1), est intercalé en série un condensateur fixe, au mica, de 150 pF.

Les cosses 3 et 4 de ce bloc (fig. 3) sont connectées au 1/4 de spire du cadre B (fig. 1). La sortie du bobinage de 19 spires du cadre B est connectée à la douille Terre, ainsi qu'aux lames mobiles du condensateur variable de 490 pF (CV). L'entrée du bobinage de 19 spires du cadre B est connectée aux lames fixes du condensateur variable CV, ainsi qu'à l'anode de la diode au germanium OA50 ou similaire (D). La cathode (partie marquée d'une pointe de flèche, ou d'anneau coloré ou non) de cette

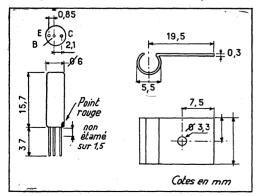


Fig. 5 et 6

diode, est connectée au pôle négatif (—) d'un condensateur électrochimique de  $10~\mu F$  30~V. Le pôle positif (+) de ce condensateur est connecté à la base du premier OC71. La base de ce transistor est connectée à une résistance au graphique de  $120.000~\Omega$  (R1), ainsi qu'à une résistance au graphite de  $22.000~\Omega$  (R2). Avant de continuer le câblage on connecte la ligne devant par la suite être connectée au pôle positif (+) de la batterie d'alimentation de 9~V (V8), aux lames mobiles du condensateur variable de 490~pF (CV).

Le fil demeurant libre de la résistance au graphite de  $22.000 \Omega$  (R2) est connecté au pôle positif (+) de la batterie d'alimen-

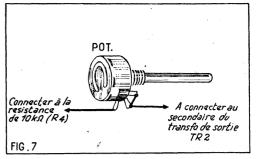


Fig. 7. — Utilisation du potentiomètre de  $50.000~\Omega$  (pot.) en résistance variable.

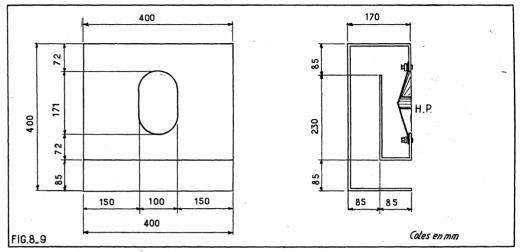


Fig. 8. — Dimensions intérieures. L'intérieur de ce baffle est entièrement recouvert de carton ondulé (côté ondulé plaque et colle

contre le bois). Le bois utilisé est du contreplaqué de 4 mm d'épaisseur collé et cloué, Fig. 9. — Dimensions intérieures.

tation. Le fil demeurant libre de la résistance au graphite de  $120.000~\Omega$  (R1) est connecté à son pôle négatif (—). L'émetteur de ce premier OC71 est connecté à une résistance au graphite de  $2.700~\Omega$  (R3). Le fil demeurant libre de cette résistance est connecté au pôle négatif (—) de la batterie d'alimentation. Cette résistance est encadrée d'un condensateur électrochimique de  $16~\mu F/30~V$  (son pôle positif du côté du pôle positif de la batterie, et son pôle négatif du côté du collecteur). Le collecteur de ce premier transistor OC71 est connecté à une résistance au graphite de 5.600~O. Le fil demeurant

Le collecteur de ce premier transistor OC71 est connecté à une résistance au graphite de  $5.600~\Omega$ . Le fil demeurant libre de cette résistance est connecté au pôle négatif de la batterie. Le collecteur de cet OC71 est également connecté au pôle négatif (—) d'un condensateur électrochimique de  $32~\mu F$  30~V. Le pôle positif (+) de ce condensateur est connecté à la base du deuxième OC71. La base de ce transistor est connectée à une résistance au graphite de  $15.000~\Omega$  (R6).

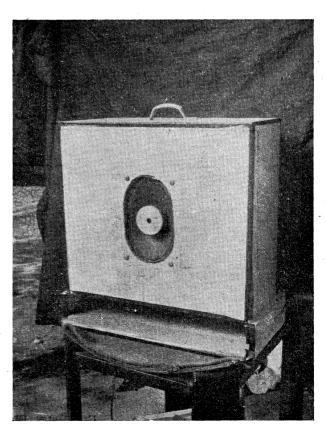
Le fil demeurant libre de cette résistance est connecté au pôle négatif de la batterie. La base de ce deuxième OC71 est également connectée à une résistance au graphite de 12.000  $\Omega$  (R5), ainsi qu'à une résistance au graphite de 10.000  $\Omega$  (R4). Le fil demeurant libre de la résistance de 12.000  $\Omega$  (R5) est connecté au pôle négatif (—) de la batterie. Le fil demeurant libre de la résistance de 10.000  $\Omega$  (R4) est connecté à une cosse extrême du potentiomètre au graphite de 50.000  $\Omega$  (pot).

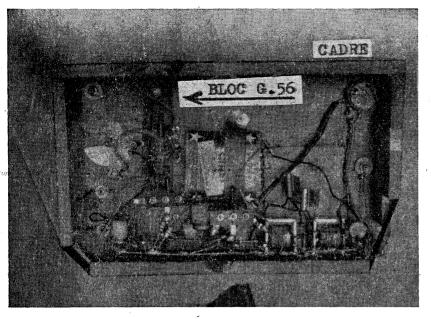
Ce potentiomètre doit être monté en résistance variable, comme indiqué sur la figure 7. Les deux cosses demeurant

Ce potentiomètre doit être monté en résistance variable, comme indiqué sur la figure 7. Les deux cosses demeurant libres de ce potentiomètre sont connectées au secondaire du transfo de sortie (TR2). L'émetteur du deuxième OC71 est connecté à une résistance au graphite de  $1.500 \, \Omega$  (R7).

Fig. 11. — Baffle Reflex spécialement étudié et réalisé par nous pour le haut-parleur type T12.

Le fil demeurant libre de cette résistance est connecté au pôle positif de la batterie. Cette résistance est encadrée d'un condensateur électrochimique de 100  $\mu\mathrm{F}$  30 V. Observez les polarités de ce condensateur en le connectant. Le collecteur de ce deuxième OC71 est connecté au primaire du premier transfo (TR1). La cosse demeurant libre de ce primaire est connectée





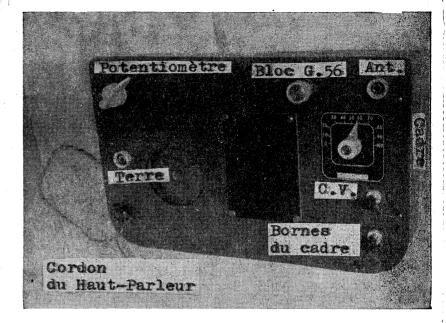


Fig. 12. — Câblage et disposition des pièces à l'intérieur du récepteur.

au pôle négatif (—) de la batterie. Une des cosses extrêmes du secondaire de ce transfo est connectée à la base d'un OC72. L'autre cosse extrême demeurant libre de cet enroulement secondaire est connectée à la base de l'autre OC72. La cosse médiane du transfo TR1 sera connectée à une résistance au graphite de 100  $\Omega$  (R9), ainsi qu'à une résistance au graphite de 4.700  $\Omega$  (R8). Le fil demeurant libre de la résistance de 100  $\Omega$  (R9) est connecté au pôle positif (+) de la batterie. Le fil demeurant libre de la résistance de 4.700  $\Omega$  (R8) est connecté au pôle négatif de la batterie. Chacun des émetteurs des deux transistors OC72 est connecté à une résistance au graphite de 14  $\Omega$  (R11). Le fil demeurant libre de cette résistance est connecté au pôle positif (+) de la batterie. Un collecteur d'un OC72 est connecté à

Un collecteur d'un OC72 est connecté à une cosse extrême du primaire du transfo de sortie (TR2). Le collecteur de l'autre OC72 est connecté à la cosse extrême demeurant libre du primaire du transfo de sortie (TR2).

La cosse médiane de ce transfo, est connectée au pôle négatif (—) de la batterie.

La cosse demeurant libre du secondaire du transfo de sortie (TR2) est connectée au pôle positif (+) de la batterie. Les connexions aboutissant à la batterie sont shuntées par un condensateur électrochimique de 100  $\mu$ F30 V (observez sa polarité en le connectant). Ce condensateur électrochimique est destiné à diminuer la résistance interne de la batterie. Si le dit condensateur n'était pas utilisé, des accrochages intempestifs se produiraient lorsque la batterie d'alimentation serait affaiblie. L'utilisation d'un petit accumulateur éviterait cela, mais son utilisation serait moins pratique que l'emploi d'une pile, tout en n'étant pas plus économique à l'usage, car ce récepteur consomme très peu de courant.

Enfin, il ne reste plus qu'à connecter au secondaire du transfo de sortie (TR2), le haut-parleur spécial (HP) dont nous avons décrit la réalisation dans le paragraphe précédent. Connecter la pile après avoir très soigneusement et plusieurs fois vérifié toutes les connexions (on ne prend jamais assez de précautions dans cet ordre d'idées! — et ceci est tout particulièrement valable pour les transitors — car si ces organes sont à l'usage considérablement meilleur marché que les lampes, ils sont très sensiblement plus coûteux qu'elles à

Fig. 13. — Disposition des pièces (potentiomètre bloc G56 condensateur variable, prises d'antenne, de terre et du cadre, sur le devant du récepteur. Ce devant est constitué par une plaquette de contre-plaqué de 4 mm d'épaisseur vissée sur le cadre de la figure 2.

l'achat). L'alimentation de ce récepteur doit être de 9 V (deux piles de 4,5 V, pour boîtier de lampe de poche standard, conviennent très bien et assurent une très longue écoute).

#### Mise au point.

Une seule mise au point est nécessaire, et encore ne l'est-elle qu'une fois sur deux. Elle est très facile et très rapide à faire. Il s'agit du dispositif de contre-réaction, commandé par le potentiomètre de  $50.000 \, \Omega$  (pot).

Si lors de l'essai de ce récepteur un violent accrochage se produit (sifflement ou hurlement strident dans le haut-parleur), c'est que le dispositif de contre-réaction ajouterait une réaction supplémentaire indésirable, au lieu de jouer correctement son râle

Pour que tout rentre dans l'ordre, il n'y a simplement qu'à inverser les connexions du dispositif de contre-réaction, aboutissant au secondaire du transfo de sortie (TR2). Remarquez que ceci est également valable pour les autres récepteurs à transistors ou à lampes, équipés d'un dispositif de contre-réaction analogue.

#### Emploi.

La manœuvre de ce récepteur est extrêmement simple. Après avoir connecté et mis en circuit la pile, vous recherchez les stations sur le condensateur variable (CV) Renforcement et sélectivité, s'opèrent en manœuvrant le noyau plongeur du bloc G56. Musicalité maximum, et affaiblissement de l'audition (si besoin est), s'opèrent par la manœuvre du potentiomètre.

#### Conclusion.

Si vous vous contentez de la réception des émetteurs régionaux, mais si vous désirez recevoir ceux-ci sans brouillages, en puissant haut-parleur d'appartement, avec une musicalité et une pureté incomparables, nous vous recommandons très vivement la réalisation de cet ensemble (récepteur et haut-parleur sur baffle Reflex spécial), sans modifier quoi que ce soit. Comme nous, vous en aurez certainement pleine et entière satisfaction.

Lucien LEVEILLEY.

Pour la rentrée, n'oubliez pas

## L'ENCYCLOPÉDIE GÉOGRAPHIQUE DE POCHE

5° édition

qui; grâce à son papier extra-mince et sa typographie impeccable, contient l'équivalent d'un GROS VOLUME et d'un GRAND ATLAS.



- $\bigstar$  Les statistiques géographiques et économiques internationales
- ★ Des renseignements précis et chiffrés sur chaque pays et ses produits.
- ★ 35 cartes en couleurs accompagnées d'un INDEX de 12.500 NOMS.

PRIX: 750 FRANCS

CET OUVRAGE EST RECOMMANDÉ AUX ÉTUDIANTS, JOURNALISTES, COMMERÇANTS, ETC.

Adressez commande à la Société Parisienne d'Édition, 43, rue de Dunkerque, Paris-10°, par versement à notre compte chèque postal Paris 259-10, en utilisant la partie « correspondance » de la formule du chèque (les timbres et chèques bancaires ne sont pas acceptés), ou demandez-la à votre libraire, qui vous la procurera.

(Exclusivité Hachette.)



## MESURES SUR RADIO-RÉCEPTEUR "

### par Michel LÉONARD

#### Générateur HF.

Dans notre précédent article nous avons commencé l'analyse du montage d'un générateur haute fréquence modulé en basse fréquence. Nous avons décrit l'alimentatation et les deux oscillateurs, HF et BF. Le schéma de cet appareil est celui de la page 4 de notre précédent article.

Nous prions nos lecteurs de consulter ce schéma qui sert de base à la présente suite.

schéma qui sert de base à la présente suite. Voici tout d'abord les valeurs des éléments du comportement des oscillateurs. Résistances:  $R_{15} = 20 \text{ k}\Omega$ ,  $R_{16} = 600 \Omega$ . Condensateurs:  $C_{10} = 0,1 \mu\text{F}$  ou autre valeur pour l'accord sur 1.000 Hz,  $C_{10}A = 0.25 \mu\text{F}$ ,  $C_3 = 2.000 \text{ pF}$ ,  $C_4 = 1.000 \text{ pF}$ ,  $C_5 = 1.000 \text{ pF}$ ,  $C_6 = 1.000 \text{ pF}$ ,  $C_7 = 0.5 \mu\text{F}$ ,  $C_8 = 0.5 \mu\text{F}$ .

#### Atténuateur.

Cette partie d'un générateur est d'un schéma très simple mais dont la réalisation matérielle est extrêmement difficile. Exa-minons le schéma du compartiment 2 qui le contient.

La HF modulée ou non, prélevée sur l'oscillateur HF par la bobine L<sub>2</sub> points 1-2 du rotacteur, est transmise à travers les blindages des compartiments 2 et 3 au potentiomètre P<sub>2</sub> qui permet de régler son amplitude.

Une extrémité de ce potentiomètre est reliée à la grille de la lampe  $V_1$  du voltmètre électronique et à la résistance  $R_5$  du dispositif atténuateur à variation continue  $R_5$ - $P_2$ .

Le voltmètre électronique qui sera décrit

Le voltmetre electronique qui sera decrit plus loin, permet de mesurer la tension aux bornes de R<sub>5</sub> P<sub>2</sub>.

Chaque fois que l'on accorde le générateur sur une fréquence quelconque, il est nécessaire d'agir sur le potentomètre P<sub>3</sub> de façon que l'aiguille de l'indicateur de l'ortic MA se place que un un représentation (en l'ortic MA se place que un un représentation de l'indicateur de l'ortic MA se place que un un représentation de l'indicateur de l'ortic MA se place que un un représentation de l'indicateur de l'ortic MA se place que un un représentation de l'indicateur de l'ortic MA se place que un un représentation de l'indicateur de l'indicateur de l'indicateur de l'ortic MA se place que l'indicateur de l'i fortie MA se place sur un repère rouge (on d'autre couleur) qui correspond à une tension déterminée, toujours la même, entre le point A du commutateur I<sub>1</sub> et la masse

lorsque le curseur de P<sub>2</sub> est du côté opposé à la masse. Cette tension est généralement 1 V, 0,5 V ou 0,1 V suivant les généraleurs.

Dans celui décrit ici elle est de 0,1 V.

Grâce à P<sub>2</sub>, il est possible de faire varier la tension au point A de I<sub>1</sub> entre 0,1 V et

Examinons maintenant l'atténuateur par bonds qui se compose des commutateurs  $I_1$  et  $I_2$  à 6 positions chacun A, B, C, D, E

En position A la totalité de la tension disponishe se trouve aux bornes de sortie  $S_1$ - $S_2$ . Ceci est mis en évidence en supposant que les curseurs de I<sub>1</sub> et I<sub>2</sub> sont aux

Si l'on agit maintenant sur P2 on pourra faire varier la tension de sortie entre 0 V

Pratiquement le cadran de P<sub>2</sub> est divisé en 10 parties et chacune divisée également en 10 parties ce qui permet d'évaluer la tension de sortie au centième près de la tension totale disponible fournie par l'atté-

Ainsi lorsque celle-ci est de 0,1 V = 100.000  $\mu V$  on lira sur le cadran de P<sub>2</sub> des valeurs de 1.000 en 1.000  $\mu V$ .

(1) Voir le précédent numéro.

Plaçons maintenant I<sub>1</sub>-I<sub>2</sub> en position B. La tension totale est réduite de 10 fois et La tension totale est reducte de 10 lois et le maximum disponible (curseur de  $P_2$  du côté de  $R_5$  et  $R_6$ ) est 0,01 V = 10.000  $\mu$ V. La lecture du cadran de  $P_2$  se basera sur 100 divisions valant chacune 100  $\mu$ V.

De même, on aura, dans les autres positions, les tensions maxima suivantes à la sortie:

> Pos C, tension max =  $1.000 \mu V$ Pos D  $= 100 \,\mu\text{V}$ Pos E 10  $\mu$ V, Pos F 0

En ce qui concerne la position F, il est clair que le curseur de I, étant à la masse, aucune tension ne sera fournie à la sortie

Remarquer qu'en position E, la totalité de la tension obtenable à la sortie étant de 10  $\mu$ V, chaque division du cadran correspondra à 0,1  $\mu$ V ce qui permettra des mesures précises.

mesures précises.

Les valeurs des éléments du compartiment 2 sont :  $P_3 = 2.500 \Omega$ ,  $P_2 = 200 \Omega$  linéaires, et spéciaux pour haute fréquence. Ce sont des potentiomètres de précision, très robustes et réalisés avec des enroulements non inductifs;  $R_5 = 900 \Omega$ ,  $R_6 = 200 \Omega$ ,  $R_7$ ;  $180 \Omega$ ,  $R_8 = 45 \Omega$ ,  $R_9 = 33.3 \Omega$ ,  $R_{10} = 5.5 \Omega$ ,  $R_{11} = 49.5 \Omega$ ,  $R_{12} = 49.5 \Omega$ ,  $R_{13} = 5.5 \Omega$ ,  $R_{14} = 6.11 \Omega$ .

Une séparation très étudiée est disposée entre les deux communicateurs

entre les deux commutateurs.

Ce luxe de précautions est justifié par le fait que dans la position E, par exemple, la tension entre le curseur du potentiomètre  $P_3$  et la tension de sortie peut être dans un rapport  $0.5 \text{ V}/1\mu\text{V}$ . Il est donc nécessaire de bien séparer par des blindages ces deux points. Il y a aussi le problème des résistances utilisées dans la chaîne de réduction tion de tension des atténuateurs. Aux fréquences élevées les capacités parasites interviennent et provoquent des fuites.

On réduit cet inconvénient en adoptant des atténuateurs à résistances de faible valeur.

#### Voltmètre électronique incorporé.

Nous parvenons au compartiment 1 qui comprend une régulatrice au néon  $V_2$  indispensable pour que la tension appliquée à la lampe  $V_1$  soit constante.

La tension à mesurer provenant de  $P_3$  est transmise à la grille de  $V_1$ .

Cette triode est montée avec plaque « à la masse » ce qui pratiquement se traduit

la masse » ce qui pratiquement se traduit par le branchement entre plaque et masse du condensateur C<sub>2</sub> de 5 μF. La sortie est au circuit cathodique.

L'alimentation HT s'effectue par l'intermédiaire de R<sub>3</sub> et V<sub>2</sub>. On peut considérer

1 comme une redresseuse analogue à la détectrice dite Sylvania. La grille reçoit l'alternatif à haute fréquence et le courant continu redressé et filtré par C<sub>1</sub> traverse le galvanomètre MA de 200  $\mu$ A. La cathode est rendue positive par rapport à la masse grâce au diviseur de tension R<sub>1</sub> R<sub>2</sub> P<sub>1</sub>.

On remet le microampèremètre au 0 en

agissant sur P<sub>1</sub>. L'échelle du microampèremètre est graduée de 0 à 0,15 V environ et un trait in-dique 0,1 V. Il correspond à 0,1 V aux bornes S<sub>1</sub> S<sub>2</sub> lorsque le curseur de P<sub>2</sub> est au maximum et les commutateurs en posiLes éléments du compartiment 1 sont :  $C_1 = 0.5~\mu F,~C_2 = 5~\mu F,~R_1 = 10.000~\Omega,~R_2 = 800~\Omega,~R_3 = 7.500~\Omega,~R_4 = 4.000~\Omega,~V_1~lampe triode 6C4, 6C5, 6J5, 6J6, etc.$ 

#### Utilisation d'un générateur HF.

Pour un technicien c'est un véritable plaisir d'avoir la possibilité de se servir

EN CONSACRANT 8 à 10 heures par semaine

CHEZ VOUS, tout en occupant vos loisirs, sous la direction personnelle de Fred KLINGER



ET, AVANT LA FIN DE CETTE ANNÉE

vous serez un

#### TECHNICIEN DIPLOMÉ EN RADIO et BF

Grâce à une méthode essentiellement PRATIQUE qui convient même aux débutants, et qui reprend toute l'électricité, toute l'électronique, toute la radio sous l'angle PRATIQUE, méthode complétée par notre CYCLE COMPLET de travaux pratiques (5 montages différents que vous réaliserez intégralement.) Pour cela vous avez le choix entre 4 COURS d'électronique:

MATIQUES »

\* MATHS spéciales radio

\* AGENT TECHNIQUE

COURS

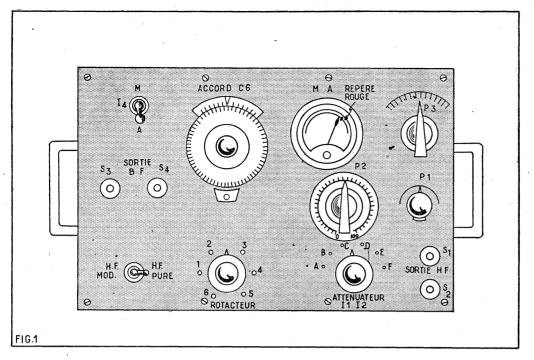
(Niveau sous-ingénieur électronicien)



#### **POLYTECHNIQUES**

**DE FRANCE** (Service 519)

boulevard de Clichy. - PARIS-9° 12 FORMULES de paiement échelonnées à votre convenance



d'un générateur haute fréquence du genre de l'appareil qui vient d'être décrit plus haut.

Ses applications sont extrêmement nombreuses et variées. En radio, il sert surtout aux mesures de gain qui sont nécessaires pour déterminer la sensibilité et la sélectivité d'un récepteur ou d'une partie de récepteur. Il s'agit généralement d'appliquer à l'entrée du montage à étudier, une certaine tension dont la valeur doit être bien connue. On aura ensuite à modifier l'amplitude et dans certains cas la fréquence du signal fourni. On pourra aussi moduler ce signal à une fréquence donnée avec un pourcentage également donné.

Le branchement du générateur s'effectue en reliant les points  $S_1$   $S_2$  (voir fig. 1) à l'entrée du circuit à étudier .

En général les bornes S<sub>1</sub> S<sub>2</sub> sont remplacées par une fiche coaxiale à laquelle on adapte un câble coaxial dont l'autre extrémité est reliée à l'utilisation. La gaine extérieure est bien entendu reliée à la masse aussi bien du côté source (générateur) que du côté utilisation (récepteur). Les 2 appareils étant en ordre de marche,

on place le rotacteur sur la gamme convenable de fréquences et on accorde sur la fréquence exacte avec le bouton démultiplicateur de  $C_0$ . On agit également sur  $I_3$  afin que la HF fournie soit modulée ou non.

Reste à régler la tension de sortie aux bornes de  $S_1$ - $S_2$ . En premier lieu on tourne le bouton de

P<sub>3</sub> en observant l'aiguille de MA qui doit se placer devant le repère rouge, indiquant une tension de 0,1 V à l'entrée de l'atténua-

On place ensuite I<sub>1</sub> I<sub>2</sub> sur la position qui convient. Soit par exemple,  $35 \mu V$  la tension que l'on désire obtenir à la sortie  $S_1 S_2$ .

Cette tension est comprise dans la gamme dont la tension maximum est 100 µV et qui correspond à la position D du commutateur-atténuateur I, I2.

Ceci fait on tourne le bouton de P<sub>2</sub>, gradué de 0 à 100 en plaçant le repère sur la graduation 35, ce qui donnera  $35 \mu V$  à la sortie.

Une recommandation très importante: chaque fois que l'on change la fréquence, soit en tournant le bouton de C<sub>6</sub> soit en tournant le rotacteur, ou encore en passant de HF pure à HF modulée ou réciproquement, il est nécessaire de vérifier que l'aiguille du galvanomètre MA est toujours devant le repère rouge.

On constatera le plus souvent qu'elle

s'est écartée de cette position et on la ramenera devant le trait en agissant sur  $P_3$ .

De temps en temps on placera l'atténua-teur en position F et on vérifiera que l'aiguille de MA est au 0. Dans le cas contraire on agira sur le potentiomètre P1.

La modulation est généralement réglée par le constructeur du générateur à 30 % mais certains appareils possèdent un dispositif gradué ou un second indicateur à galvanomètre permettant de connaître ce pourcentage.

Nous avons encore indiqué sur le pan-neau du générateur les deux bornes de sortie BF, S<sub>3</sub> et S<sub>4</sub>. Un appareil de cette classe est toujours de présentation soignée avec un panneau avant pouvant se démonter l'aide de vis V du type « imperdable ».

Des poignées sont prévues sur le côté du coffret métallique ou sur le panneau

L'appareil possède également des piedssupports en caoutchouc. Il est généralement assez lourd. Le poids est un des signes de qualité car il indique que les blindages sont épais et nombreux.

Dans les laboratoires de mise au point ou de recherches les générateurs HF sont montés sur des chariots afin d'être trans-portés aisément d'un endroit à l'autre.

#### Mesure de la sensibilité.

En tenant compte des prescriptions indiquées dans notre précédent article on réalisera l'ensemble de la figure 2.

Le générateur G est accordé sur la fréquence pour laquelle on désire mesurer la sensibilité.

Il est modulé à 400 Hz avec un taux de modulation de 30 %.

On s'assurera que le récepteur est accordé correctement sur la fréquence considérée

mais il convient de remarquer que l'alignement d'un radio-récepteur n'est parfait qu'en un ou deux points seulement, suivant la gamme, tandis qu'aux autres points l'alignement est approximatif. Il ne faut donc pas « améliorer » l'alignement général à une fréquence particulière en touchant aux ajus-

Ceci admis, procédons aux mesures de sensibilité. Le niveau de la tension d'entrée appliquée au récepteur par l'intermédiaire de l'antenne fictive est réglé de telle façon que la puissance à la sortie soit de 50 mW.

On supprime ensuite la modulation. En l'absence de basse fréquence incorporée dans la HF, la détectrice du récepteur ne devrait fournir aucun signal à l'entrée de l'amplificateur basse fréquence et, de ce fait, aucune puissance ne serait mesurable à la

En réalité, il en est tout à fait autrement. Malgré la suppression de la modulation la détectrice reçoit divers signaux parasites basse fréquence tels que le souffle, dit aussi bruit de fond. Le filtre psophométrique supprime les signaux parasites dans une certaine mesure mais laisse passer ceux sont indiqués plus haut (voir tableau I de notre précédent article).

On pourra donc mesurer encore une cer-

taine puissance à la sortie du filtre.

Il est évident que plus cette puissance sera réduite meilleure sera la sensibilité utile du récepteur.

Si la puissance est inférieur à 5 mW, le rapport signal-bruit est meilleur que 50/0.5 = 100 fois, ce qui, en décibels correspond à  $10 \log 100 = 20$  dB.

Les normes françaises spécifient que dans ce cas, la sensibilité s'exprime par la ten-sion du générateur appliqué à l'antenne fictive.

Si la puissance est supérieure à 0,5 mW on augmentera la tension fournie par le générateur, en maintenant constante et égale à 50 mW, la puissance de sortie avec modulation, ce réglage s'effectuant avec le bouton du potentiomètre de gain. On opérera de cette manière jusqu'à ce que le rapport signal-bruit soit de 100 fois (ou 20 dB). La mesure de la sensibilité utilisable est la tension fournie par le générateur

la fin de ce réglage. En aucun cas la tension de sortie du générateur ne doit pas être inférieure aux valeurs indiquées au début de cette étude paragraphe sensibilité, voir précédent ar-

#### Oscilloscope comme wattmètre.

On peut très bien se servir d'un oscilloscope pour mesurer les puissances de sortie dont il a été question plus haut.

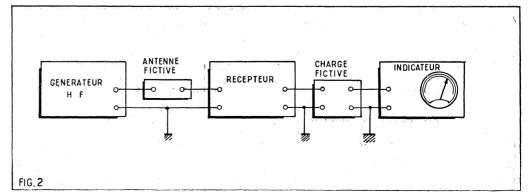
Pour les techniciens connaissent la for-

 $P = \overline{R}$ 

qui donne la puissance P en watts en fonction de la tension U mesurée aux bornes de la résistance R.

Comme R est connue, il suffit de mesurer la tension U pour connaître P.

(Suite page 58.)



## DES LENTILLES ET PRISMES MAGNÉTIQUES RÉGLAGE CORRECT D'UN PIÈGE A IONS

par Roger DAMAN, ingénieur E.S.E.

Dans notre dernier article, nous avons traité la question des lentilles électroniques statiques qui utilisent le comportement des électrons dans un champ magnétique. Leur emploi est extrêmement courant en télévision : bobines ou anneaux aimantés de concentration, anneaux de centrage, etc. On peut aussi considérer que le correcteur du piège à ions, présent dans tous les téléviseurs, est une lentille d'une nature particulière...

Notre propos est, aujourd'hui, d'expliquer le fonctionnement des lentilles magnétiques qui est essentiellement différent de celui des lentilles statiques. Nous apprendrons en même temps à régler correctement un piège à ions. Cela peut être fort utile, car il peut arriver (et il arrive souvent) que le réglage effectué chez le constructeur n'est pas parfait. Nous en découvrirons les raisons et nous en tirerons d'utiles enseignements.

#### Un rappel.

**\$.....** 

La fonction principale d'une lentille, qu'elle soit optique ou électronique est la focalisation. C'est une opération qui consiste point O' les rayons de lumière, ou les par-ticules qui sont issus d'un point O (fig. 1 a). Si le point est placé très loin (à l'infini, diront les mathématiciens) le faisceau est

diront les mathematiciens) le faisceau est parallèle et la convergence s'effectue en un point F qui est le foyer de la lentille. La distance LF (fig. 1 b) est la distance focale. Réciproquement, si le centre d'émission était placé en F, le faisceau émergent serait parallèle.

Dans un tube à rayons cathodiques pour oscillographie ou pour télévision, on utilise des lentilles pour que les électrons viennent

converger sur une petite surface de l'écran en formant le « spot »... Nous avons reconnu, dans notre dernier article, qu'on pouvait constituer des lentilles convergentes électroniques au moyen de champs électriques convenablement disposés. On peut aussi, comme nous allons le voir, utiliser des champs magnétiques.

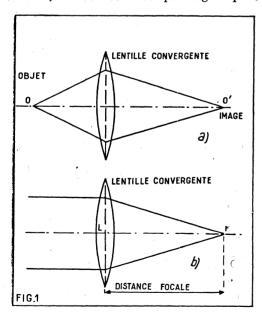
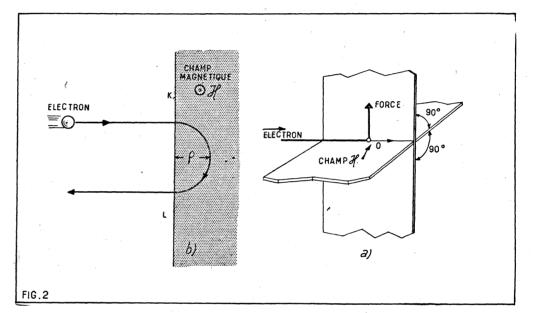


Fig. 1. — Les rayons de lumière issus du point O viennent converger en un point O qui est l'image optique de O. Quand l'objet est placé fort loin (théoriquement à l'infini) l'image se forme en F. Ce point F est le soyer de la lentille. La distance FL est la distance



- a) La force de déviation ma-

Fig. 2. — a) La force de déviation magnétique OF est perpendiculaire à la fois, à la direction de déplacement de l'électron EO et à celle du champ magnétique H.
b) Un électron pénètre dans la région délimitée par KL ou règne un champ magnétique uniforme H, dont la direction est perpendiculaire à la figure. La déviation subie lui fait décrire un cercle de rayon e, dans le figure de la figure les plan de la figure.

Pour le comprendre, il faut encore se souvenir de ce que nous avons expliqué précédemment. Un électron qui pénètre dans une région où règne un champ magnétique une région où règne un champ magnétique est soumis à une force dont la direction est perpendiculaire à la fois à la trajectoire de l'électron et aux lignes de force du champ magnétique (fig. 2 a). Il en résulte que si l'on suppose le champ magnétique perpendiculaire à la figure (2 b) et si l'électron se déplace dans le plan de cette figure, sa trajectoire cesse d'être droite, quand il pénètre dans la zone KL; délimitant le champ magnétique. Elle devient circulaire, et le rayon du cercle est donné par

$$e = \frac{\mathbf{v}}{H e/m}$$

expression dans laquelle v est la vitesse de l'électron, H l'intensité du champ et e/m le rapport entre la charge e de l'électron et sa masse m. Pour fixer les idées, indiquons que dans le champ magnétique terrestre qui mesure 0,2 Gs environ, un élec-

tron, accéléré par 100 V, suit un cercle dont le rayon est d'environ 1 m 70... On notera encore que le passage de l'électron dans le champ ne modifie en rien sa vitesse. Le champ magnétique n'agit que sur la direction. Il n'y a donc, dans ce cas, aucun échange d'énergie entre le champ magnétique et la particule en mouvement.

#### Focalisation par champ homogène.

Nous avons supposé, jusqu'à présent, que la direction des électrons était perpendi-culaire à celle des lignes de force du champ magnétique. Qu'arrive-t-il quand elle fait, non plus un angle de 90°, mais un angle quelconque? Dans ce cas, l'électron continue d'obéir — si l'on peut dire — à sa vi-tesse initiale, mais la force de déviation n'est plus perpendiculaire à cette vitesse. Il en résulte alors que l'électron décrit une trajectoire qui est la combinaison d'un mouvement rectiligne et d'un mouvement circulaire. En d'autres termes, il s'agit d'un mouvement hélicoidal, celui que décrit un point d'un filet de vis qu'on tourne...

(fig. 3 a).
Considérons maintenant la figure 3 b.
Des électrons sont issus d'un point P — qui peut être une cathode par exemple — et sont soumis à une accélération dans la direction PP'. L'ensemble baigne dans un champ magnétique homogène dont les lignes de force sont parallèles au plan de la figure.

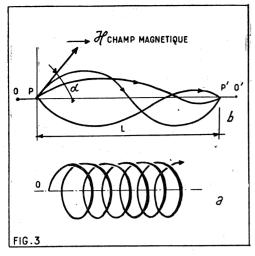


Fig. 3. -— a) Dans un champ magnétique dont la direction est quelconque par rapport à sa trajectoire, un électron décrit un mouvement hélicoïdal, c'est-à-dire la combinaison d'un mouvement circulaire et d'un mouvement de translation.

b) Dans un champ magnétique parallèle à la direction générale du faisceau, les électrons issus d'un point P s'écartant de l'axe, décrivent des trajectoires hélicoïdales qui les ramènent au point P'. Le point P' est l'image électronique du point P.

Les électrons qui suivent directement la ligne PP' ne seront soumis à aucune force de déviation, puisqu'ils voyagent précisément le long des lignes de force. Ils passeront donc par le point P'.

Quant aux autres, ils suivront des tra-jectoires hélicoïdales. Après avoir décrit un tour complet, ils reviendront nécessai-rement couper l'axe OO'. On peut montrer facilement que le « pas » de l'hélice, c'est-à-dire la distance PP' est indépendant de l'angle de divergence au départ. On peut donc en conclure que tous les électrons issus du point P viendront passer par le point P'. C' est donc précisément une méthode de focalisation.

L'application du procédé se heurte souvent à des difficultés. Il faut, en effet, que le champ magnétique soit uniforme dans un grand volume d'espace. Ce n'est pas un grand volume d'espace. Ce n'est pas toujours très facile à réaliser. On ne pourrait pas appliquer le principe à un téléviseur car il faudrait que le volume tout entier du tube à rayons cathodiques baigne dans un champ uniforme. C'est\_donc\_pratiquement irréalisable.

Mais si le dispositif est un peu volumineux les choses peuvent être différentes. C'est ainsi que le système est utilisé dans certaines caméras de prise de vue en télévision. C'est le procédé de focalisation prévu avec certains tubes (Vidicon, par exemple). Le système est particulièrement intéressant pour la focalisation des faisceaux d'électrons relativement lents.

#### Une bobine est une lentille magnétique.

Mais on peut aussi obtenir la focalisation en localisant le champ magnétique. Ainsi, une bobine B, parcourue par du courant continu, produira un champ magnétique qu'on peut considérer comme uniforme dans la région centrale.

Si des électrons traversent cette région (fig. 4 a) leur trajectoire est transformée en arc d'hélice pendant ce passage.

On peut montrer que s'ils emanent d'un point P ils vont converger vers un point conjugué P, situé sur l'axe.

La distance focale dépend du produit de l'intensité I par le nombre de spires de

la bobine, c'est-à-dire de ce que les électriciens nomment les ampères-tours. Il faut entendre par là qu'on obtiendrait la même distance focale avec deux bobines différentes dont l'une comporterait, par exemple, 1.000 spires parcourues par 1 mA et dont l'autre serait réduite à une seule spire parcourue par une intensité de 1 A.

Dans les deux cas, on obtient le même nombre d'ampère-tours. On peut comparer l'expérience d'électronique de la figure 4 a à l'expérience d'optique de la figure 1\_a. Mais il y a cependant une différence. En optique, l'image qu'on obtient d'un objet est toujours renversée. On peut facilement vérifier ce fait avec un appareil photographique. Ici, l'image n'est pas renversée comme en A'B", mais elle tourne simplement d'un angle qui est inférieur à 1800 et qui dépend essentiellement (fig. 4 b) de l'épaisseur de la bobine. Ce n'est qué pour une bobine infiniment mince... c'est--dire d'épaisseur nulle qu'on obtiendrait le même résultat qu'en optique.

#### Boîtier magnétique.

On peut réduire l'épaisseur effective de la lentille et, en même temps, économiser un nombre considérable d'ampère-tours en

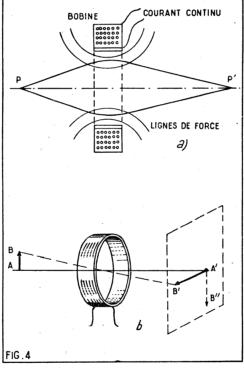


Fig. 4. — a) Une bobine parcourue par du courant continu constitue une lentille electronique convergente. La distance focale est fonction du nombre d'ampère-tours, c'est-à-dire du produit du nombre de spires de la bobine par l'intensité du courant qui circule dans l'enroulement.

b) Dans une lentille magnétique, il y a une certaine rotation de l'image. S'il s'agissait d'une lentille optique, cette rotation serait de 180°. Ici, elle peut prendre une valeur quelconque qui dépend de l'épaisseur de la

enfermant l'enroulement dans un boîtier magnétique (fig. 5). Il faut naturellement ménager un entrefer. C'est la largeur de cet entrefer qui détermine celle de la bobine.

Les bobines de concentration utilisées dans les téléviseurs de ces dernières années étaient exactement construites comme l'indique la figure 5. Le réglage de la distance focale, et, par conséquent, de la concentration, était obtenu en agissant sur l'intensité de courant

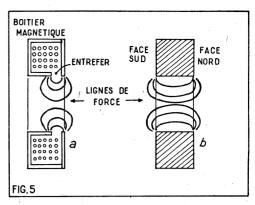


Fig. 5.— a) On peut économiser des ampères-tours en enfermant l'enroulement dans un bottier magnétique (bobine de concentration). Il faut naturellement ménager un certain entrefer.
b) Un anneau de ferrite (ferro dur) dont les deux faces opposées constituent des pôles magnétiques est assimilable à une bobine

parcourue par du courant continu.

traversant l'enroulement, soit au moyen d'une résistance placée en série, soit au moyen d'une résistance placée en parallèle. La bobine était naturellement disposée sur le col du tube à rayons cathodiques.

Nous avons vu précédemment qu'une bobine pouvait être assimilée à un aimant comportant une face nord et une face sud. On peut donc remplacer ces enroulements par des aimants annulaires.

Depuis quelques années, la technique des aimants a fait de grands progrès. On utilisait naguère de l'acier ordinaire. Après quoi, on étudia des alliages spéciaux permettant d'obtenir des champs magnétiques plus puissants. Puis vinrent ensuite les aimants à trempe orientée qui subissent un traitement thermique spécial pendant qu'ils sont soumis à l'action d'un champ magné-

de revient est inférieur à celui d'un aimant d'acier spécial et d'autre part, la matière est un isolant électrique, ce qui simplifie beaucoup la résolution de certains problèmes.

On emploie couramment des anneaux (fig. 5 b) dont les deux faces opposées constituent deux pôles d'aimants. Un tel anneau est tout à fait comparable à une bobine de concentration.

#### Pour régler la distance focale.

Toutefois, il y a une différence importante : on ne peut pas régler commodément le degré d'aimantation et par conséquent, la distance focale de la lentille.

Ce problème comporte cependant plusieurs solutions. On a proposé, par exemple, de compléter l'aimant au moyen d'un enroulement d'appoint, apportant quelques ampères-tours qui sont alors réglables... Cette solution n'a pas été retenue.

On peut aussi utiliser une lentille de distance focale invariable dont on modifie l'emplacement, exactement comme on dé-place l'objectif d'un appareil photographique par rapport à la pellicule sensible, pour effectuer la mise au point. Ce procédé n'est pas employé davantage.

La solution presque toujours adoptée comporte l'utilisation de deux anneaux aimantés (fig. 6) qui sont montés en oppo-sition; c'est-à-dire dont les deux faces voisines correspondent à des pôles de même nom. En pratique, les deux aimants doivent tendre à se repousser. On règle la distance focale en modifiant l'écartement des deux aimants. Il est essentiel que le déplacement

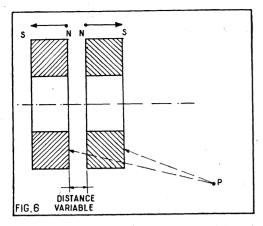


Fig. 6. — On constitue une lentille magnétique très pratique au moyen de deux anneaux de ferrite montés en opposition. On fait varier la distance focale en réglant la distance des deux anneaux.

s'accomplisse de manière que les deux anneaux demeurent rigoureusement parallèles. En pratique, on utilise soit des systèmes à crémaillère, soit des rampes helicoïdales.

Cette disposition apporte un certain

nombre d'avantages.

1º Si l'on considère (fig. 6) un point P situé à une certaine distance des deux anneaux, le champ de fuite de chaque aimant est sensiblement de même intensité mais de sens contraire. Il en résulte que le champ résultant est à peu près nul. En utilisant un seul aimant, le champ

magnétique de fuite serait relativement important et pourrait être une cause de trouble.

2º Les deux anneaux constituent une lentille épaisse. On peut, dans ces conditions, obtenir une concentration beaucoup plus homogène du faisceau.

#### Il y a aussi des prismes électroniques.

La plupart des instruments d'optique lumineuse ont leur équivalent dans l'optique électronique. Le prisme optique a pour effet de dévier un faisceau de rayons lumineux (fig. 7).

Dans un article paru ici il y a déjà long-temps, le rôle du piège à ions a été expliqué. Nous le rappelons en quelques mots. Le faisceau fournit par la cathode d'un tube ne comporte pas exclusivement des électrons, mais aussi des ions négatijs lourds qui sont constitués par des électrons sur lesquels se sont fixées des molécules gazeuses

principalement d'oxygène ou de chlore.

Ces ions lourds subissent l'accélération du canon à électrons, comme les électrons eux-mêmes. Mais ils ne sont pratiquement pas sensibles à la déviation magnétique, par suite de l'énormité relative de leur masse. Ils viennent donc frapper la région centrale de l'écran du tube à rayons cathocentrale de l'écran du tube à rayons catho-

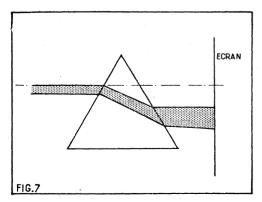


Fig. 7. — Un prisme produit une déviation d'un rayon lumineux.

diques qui ne tarde pas, sous ce bombardement, à perdre ses qualités luminescentes. C'est le phénomène de la tache ionique.

Pour supprimer ou éliminer ces ions désastreux, on dresse sur leur parcours un piège à ions. Celui-ci est basé sur le fait que les ions sont aussi sensibles que les électrons à l'action d'un champ électrique, mais qu'ils sont pratiquement insensibles à l'action d'un champ magnétique.

#### Le piège à ions.

La figure 8 représente les parties essentielles du piège à ions. Il est, en somme, constitué par un « canon » qui n'est pas pointé vers le centre de l'écran. Le faisceau

2º Ce champ doit être approximativement uniforme dans la région utile ;

3º L'effet correcteur doit se manifester à l'endroit voulu, c'est-à-dire à la hauteur des anodes coupées « en sifflet ».

Rappelons qu'un mauvais réglage du correcteur peut

a) Supprimer totalement le faisceau électronique et mettre en danger la vie du tube

b) Provoquer la formation d'ombres por-tées (dites : ombres de sol) sur l'écran. On arrive parfois à faire disparaître ces ombres en agissant sur la position de la bobine de concentration ou au moyen de dispositifs de cadrage, mais c'est généralement au prix de déformations géométriques de l'image;

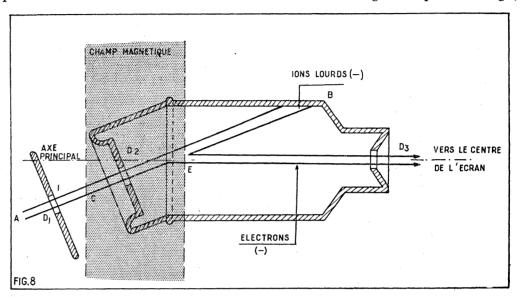


Fig. 8. — Principe du piège à ions. Le faisceau composite (ions + électrons) est dirigé en dehors de l'axe principal dans la direction AB. Un champ magnétique correc-teur ramène le faisceau électronique dans l'axe du diaphragme D3, alors que les ions vont heurier l'électrode en B, car ils ne sont pratiquement pas sensibles à l'action du champ magnétique correcteur.

comportant des ions et des électrons est orienté dans la direction AB, grâce à l'action des deux diaphragmes D1 et D2. Mais, de C en E se manifeste l'action du champ magnétique correcteur, aussi le faisceau électronique est-il dirigé vers le diaphragme de sortie D3. Cette action ne se fait pas sentir sur les ions qui vont se perdre en B, où ils ne peuvent exercer aucun dommage. Il est évidemment essentiel que tout cela soit parfaitement réglé. S'il en est autrement, le faisceau électronique vient frapper le métal de l'électrode. Ce qui peut être très grave, car il peut y avoir échauffement anormal et même percement.

L'élévation de température peut dégager des gaz, ce qui compromet le fonctionne-ment du tube et réduit sa durée de vie.

Le champ magnétique correcteur est fourni de l'extérieur par un dispositif comportant un petit aimant et qu'on désigne abusivement sous le nom de piège à ions. En réalité ce n'est que le correcteur du piège... (fig. 9) et le piège, lui-même, est à l'intérieur.

Ce qui précède montre bien qu'il est absolument indispensable de savoir régler vite et bien un correcteur. Ce réglage cor-rect est déterminé par trois conditions essentielles:

1º Le champ correcteur doit avoir la valeur prévue : de l'ordre de 40 à 60 Gs, suivant le modèle du tube et la tension d'accélération. Des précisions seront données plus loin. Il doit, aussi, naturellement, être dans le sens prévu ;

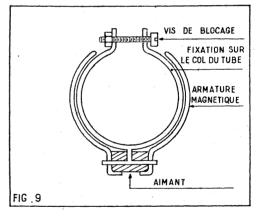


Fig. 9. — Constitution du correcteur d'un piège à ions. L'élément principal est un petit aimant. Deux armatures répartissent le champ de manière qu'il soit uniforme.

c) Défaut de concentration, laquelle n'est pas homogène sur toute la surface de l'écran.

Tout cela est tellement important que nous n'hésitons pas à indiquer d'une manière détaillées les opérations de mise en place et de réglage d'un correcteur de piège à ions.

#### Le canon à électrons complet.

La figure 8 a vété simplifiée volontairement. En réalité le canon à électrons réel d'un tube moderne est beaucoup plus compliqué. A titre documentaire nous donnons figure 10 la disposition générale du canon à électrons d'un tube moderne à concentration électrostatique (AW 43-80 ou AW 53-80 Miniwatt).

La disposition intérieure des électrodes est donnée sur la (fig. 2 a). L'électrode G1 est le cylindre de Wehnelt, l'électrode G2 est l'anode de pré-concentration -- portée

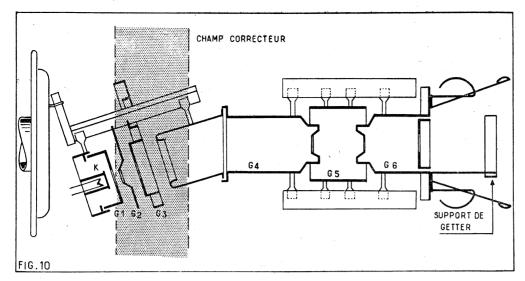


Fig. 10. — Disposition du canon de électrons d'un tube pour télévision à concentra-tion électrostatique (Miniwatt AW 43-80 et AW 53-80). Il ne comporte pas moins de sept électrodes

à une tension positive de 450 à 500 V. Sur les électrodes G3 G5, reliées entre elles est appliquée la tension de concentration qui peut varier entre 200 et 500 V et qui est réglée une fois pour toutes. Les électrodes G4-G6 et A sont reliées à la tension d'accélération qui peut atteindre 18.000 V. La figure 2 b indique l'orient normale du pièce à ions que de l'agrière. Les

male du piège à ions vue de l'arrière. Les pièces polaires doivent être alignées suivant les broches 6-12. Il faut noter que la broche 12 n'existe pas dans le culot son emplacement est généralement prévu sur le support. Le pôle nord doit être à droite, le pôle sud à gauche. Il est facile, en pratique, de repérer ces pôles avec une boussole. Le pôle Nord est celui qui attire la partie blanche de l'aiguille aimantée.

Notez également, qu'en cas d'inversion de la position du correcteur, il suffirait de le faire tourner de 180° pour retrouver l'orientation convenable. Dans ce cas l'aimant ne serait plus aligné sur la broche 9, mais sur la broche 3. Le résultat serait le même.

Dans les tubes du modèle américain (17 HP4A, etc...) la ligne de référence n'est pas la même que dans le cas précédent. Elle est définie par les broches 8 (côté Nord) et 2 (côté Sud), l'aimant étant alors aligné sur la broche II (cathode) (fig. 12).

Remarquons encore que la polarité d'aimantation des correcteurs est parfois indiquée au moyen d'une fiche. La flèche étant dirigée vers le haut (fig. 13), en regardant le correcteur du côté de l'aimant, le pôle nord est à droite et le pôle sud est à gauche.

#### Mise en place et réglage du correcteur.

Il faut naturellement s'assurer d'abord que toutes les tensions appliquées au tube à rayons cathodiques sont normales. Toutefois, il ne faut pas faire fonctionner le tube plus d'une dizaine de seconde quand le

piège à ions n'est pas réglé.

Pour mettre le correcteur en place, il faut retirer le connecteur qui alimente le

tube à rayons cathodiques.

Toutes les opérations qui touchent au culot du tube doivent être effectuées avec beaucoup de précaution. Il faut se garder de rayer le verre du tube... ce qui peut être l'amorce d'une explosion ; il faut aussi se garder de forcer sur le culot dont le ciment est souvent fragile... En déculottant un tube on peut rompre les connexions et, surtout, casser le queusot qui a servi à le vider. Dans ce cas... c'est la catastrophe. Il est donc recommandable de maintenir le culot d'une

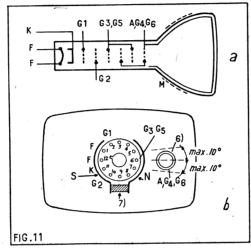


Fig. II. — a) Disposition schématique des électrodes du tube dont le canon est re-

présenté figure 10.
b) Position normale du correcteur du piège à ions dans les tubes Miniwatt AW 43-80 et AW 53-80. La ligne des pôles des armatures doit correspondre à la ligne des broches 12 et 6.

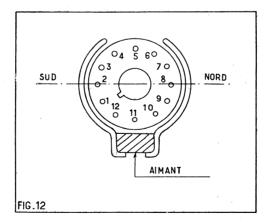


Fig. 12. — Position normale du correcteur des pièges à ions pour les tubes du type « Américain » (Cathoscope français par exemple).

main et de solliciter doucement le connecteur.

Nous venons d'indiquer l'orientation normale du correcteur. Pour trouver l'emplacement exact, on allumera le tube, après avoir placé le correcteur en arrière de la position prévue, indiquée sur les figures 8 et 10. Dès que le balayage sera établi et que, par conséquent, on percevra l'incan-descence du tube redresseur de très haute

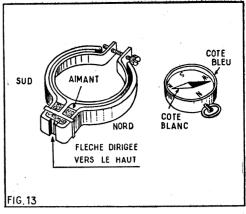


Fig. 13. — Une flèche placée sur le correcteur permet parfois de reconnaître la polarité. On peut aussi avoir recours à une bous-sole. Le pôle « NORD » attire la partie blanche de l'aiguille et repousse la partie

tension (EY 81, EY 86 ou 6AX2N) on poussera légèrement le réglage de lumière. On avancera lentement le correcteur et on apercevra généralement le balayage sur l'écran.

Cette opération doit se faire, de préférence, pendant le passage d'une « mire ». La position correcte correspond au maximum de luminosité et à l'absence d'ombres portées sur l'écran. On pourra essayer d'amé-liorer la brillance en faisant tourner de

quelques degrés le correcteur.

Il ne faut jamais utiliser ce dernier comme organe de centrage si l'on veut obtenir une

« trame » parfaite.

#### Réglage du champ correcteur.

Nous avons déjà signalé plus haut que l'intensité du champ correcteur est de 35 à 40 Gs pour certains modèles de tubes

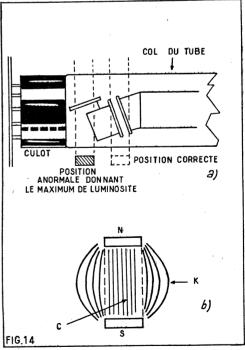


Fig. 14. — a) Si le réglage de luminosité maximale correspond à une position anormale du correcteur (trop en arrière) c'est sans doute que le champ du correcteur est trop intense.

b) En plaçant le correcteur trop en arrière on utilise la région K du champ magnétique correspondant à une plus faible intensité. Mais ce champ n'est pas uniforme, ce qui peut amener des inconvénients. (concentration magnétique, angle de 70°), et doit atteindre 60 Gs environ pour d'autres (concentration statique, angle de 90°).

Si l'intensité du champ est insuffisante il se peut fort bien qu'aucun balayage ne puisse apparaître sur l'écran. Il ne faut pas insister et remplacer le correcteur par un autre. Il se peut d'ailleurs qu'il s'agisse simplement d'une désaimantation accidentelle.

#### Position anormale du correcteur.

Il arrive fréquemment que le maximum de lumière sur l'écran correspond à une position anormale du correcteur. Celui-ci doit être placé, par exemple, comme nous l'indiquons figure 14. Il est à peine engagé sur le col du tube. Parfois, même, c'est presque sur le culot qu'il faut le placer. D'où vient cette anomalie? C'est très simple. Neuf fois sur dix, c'est que le champ correcteur produit par l'aimant est trop intense. Au lieu d'utiliser la région centrale du champ C (fig. 14 b) on utilise la région

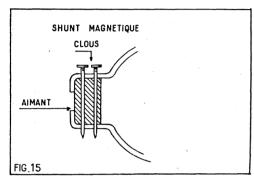


Fig. 15. — Il est facile d'ajuster le champ correcteur à la valeur convenable au moyen de shunts magnétiques... qui peuvent être de simples clous...

marginale K. Mais cela n'est pas sans inconvénient car ce champ n'est pas uniforme. Une fois de plus, on peut voir apparaître soit des « ombres de col » soit des défauts de concentration sur certaines parties de l'écran.

Rien n'est plus facile que d'amener le champ magnétique à la valeur correcte. Il suffit de prévoir un shunt magnétique qui dérive une partie du flux produit par l'aimant. Le plus simple est de constituer ce shunt magnétique avec des petits clous qui sont maintenus par la propre aimantation de l'aimant. A mesure qu'on augmente le nombre de clous, on constate qu'il faut avancer davantage le correcteur vers la position normale. Ainsi l'ajustement le plus précis peut être facilement obtenu. La présence de ce shunt magnétique ne nuit en rien aux propriétés de l'aimant : tout au contraire.

La position anormale du correcteur peut également être due à la présence d'un champ magnétique parasite, généralement amené par le système de concentration. Dans ce cas, c'est, soit que ce dernier est mal placé, soit encore qu'il présente un défaut de construction.

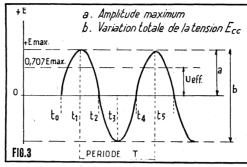
#### Précautions dans la manipulation des aimants.

ler des aimants au voisinage d'une montre dont le « spiral » est en métal magnétique. En cas de doute, il est donc prudent de détacher et d'éloigner votre montre bracelet...

D'autre part, l'aimantation des alliages spéciaux et des céramiques magnétiques (ferrites) est chose assez fragile dans certaines circonstances. Il faut éviter les contacts avec des outils en fer ou acier (pinces, tourne-vis, etc...) et surtout les chocs...

Roger DAMAN.

## MESURES SUR RADIO-RÉCEPTEURS



Soit, par exemple,  $R=5~\Omega$  et U=2~V. La puissance est égale à :  $P=2_2=4=8=0.8~W$ . 5=5=10

En alternatif, la tension U considérée est la tension efficace et avant de décrire la mesure à l'oscilloscope il est indispensable de rappeller la signification de cette dénomination.

#### Tension efficace.

Physiquement, une tension sinusoïdale de U volts efficaces a une amplitude telle que la puissance dissipée dans une résistance R est la même que celle correspondant à U volts continus.

La figure 3 montre la tension efficace en fonction de l'amplitude de la tension sinusoïdale.

Partons du temps  $t_0$  où la tension alternative E de U volts efficaces est nulle. Cette tension E croît et au temps  $t_1$  elle atteint son maximum, + E max. Elle décroît ensuite et revient à 0 V au temps  $t_2$ . La tension E continue à diminuer et atteint son minimum - E max qui a la même valeur que le maximum mais est négative. A partir du temps  $t_3$  correspondant à ce minimum la tension croît et au temps  $t_4$  elle passe à nouveau par le niveau 0. La période  $T = t_4 - t_0$  est terminée et une nouvelle période commence. Pour effectuer des mesures en radio, il est indispensable de connaître les relations suivantes entre les diverses tensions inscrites sur la figure 3:

Amplitude max =  $E_{max}$  = 1,414  $E_{eff}$ . Variation totale =  $E_{cc}$  =  $2E_{max}$  = 2.828  $E_{eff}$ .

Variation 2,828 Eeff.  $E_{eff} = 0,707 E_{max} = E_{max}/1,414.$   $E_{eff} = E_{ee}$  2,828

#### Utilisation de l'oscilloscope.

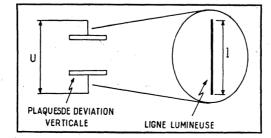
Appliquons maintenant aux plaques de déviation verticale de l'oscilloscope une tension efficace de U volts (voir fig. 4). On obtiendra une ligne lumineuse verticale de l millimètres.

Supposons, à titre d'exemple, que la tension appliquée U est de 100 V efficaces et que la sensibilité des plaques de déviation considérées est de 0,2 mm/V. Quelle sera la longueur l de la trace lumineuse?

Ce serait une grave erreur de croire que *l* est le produit de 100 par 0,2 ce qui donnerait 20 mm

rait 20 mm.

En réalité tout se passe comme si l'on avait appliqué une tension continue de 2,828 × 100 = 282,8 V entre les deux



plaques qui correspond à E.. de la figure 3. La déviation sera donc 282,8  $\times$  0,2 = 56,56 mm.

(Suite de la page 53.)

Pratiquement, il est nécessaire d'étalonner l'oscilloscope en voltmètre. Il suffit d'appliquer à l'entrée verticale une tension alternative sinusoïdale de valeur efficace connue, par exemple les 6,3 V obtenus au secondaire des filaments du transformateur d'alimentation du poste. Soit l la déviation obtenue. Nous savons maintenant que la sensibilité, à travers l'amplificateur vertical est l/6,3. Si par exemple l=50 mm la sensibilité est 50/6,3 = 7,95 mm/V. Il s'agit maintenant de sensibilité en volts efficaces par millimètre. On applique ensuite la tension prise à la sortie du filtre psophométrique. Soit l' la nouvelle déviation. La tension à mesure est l'=6,3  $\times$  l'/l. Ainsi si l'=10 mm, l'=6,3  $\times$  l'/l0. Ainsi si l'=10 mm, l'=6,3  $\times$  l'/l0. Ainsi si l'=10 mm, l'=6,3  $\times$  l'/l1. Ainsi si l'=10 mm, l'=6,3  $\times$  l'/l2. Ainsi si l'=10 mm, l'=6,3  $\times$  l'/l3. Ainsi si l'=10 mm, l'=6,3  $\times$  l'/l4. Ainsi si l'=10 mm, l'=6,3  $\times$  l'/l50 = 1,26 V.

La puissance est dans ce cas 1,26R/R = 1,58/R. Si  $R = 5 \Omega$ , par exemple la puissance est 1,58/5 = 0,315 W ou 315 mW. Réciproquement, si la puissance à mesurer est connue d'avance, on doit déterminer la tension correspondante. Dans notre exemple avec  $R = 5 \Omega$ , si P = 50 mW = 50/1,000 W, la tension à mesurer est  $U = \sqrt{PR}$ . Le produit PR est 250/1,000 = 0,25 et sa racine carrée est 0,5 donc U = 0,5 V efficaces.

La longueur de la trace sera 6.3/05 = 12.6 fois plus petite que pour 6.3 V efficaces. Si l = 50 mm l' = 50/12.6 = 3.9 mm. Remarquer que si la trace est de trop

Remarquer que si la trace est de trop faible longueur on peut agir sur l'atténuateur place à l'entrée de l'oscilloscope pour la rendre 10 fois plus grande ce qui permettra de la mesurer plus facilement.

#### Tracé de la courbe de sensibilité.

Jusqu'ici on n'a pas précisé la fréquence pour laquelle on a mesuré la sensibilité mais indiqué uniquement comment la mesurer, à une fréquence quelconque, de la gamme reçue par le récepteur.

rer, à une fréquence quelconque, de la gamme reçue par le récepteur.

Pratiquement, il est nécessaire, en vérifiant ou en mettant au point l'appareil, de connaître sa sensibilité à toutes les fréquences des signaux reçus.

On établira par conséquent des courbes indiquant la sensibilité utile en fonction de la fréquence. Pour que la courbe soit suffisamment précise il sera nécessaire de prévoir un nombre élevé de points par gamme. Il en faudra au moins 10 en petites ondes et 5 en OC et en GO. En PO on adoptera, par exemple les fréquences 1.500, 1.400, 1.300... 500 kHz.

En OC on partira de 15 MHz et on déterminera des points écartés de 1 MHz ou de 500 kHz.

En GO on commencera avec la fréquence la plus basse et on déterminera des points écartés de 50 kHz ou moins. La sensibilité étant mesurée en microvolts on constatera qu'elle est rarement constante sur toute une gamme de fréquences.

C'est la raison pour laquelle il est insuffisant de mesurer la sensibilité à une seule fréquence par gamme.

réquence par gamme.

L'oscilloscope sera très utile pour l'établissement de la courbe de réponse.

On l'utilisera comme indicateur, à ten-

On l'utilisera comme indicateur, à tension constante, correspondant à la puissance standard de 50 mW et on déterminera la tension d'entrée nécessaire pour obtenir cette puissance.

La courbe de réponse indiquera par conséquent le nombre des microvolts en fonction de la fréquence.

Ne pas oublier que la sensibilité est d'autant plus grande que le nombre des microvolts est faible.

M. LÉONARD.

# LA LIBRAIRIE PARISIENNE

43, rue de Dunkerque, PARIS-Xe. — Téléphone : TRU. 09-92.

possède l'assortiment le plus complet de France en ouvrages sur la radio. En voici un aperçu.

La Librairie Parisienne est une librairie de détail qui ne vend pas aux libraires. Les prix sont susceptibles de variations.

## RADIO - TÉLÉVISION - NOUVEAUTÉS - RÉIMPRESSIONS

- Jean Brun. Problèmes d'électricité et de radio-électricité (avec solutions). Recueil de 224 problèmes, avec leurs solutions détaillées, pour préparer les C.A.P. d'électricien, de radio-électricien et les Certificats internationaux de radiotélégraphistes (1<sup>re</sup> et 2' classe) délivrés par l'Administration des P.T.T. pour l'Aviation civile et la Marine marchande. I. ELECTRICITE: Résistances Générateurs Récepteurs Magnétisme Electromagnétisme Electrostatique Dynamos Moteurs à courant continu Alternateurs Moteurs à courant atlernatif. II. RADIO-ELECTRICITE: Réactances Impédances Résistance en haute fréquence Résonance série Résonance parallèle Circuits oscillants Couplage Amortissement Puissance rayonnée Puissance absorbée Accord des circuits. Champ électrique et magnétique à distance Emetteurs d'ondes amorties Emetteurs à lampes Entretien des oscillations Puissance utile Rendement Réception sur antenne Réception sur cadre Amplificateurs basse fréquence Amplificateurs moyenne fréquence Filtres de bande Transistors. Un volume 14,5 × 21, 196 pages. 500 gr. 1.500
- Marthe DOURIAU. Apprenez la radio en réalisant des récepteurs. Sixième édition revue et modernisée 1959. Un volume 16×24, nombreux schémas. 250 gr. . . . . 600
- Marthe Douriau. La construction des petits transformateurs (toutes leurs applications). Neuvième édition revue et augmentée 1959. Un volume 15,5 × 23,5, 210 pages. 500 gr. . . . . . . . . . 900
- Roger A.-RAFFIN. Cours de radio élémentaire. SOMMAIRE: Quelques principes fondamentaux d'électricité Résistances Potentiomètres Accumulateurs et piles. Magnétisme et électromagnétisme Le courant alternatif Les condensateurs Transformation du son en courant électrique Transformation du courant électrique en ondes sonores Emission et réception La détection Bases du tube de radio Le redressement du courant alternatif La détection par lampe diode La lampe triode La fonction amplificatrice Les fonctions oscillatrice et détectrice Pratique des amplificateurs H.F. Le changement de fréquence L'amplificateur M.F. L'étage détecteur et la com-

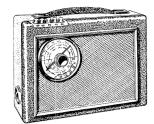
- mande automatique de volume L'alimentation des récepteurs Les collecteurs d'ondes Les transistors Les récepteurs à changement de fréquence La modulation de fréquence Technologie des bobinages Le pick-up et la reproduction des disques. Un volume 14,5 × 21. Relié. Nombreux schémas, 335 pages. 700 gr. 2.000
- A.-V Martin. Télévision pratique. I. Standards et schémas. Extrait de la table des matières : TEXTES OFFICIELS (standards; installation des antennes; antiparasitage, etc.); Codes des couleurs et de câblage. LES DIFFERENTS ETAGES Antenne Amplification H.F. Changement de fréquence Rotacteurs Amplification V.F. Récepteur son Bases de temps. Alimentation Circuits antifading et antiparasites Récepteur multicanal 819 lignes Modèle 625 lignes Récepteur multistandard Récepteur à projection, etc. CONSTRUCTION ET MISE AU POINT PIECES DETACHEES DIFFERENTS REGLAGES ET CORRECTIONS. 248 pages, format 16 x 24, avec 250 illustrations, 1959. 450 gr. . . . 1.500
- Michel R. Motte. Les transistors. Principes et montages. Suivis d'un recueil de 100 schémas pratiques, 4º édition 1959. Les semiconducteurs Diodes et transistors Tracé des caractéristiques Equations fondamentales du transistor Fabrication des transistors Présentation des transistors Les transistors en haute fréquence Les transistors à électrodes multiples Montages principaux Application des transistors de puissance; commande des servomécanismes Avantages et emplois des transistors. Recueil de 100 schémas pratiques. Un volume broché, 140 pages. 250 gr. 250
- J. POUCHER. L'installation des antennes de télévision. Préface et compléments par Maurice Lorach. Livre pratique réalisé dans un esprit professsionnel à l'usage des installateurs et des radio-électriciens. Seules, les notions techniques fondamentales et indispensables concernant le rôle d'une antenne en télévision et en F.M., sont traitées et expliquées. Rayonnement, polarisation, réfraction; réflexion, diffraction Topographie du lieu de réception (point capital à grande distance Détermination du type d'antenne à employer, nombre d'éléments, etc... Gain, montage, antennes collectives, amplificateurs, atténua-

- teurs, cas généraux pratiques, réflecteur, calcul de l'intensité du champ, résistance de rayonnement, portée, standards. Ouvrage complet 115 pages, abondamment illustré, 250 gr. . . . . . . . . . 850
- W. SOROKINE. Schémathèque 59. RADIO ET TELEVISION. Un bel album de 64 pages, format 27,5 × 21,5, 250 gr. Prix .... 900
- R Besson. Théorie et pratique de l'amplification B.F. Extrait de la table des matières: Le tube électronique Tube diode, triode, tube à grille-écran ou tétrode Le tube pentode Les tubes de puissance L'amplification à basse fréquence Amplification en tension Amplification de puissance Amplification symétrique ou pushpuli Caractéristiques des transformateurs de sortie Le déphasage La polarisation La contre-réaction Détermination d'une gamme d'amplificateurs Les sources d'alimentation Le filtrage Caractéristiques des entrées et des sorties d'un amplificateur Les étages préamplificateurs Les circuits de contrôle Réalisation d'une gamme d'amplificateurs. L'utilisation des amplificateurs. Les organes qui fournissent l'énergie modulée à l'amplificateur Les organes qui utilisent l'énergie produite par l'amplificateur L'utilisation de la puissance fournie par l'amplificateur. Un volume broché 326 pages, 230 figures, 2º édition 1959, 400 gr. 1.350

Il ne sera répondu à aucune correspondance non accompagnée d'une enveloppe timbrée pour la réponse.

#### CONDITIONS D'ENVOI

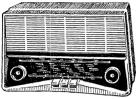
Pour le calcul des frais d'envoi, veuillez vous reporter au tableau ci-dessous. FRANCE ET UNION FRANÇAISE: de 50 à 100 gr. 50 F; 100 à 200 gr. 70 F; 200 à 300 gr. 85 F; 300 à 500 gr. 115 F; 500 à 1.000 gr. 160 F; 1.000 à 1.500 gr. 205 F; 1.500 à 2.000 gr. 250 F; 2.000 à 2.500 gr. 295 F; 2.500 à 3.000 gr. 340 F. ETRANGER: 20 F par 100 gr. Par 50 gr. en plus: 10 F. Recommandation obligatoire en plus: 60 F par envoi. Aucun envoi contre remboursement. Paiement à 1 commande par mandat, chèque, ou chèque postal (Paris 4949-29). Les paiements en timbres ne sont pas acceptés. Visitez notre librairie, vous y trouverez le plus grand choix d'ouvrages scientifiques aux meilleurs prix. Ouverte de 9 heures à 12 heures et de 13 h. 30 à 18 h. 30, tous les jours sauf le lundi.



Le moins cher et le plus pertectionné des postes à transistors actuels.

Comportant 3 gammes d'ondes : GO-PO-OC.

6 transistors + 2 diodes. Prise auto et cadre incorporé. Coffret gainé grand



LE

« MIGNON »



#### RÉALISATION RPL 921

#### RÉCEPTEUR PORTATIF

piles, 4 lampes, cadre incorporé et antenne té-lescopique. Courroie plastique pour le transport.

DEVIS

	Mallette	gainée	avec
châssis, cadran CV (indivisi			4.270
Haut-parleur 10 cm avec tra			1.600
Jeu de lampes DK92-1L4-1S5			2.500
Pièces complémentaires et p	olles		6.050
		1.	4.420
T. L. 2,82.%. Emballage et p	ort métropol	e	880
		1	5.300



#### **RÉALISATION RPL 871** CHARGEUR D'ACCUS

6 et 12 volts

UN EXCELLENT CHARGEUR D'ACCUS AUTO pour fonctionner ur secteur 110 et 250 volts et charger

Embal. et port métropole.

7.770

30.315



#### RÉALISATION RPL 731 AMPLIFICATEUR

Micro-PU de 12 watts équipé de 6 lampes noval.

Coffret avec châssis nouveau modèle	6.980
Transfo d'alimentation et pièces détachées diverses complémentaires. Haut-parleur 28 cm AP avec transfo	
	28.620

Taxe 2,82 %. Emballage et port métropole.. 1.695

GÉNÉRATEUR HF HETERVOC

Hétérodyne miniature pour dépannage. Comportant 3 gammes plus comportant 3 gammes plus une gamme MF. Grand cadran gradué. Présenté en coffret tôle givrée. Dimensione töle givree. Dimensions : 200 × 145 × 60 mm. Poids net 1 kg.

Prix au magasin.. 11.950

— France métro-

supplément.....

12.800 500



#### SIGNAL GÉNÉRATEUR

Hétérodyne permet-tant toutes les mesures précises dans les limites de tolérance indiquées par le label. Alimentation par transfo. Dimensions  $445 \times 225 \times 180$  mm. Poids: 225 × 180 mm. Poids: 7,500 kg. 29.000 Franco. 30.500



#### LAMPEMÈTRE AUTOMATIQUE L 10

Permet l'essai intégral de toutes les lampes de radio et télévision européennes, ané-ricaines, rimlock, miniature, noval.

Tensions de chauffage 1,2 à

Tensions de chauffage 1,2 a 117 volts. Fonctionne sur secteur alter-natif 110-130 volts. Présenté en coffret pupitre 28 × 22 × 12 cm. Poids net

2 kg. Prix au magasin..... 25.000 26.280

#### LAMPEMÈTRE UNIVERSEL S. 4

Modèle portable, permet l'essai de toutes les lampes des plus anciennes aux plus modernes.

plus modernes.
Survolteur - dévolteur incorporé. Fonctionne sur
secteur alternatif de 110
à 250 volts.
Présenté en coffret métallique. Muni d'une poignée. Dimensions : 435

255 × 100 mm. Poids : 8 kg. Prix au magasin **4 1.270** 

Franco.....



#### CONTROLEUR UNIVERSEL 715



43,180

#### MULTIMÈTRES DE PRÉCISION

Type M P 30 : Contrôleur universel A 40 sensibilités avec une résistance interne de 1.000 ohms par volt. Présenté en coffret métallique de 20×12×6 cm. Poids : î kg. Prix. 20.000 Franco. 21.100 Prix.... Franco....



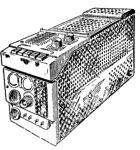
#### AMPLIFICATEUR HAUTE FIDÉLITÉ « MERLAUD A. M. 5 »

Nouveau modèle 5 watts. Nouveau modele b watts, 3 lampes - Avec sortie EL84 - 110 et 245 volts - 3 sorties HP 2-4-8 ohms. Prise PU. Coffret métal: 265×130×115.

Prix...... 17 + taxe locale 2,82 % 17.500 ballage + port.

Modèle A.M. 10, 10 watts 

#### AMPLI DE SALON HI-FI



#### STÉRÉOPHONIE LE CHANGEUR « BSR MONARCH »



tque universel - Changeur 4 vitesses - 16-33 urs. Mélangeur. Bras de pick-up. Saphir reversible ation secteur alternatif 110 et 220 volts. Auton 46-78 Alimer Prix

#### PLATINES TOURNE-DISQUES

PATRO MARCONI

16 - 3

45 - 78 tours. 7. 100 ur Pathé 45 Chan 10.500 tours Chan

#### STAR

Mo pour fonctionner avec une pile de 6 volts. Tranmême présentation, 4 vitesses..... 11.500 2,82 % + emballage + port.

#### AFFAIRES DU MOIS

R TOURNE-DISOUES

teau (33 - 45 - 78 tours) tecteur alternatif 110 ou us. Prix franco 3.200

PLATINE AVEC BRAS 3 vitesses importation suédoise, 33 - 45 - 78 tours. Secteur alternatif 110 et 220 volts. Arrêt automatique. Dimensions: 250 × 250 mm.



Prix (au magasin)......+ T. L. 2,82 % + emballage + port.

5.500

Toute demande de renseignements doit être accompagnée d'un timbre pour la réponse.

#### MB RADIOPHONI COMPTOIR

OUVERT TOUS LES JOURS SAUF LE DIMANCHE, DE 8 H. 30 à 12 HEURES ET DE 14 HEURES à 18 H. 30

MÉTRO BOURSE 160, RUE MONTMARTRE, PARIS (2°) Face rue St-Marc

Expéditions immédiates contre mandat à la commande. C C P. Paris 443-39-**ATTENTION!** Pour toute commande ajouter taxe 2,82 %, port et emballage.