

REVOX A78

VERSTÄRKER
AMPLIFIER
AMPLIFICATEUR

SERVICE-ANLEITUNG

SERVICE SHEET

INSTRUCTIONS DE SERVICE

FUNKTIONSBESCHREIBUNG

1. Eingangsstufe 1.078.110

Die Eingangsstufe enthält Vorerstärker und Entzerrer. Die Empfindlichkeit der einzelnen Eingänge wird je nach Stellung des Eingangswahlschalters durch eine variable Gegenkopplung bestimmt. Q101 ist ein rauscharmer npn - Transistor, dessen Emitter im Gegenkopplungszweig der gleichstromgekoppelten Stufe liegt. In der Kaskadenschaltung von Q102 und Q103 wirkt Q103 als Kollektorwiderstand mit grosser Impedanz für NF-Signale und geringem Gleichstromwiderstand. Durch die Gleichstromgegenkopplung über R106 wird ein stabiler Arbeitspunkt gewährleistet. Die PHONO-Entzerrung (RIAA-IEC) erfolgt durch die RC-Glieder R114-C109, R115 und C110 im NF-Gegenkopplungszweig und R106 im Gleichstromweg. In Stellung TAPE, TUNER und AUX ist die Gegenkopplung frequenzunabhängig (R118). In Stellung MICRO ist die Gegenkopplung ausgeschaltet. Die einzelnen Tonspannungsquellen werden mittels Vorreglern eingepegelt; in Stellung PHONO wird die Gegenkopplung variiert. Die MICRO-Eingänge sind nicht regelbar und sind an den Buchsen parallel geschaltet. Bei Verwendung von Stereo-Mikrofonen oder einem Mikrofon pro Kanal ist die Verbindung zu lösen. Der Ausgang des Entzerr-Vorverstärkers führt auf den Betriebsartenschalter: MONO/STEREO/CH I/CH II.

2. Filterstufe 1.178.169

Die als aktives Filter geschaltete Stufe mit den Transistoren Q240 und Q241 hat folgende Eigenschaften: Tiefendämpfung durch C241, C242, R240; Höhendämpfung durch R243, R244, C243 und Präsentanzwirkung bei 2,5 kHz durch C246, C248 und R261. Das LOUDNESS LOW-Filter bewirkt eine Absenkung des NF-Pegels bei gleichzeitiger physiologischer Frequenzgangkorrektur. Die TAPE MONITOR-Taste schaltet den Vorerstärker ab und verbindet den Eingang TAPE MONITOR über Loudness-Filte und Klangergler mit den Endstufen (Hinterbandkontrolle.). Der Ausgang der Filterstufe führt auf den Lautstärkeregler und die Ausgänge TAPE OUTPUT.

3. Klangerglerstufe 1.078.106 - 1.078.215

Die Stufen Q301 und Q302 arbeiten in Mittelstellung des Balancereglers mit einer Verstärkung von 20 dB. Die Balance Regelung erfolgt im Gegenkopplungszweig dieser Stufen. Im Gegenkopplungszweig der Stufe Q303-Q304 befindet sich das Netzwerk für die Anhebung, bzw. Absenkung der Höhen und Tiefen.

4. Treiber- und Endstufe 1.178.114

Die NF-Signale gelangen an die Basis des Transistors Q501, der in normaler Emitterschaltung arbeitet. Das verstärkte Signal wird am Kollektorwiderstand R504 abgenommen und direkt an die Basis des Transistors Q502 geführt, welcher ebenfalls in Emitterschaltung arbeitet. Die Stromgegenkopplung am Widerstand R508 wird für NF durch Kondensator C502 aufgehoben. Da der Kollektorwiderstand R509 infolge der Bootstrap-Wirkung von C503, sowie der hohen Eingangsimpedanz der Transistoren Q503 und Q504 sehr gross ist, erreicht diese Stufe eine Spannungsverstärkung von gegen 60 dB. Durch die nicht-lineare Charakteristik der Dioden D501 und D502 wird eine stabile Basis-Emitterspannung der Treibertransistoren und damit eine von der Betriebsspannung weitgehend unabhängige Arbeitspunkteinstellung erreicht. Die thermische Kurzeistabilität wird durch R514 und R515 erzielt; die Langzeitstabilität wird durch die thermische Kopplung der Dioden D501 und D502 mit dem Kühlkörper der Leistungstransistor erreicht. Bei grossen Aussteuerungen werden die Dioden D504 und D505 leitend, womit zu jedem 1Ω -Widerstand ein 0.47Ω -Widerstand parallel geschaltet wird. Die Spannungsfestigkeit der Leistungstransistoren Q505 und Q506 wird durch die Widerstand-Diode-Kombination im Emitterkreis künstlich erhöht (Q505: R514-R528-D504, Q506: R516-D506). Spule L501 und Boucherot-Glied R518-C506 sichern ein stabiles Verhalten der Endstufe, auch bei extremer kapazitiver Last bis zu $1 \mu F$, sowie ein optimales Rechteckverhalten bei höchsten Frequenzen und voller Leistung. Zwei Lautsprecherbuchsen pro Kanal werden mit den Tasten SPEAKERS OFF unabhängig voneinander geschaltet; damit ist der

Anschluss von 2 Lautsprechergruppen möglich (minimale resultierende Impedanz: 4Ω pro Kanal).

5. Netzteil 1.178.235

Die Speisung der Endstufen erfolgt symmetrisch (+41 V und -41 V), mit kapazitiv erzeugtem Mittelpunkt. Diese elektrische Mitte ist lediglich über die Abschirmung der NF-Zuführung mit der Masse der Vorstufen-Stromversorgung verbunden.

Die entsprechende +41 V-Spannung wird durch den thermostatischen Schalter S901 (bzw. S902) abgeschaltet, wenn die Temperatur des Endtransistor-Kühlkörpers $80^\circ C$ übersteigt. Ein kurzschlüssiges, stabilisiertes Netzteil gewährleistet eine brumm- und rauschfreie Spannung von 24 V. Die Verbindung Masse zu Gerätekassette erfolgt nur an einem Punkt: der Lötfahne zwischen den beiden Kopfhörerbuchsen.

EINSTELLUNGEN

Die Pegelvorregler 19 bis 23 dienen zur Einstellung der verschiedenen Tonspannungsquellen. Diese Regler werden normalerweise vom Besitzer des Gerätes eingestellt. Die restlichen Einstellungen beziehen sich auf die Endstufen.

1. Gleichspannung am Lautsprecherausgang:

- Verstärker ohne Last, nicht angesteuert.
- DC-Voltmeter am Lautsprecherausgang anschliessen und mit Trimmopotentiometer R519 auf $0 V \pm 50 mV$ abgleichen.

2. Ruhestrom der Leistungstransistoren

- Zweites DC Voltmeter parallel zu R514 an den Messpunkten auf Lötsseite (+ bei Steckerleiste, - am oberen Rand) anschliessen.
 - Mit Trimmopotentiometer R520 einen Spannungsabfall von $20 mV$ einstellen ($= 20 mA$ an 1Ω).
- Diese Einstellungen zeigen eine leichte Abhängigkeit voneinander und sollen deshalb wechselweise im Kaltzustand des Gerätes vorgenommen werden. Eine nachträgliche Abweichung von diesen Werten bei erwarmtem Gerät ist belanglos und soll nicht korrigiert werden.

FEHLERSUCHE

1. Verstärker ganz ausgefallen

3. Tone control stage 1.078.106-1.078.215

With the balance control in center position, the two transistors Q301 and Q302 will provide 20 dB of gain. Balance control is achieved in the feedback path of those two stages. The network for bass and treble control is located in the feedback circuit of the amplifying stages formed by Q303 and Q304.

4. Driver and power output stages 1.178.114

The audio signal is fed to the base of transistor Q501 which operates in a conventional common emitter circuit. The amplified signal develops across the collector resistor R504 and is directly fed to the base of Q502 which operates also in a common emitter configuration. The effect of current feedback due to R508 is bypassed for audio frequencies by C502. Because the collector resistor R509 is high as a result of the bootstrap effect caused by C503 and the high input impedance of the transistors Q503 and Q504 an overall voltage gain of 60 dB is reached by that stage. As a result of the non linear characteristic of the diodes D501 and D502 a stable base emitter voltage is determined for the driver transistors and with it, an operating point which remains unaffected by wide fluctuations of the supply voltage. With R514 and R515 thermal short term stability is achieved; long term stability is obtained by thermal coupling of the diodes D501 and D502 to the heatsink of the power transistors. At large signal levels the diodes D504 and D505 become conductive, thereby connecting a 0.47Ω resistor in parallel to each of the 1Ω resistors. The breakdown voltage of the power transistors is raised artificially by the resistor-diode-combinations R514-R528-D504 and R516-D506 in the emitter leg of Q505 and Q506 respectively. Stable operation of the output stage with capacitive loads up to $1 \mu F$ as well as optimum square-wave response up to the highest frequencies at full output power is ensured by coil L501 and the Boucherot circuit formed by the R518-C506 RC combination. The two speaker outputs of each channel are switched on or off independently by means of the SPEAKERS OFF buttons, thereby permitting the connection of two pairs of speakers (minimum resulting impedance: 4Ω per channel).

CIRCUIT DESCRIPTION

1. Input stage 1.078.110

The input stage consists of preamplification combined with equalization networks. The sensitivity of the various inputs is determined by varying amounts of negative feedback which depends on the position of the input selector. Q101 is a low noise npn-transistor whose emitter is in the feedback circuit of the direct coupled amplifier stage. The transistor Q103 in the cascade connection of Q102 and Q103 acts as the collector resistor with a high impedance for audio signals, while representing a low DC resistance. A stable operating point is ensured by DC feedback via the R106 resistor. Phono equalization (RIAA-IEC) is given by the RC-network R114-C109, R115 and C110 in the audio feedback circuit, as well as by R106 in the DC-path. With the selector in positions TAPE, TUNER and AUX feedback occurs via R118 and is not frequency selective. With the selector in position MICRO, feedback is completely disabled. Level matching of the various sound sources is achieved by means of preset input controls; only in position PHONO is this done by varying the amount of feedback. The micro inputs are con-

5. Power supply 1.178.235

Voltage supply to the output stages is symmetrical (+41 V and -41 V), the null-junction being formed by capacitors. The 0-volt point is connected to the common line of the preamplifier supply via the shield of the interconnecting audio frequency cables only. The thermostatic switches S 901 and S 902 disconnect the +41 V supply line when the temperature of the power transistor heat sink rises above 80°C. A power supply with automatic short circuit protection provides 24 V free from any ripple or noise interference. It is connected to the amplifier chassis at one point only: the solder tag between the two headphones sockets.

ADJUSTMENTS

The trimpotentiometers 19 to 23 are intended for the matching of levels from various sound sources. As a rule, they will be adjusted by the user. All remaining adjustments refer to the power output stages.

1. DC voltage at the speaker terminals:

- amplifier without load, no audio signal.
- connect DC-voltmeter to the loudspeaker terminals. Adjust trimpotentiometer R519 to read 0V ± 50 mV.

2. Quiescent current of power transistors:

- connect a second DC-voltmeter across R514 at the test points on the soldered side (+at the connector, -at the upper edge).
- adjust for a voltage drop of 20 mV (=20 mA on 1 Ω) with trimpotentiometer R520.

Since there is a slight interaction between the above two adjustments, they should be repeated alternatively prior to warm-up of the equipment. A later deviation from these values, after the amplifier has reached operating temperature, is of no consequence and must not be corrected.

TROUBLE SHOOTING

1. Amplifier inoperative

If the amplifier is completely inoperative, this will in most cases be due to a defect in the power output stages.

Check power fuse and replace if necessary. Connect amplifier to the power line via a continuously variable transformer and wattmeter. Slowly increase the supply voltage by means of the variable transformer and observe power consumption: an appreciable

up or down variation from the nominal power consumption (12W) under no signal condition points to a defective power output stage. Measure voltages and currents in the suspected amplifier stages. Compare voltages on the electrolytic capacitors C906/C907 and C926/C927 respectively. If this reveals a discrepancy of more than 10% (e.g. 30V on C906 and 50V on C907) turn amplifier off and remove both driver boards 1.078.114. Check the junctions of the npn-power transistors with the use of an ohmmeter (observe polarity!): the meter will show a deflection with the base positive against emitter or collector. With a negative base against emitter or collector, as well as with a negative or positive collector against the emitter, the meter will show no deflection. The break-down of a driver transistor will in most cases result in the break-down of a power transistor as well, or vice-versa. Check the driver transistors and make sure that the wiper of any of the trimpotentiometers makes good electrical contact.

2. Amplifier works unsatisfactorily

If the distortion figure at 1kHz is higher than the rated value of 0.1% at an output

of 40W, the transistor Q502 is defective. Capacitor C501 has to be replaced if a loss of low frequencies in excess of 1 dB at 20 Hz is measured.

Too high a distortion factor at high frequencies, or poor frequency response as well as a tendency of overshoot when applying a 10 kHz square wave with a purely resistive load at the output, indicates the necessity to check the capacitors C504 and C506.

After each repair it is necessary to measure the voltage drop across the three 1Ω resistors while driving the amplifier to an output of 40W. This will show whether or not the three associated diodes are still functional.

Nominal values : across R514 (test points) and R515 : 600 to 700 mV, across R516 : 450 to 500 mV. Any excess voltage indicates an open circuit condition in the corresponding diode. A short circuit condition in a diode results in voltage reading which is lower than the nominal value across R514 and R515, or in a very low voltage drop across R516.

DESCRIPTION DU SCHEMA

1. Etage d'entrée 1.078.110

L'étage d'entrée est un préamplificateur-correcteur; la sensibilité des différentes entrées est déterminée par une contre-réaction variable selon la position du sélecteur d'entrée. Q101 est un pnp à très faible souffle dont l'émetteur se trouve dans le circuit de contre-réaction de l'étage à liaison directe. Q102 et Q103 sont montés en cascade, et Q103 tient lieu de résistance de collecteur, qui présente une forte impédance aux signaux BF en même temps qu'un faible résistance en courant continu. La contre-réaction en courant continu obtenue par R106 contribue à la stabilisation du point de travail. En position PHONO, la correction (RIAA-IEC) est obtenue par l'insertion des circuits R114-C109, R115 et C110 dans la boucle de contre-réaction. Q102 et Q103 sont montés en cascade, et Q103 tient lieu de résistance de collecteur, qui présente une forte impédance aux signaux BF en même temps qu'un faible résistance en courant continu. La contre-réaction en courant continu obtenue par R106 contribue à la stabilisation du point de travail. En position PHONO, la correction (RIAA-IEC) est obtenue par l'insertion des circuits R114-C109, R115 et C110 dans la boucle de contre-réaction. En position TAPE, TUNER et AUX la contre-réaction par R118 est indépendante de la fréquence, alors qu'en position MICRO elle est annulée. Le niveau des différentes sources sonores est ajusté par les potentiomètres de prégrillage; pour l'entrée PHONO, il y a modification de la contre-réaction. Les entrées MICRO ne sont pas réglables et sont reliées entre elles aux bornes; en cas d'utilisation d'un microphone stéréo, couper la connexion. La sortie du préamplificateur-correcteur aboutit au sélecteur de mode MONO/STEREO/CH I/CH II.

2. Etage des filtres 1.178.169

Les transistors Q240 et Q241 sont montés en filtre actif avec les caractéristiques suivantes: atténuation des basses par C241, C242 et R240, atténuation des aiguës par R243, R244 et C243, accentuation à 2.5 kHz (filtre de présence) par C246, C248 et R251. Le filtre LOUDNESS LOW provoque une baisse du niveau d'écoute, avec correction physiologique de la courbe de réponse. La touche TAPE MONITOR déconnecte le préamplificateur et relie directement l'entrée TAPE MONITOR aux étages correcteurs de tonalité (contrôle de l'enregistrement en cours). La sortie de l'étage des filtres aboutit aux prises TAPE OUTPUT et au potentiomètre de volume.

3. Étage correcteur de tonalité 1.078.106 et 1.078.215

Avec le potentiomètre de balance en position médiane, Q301 et Q302 amplifient les signaux d'environ 20 dB; réglage de la balance se fait en modifiant la contre-réaction de l'étage. Un réseau d'éléments réactifs est incorporé dans la boucle de contre-réaction de l'étage Q303-Q304 et provoque l'atténuation ou le relèvement des basses et des aiguës.

4. Étage driver et de puissance 1.178.114

Le signal BF est appliquée à la base de Q501, monté en émetteur commun; la contre-réaction en courant due à R506 est diminuée par C502 pour les signaux BF. La résistance de collecteur R509 devient très grande, grâce à l'effet de bootstrap de C503 et à la forte impédance d'entrée des transistors Q503 et Q504, et l'amplification en tension atteint 60 dB. Grâce à leur caractéristique non linéaire, les diodes D501 et D502 déterminent la tension base-émetteur des drivers, et le point de travail est pratiquement indépendant de la tension de service. La stabilité thermique à court terme est obtenue par R514 et R515; la stabilité à long terme résulte du couplage thermique entre les diodes D501 et D502 et le radiateur des transistors de puissance. Lorsque les signaux ont une grande amplitude, les diodes D504 et D505 deviennent conductrices, mettant en parallèle une résistance de 0.47 Ω sur chaque résistance de 1 Ω. La résistance au claquage des transistors de puissance Q505 et Q506 est augmentée artificiellement par l'insertion de circuits résistance-diode dans les émetteurs (pour Q505: R514-R528-D504, pour Q506: R516-D506).

La bobine L501 et le circuit Boucherot R518-C506 assure la stabilité de l'étage, même avec une charge capacitive allant jusqu'à 1 μF, et améliorent la réponse aux signaux carrés de fréquence élevée, à la puissance maximum. Les deux prises haut-parleur de chaque canal sont commutées individuellement par les touches SPEAKERS OFF, ce qui permet de raccorder deux groupes de haut-parleurs (impédance résultante minimale : 4 Ω par canal).

5. Alimentation 1.178.235

Les étages de puissance sont alimentés symétriquement (+41 V et -41 V), avec point milieu déterminé par capacité. Ce point

0V n'est relié à la masse de l'alimentation des étages précédents que par le blindage du câble de liaison BF.

Si la température du radiateur des transistors de puissance s'élève au-dessus de 80°C, les disjoncteurs thermiques S801 et S902 coupent la tension +41 V.

Un étage d'alimentation protégé contre les court-circuits fournit une tension stabilisée de 24V, sans ronflement et sans souffle; la liaison entre la masse et le châssis se fait uniquement par la cosse qui se trouve entre les deux prises pour casque stéréo.

REGLAGES

Les potentiomètres ajustables 19 à 23, prévus pour le prégrillage des différentes sources de signaux, sont réglés en principe lors de la mise en service par l'utilisateur; les seuls autres réglages concernent les étages de puissance.

1. Tension continue à la sortie haut-parleur:

L'amplificateur ne recevant aucun signal BF et la charge étant déconnectée, raccorder un voltmètre continu à la sortie haut-parleur; régler le potentiomètre R519 de façon à obtenir 0V ± 50 mV.

2. Courant de repos des transistors de puissance:

Connecter un second voltmètre continu aux bornes de R514, par les cosses accessibles côté soudure (+ près du connecteur, - au bord supérieur); ajuster R520 pour obtenir 20 mV (=20 mA dans 1Ω). Ces deux réglages sont quelque peu interdépendants et doivent être effectués alternativement, l'amplificateur étant froid. Une variation ultérieure de cette valeur, lorsque l'appareil est chaud, est sans importance et ne doit pas être corrigée.

DEPANNAGE

1. Panne totale:

Dans la plupart des cas, les pannes de l'amplificateur sont dues à une défectuosité des étages de puissance. Remplacer le cas échéant le fusible de réseau sauté et raccorder l'appareil au réseau à travers un transformateur réglable et un wattmètre; mettre progressivement sous tension et observer la consommation. Une différence importante, en plus ou en moins, par rapport à la valeur nominale à vide (12W), est l'indice d'une défectuosité dans les étages de puissance. Procéder à la mesure des courants

et des tensions dans les étages suspectés. Mesurer la tension aux bornes des condensateurs électrolytiques C906 et C907, puis C926 et C927. Si la tension diffère de plus de 10% (par exemple 30V sur C906 et 50V sur C907), couper l'alimentation et retirer les plaquettes des étages drivers (1.078.114). Vérifier à l'ohmmètre (attention à la polarité) les jonctions des transistors npn de puissance: il y a conduction si la base est positive par rapport à l'émetteur ou au collecteur; il n'y a pas conduction si la base est négative par rapport à l'émetteur ou au collecteur, ni dans aucun sens entre l'émetteur et le collecteur.

La claquage d'un transistor driver provoque très souvent le claquage des transistors de puissance, et inversement: vérifier les drivers. Examiner les potentiomètres ajustables: le curseur doit faire bon contact avec la couche résistante.

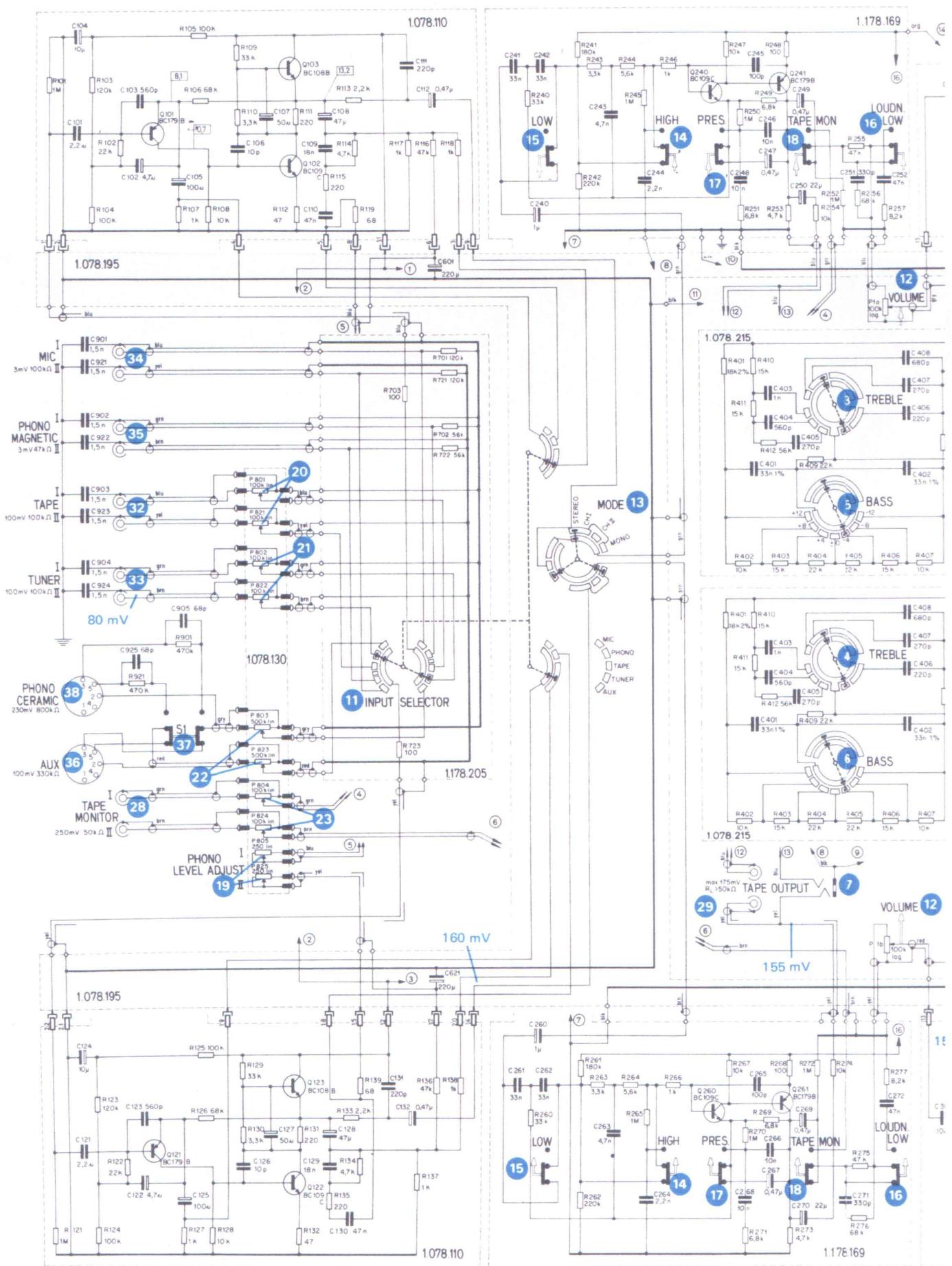
2. Mauvais fonctionnement:

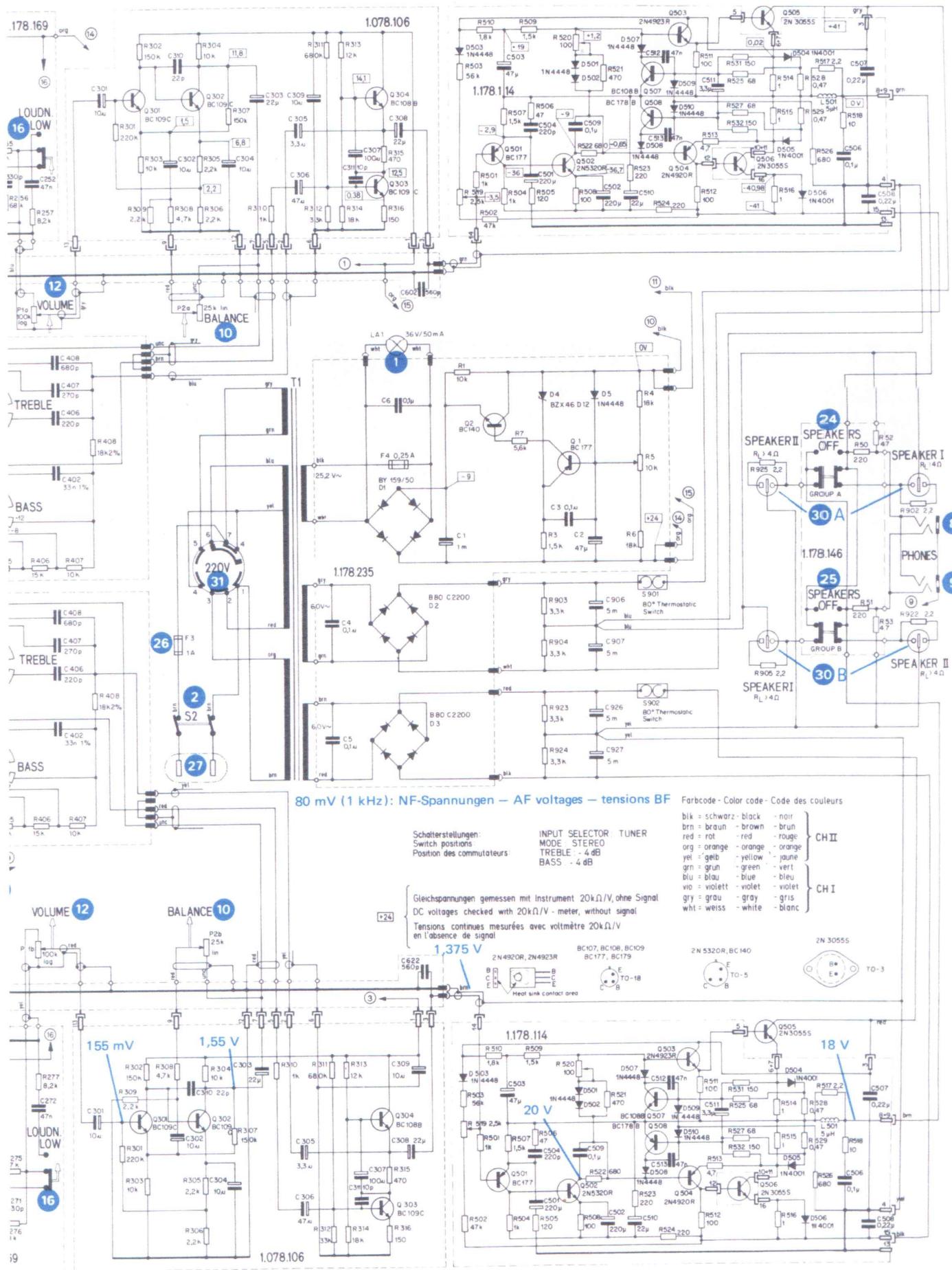
Si le taux de distorsion à 1 kHz dépasse la valeur maximum admissible de 0.1% à 40W, le transistor Q502 est défectueux. Si l'atténuation des fréquences graves dépasse 1 dB à 20 Hz, remplacer C501.

Si la courbe de réponse est déficiente ou la distorsion trop importante aux fréquences aiguës, ou si un signal carré de 10 kHz a tendance à surosciller avec une charge purement ohmique, vérifier les condensateurs C504, et C506.

Après chaque réparation, il faut mesurer la tension aux bornes des trois résistances de 1Ω, à la puissance de 40W, afin de contrôler l'état des diodes correspondantes.

Values nominales : R514 (cosses) et R515 : 600 à 700 mV, R516 : 450 à 500 mV. Lorsqu'il y a dépassement de ces valeurs, la diode correspondante est coupée; si la tension est inférieure à la valeur nominale aux bornes de R514 et R515, ou à peine mesurable aux bornes de R516, la diode correspondante est claquée.





TECHNISCHE DATEN

TECHNICAL DATA

CARACTÉRISTIQUES TECHNIQUES

Eingänge—Inputs—Entrées

MIC	34	2,7 mV	100 kΩ
PHONO MAGN.	35	2,7 mV (1,8–6,3 mV)	19) 47 kΩ
TAPE	32	100 mV (min. 80 mV)	20) 100 kΩ
TUNER	33	100 mV (min. 80 mV)	21) 100 kΩ
AUX *	36	100 mV (min. 80 mV)	22) 330 kΩ
PHONO CER. *	38	230 mV (min. 160 mV)	22) 1800 kΩ
TAPE MON.	28	250 mV (min. 160 mV)	23) 50 kΩ

*: umschaltbar switchable-commutable

Klangregler und Filter — Tone controls and filters — Correcteurs de tonalité et filtres

BASS	5	+	6	60 Hz: ±12 dB (6x4 dB)
TREBLE	3	+	4	12 kHz: ±12 dB (6x4 dB)
HIGH FILTER	14			12 kHz: -15 dB, 12 dB/oct.
LOW FILTER	15			60 Hz: -8 dB, 12 dB/oct.
PRESENCE	17			2.5 kHz: +3.6 dB
LOUDN. LOW	16			60 Hz: -5 dB, 1 kHz: -16 dB, 12 kHz: -12 dB

Ausgänge—Outputs—Sorties

SPEAKERS	30 A + 30B	R _i < 0.4 Ω	Z _{nom} = 4–16 Ω
TAPE OUTPUT	7 + 29	R _{load} ≥ 50 kΩ	nom. 155 mV, max. 4V
PHONES	8 + 9	R _i = 220 Ω	Z ≥ 5 Ω

Dauertonleistung (Nennleistung):
2 x 40 W / 4...8 Ω (2 x 25 W / 16 Ω)

Musikleistung:
2 x 70 W / 4...8 Ω (2 x 40 W / 16 Ω)

Klirrfaktor (Nennleistung / 8 Ω):
< 0.1 % 1 kHz, < 0.3 % 40 Hz...15 kHz

Intermodulation (Nennleistung / 8 Ω):
< 0.3 % 250 Hz/8 kHz, 60 Hz/7 kHz (4:1)

Frequenzgang: 20 Hz...20 kHz ± 1 dB

Leistungsbandbreite: 10 Hz...40 kHz

Fremdspannungsabstand (unbewertet)
bei Nennempfindlichkeit bezogen auf
40 W an 8 Ω:
Phono: > 65 dB
Tape, Tuner, Aux: > 75 dB
Tape Monitor: > 80 dB
bezogen auf 50 mW an 8 Ω:
alle Eingänge > 50 dB

Übersprechdämpfung: > 60 dB (1 kHz)

Dämpfungs faktor: > 20

Continuous sine wave output:
2 x 40 W / 4...8 Ω (2 x 25 W / 16 Ω)

Music power:
2 x 70 W / 4...8 Ω (2 x 40 W / 16 Ω)

Distortion (Rated output / 8 Ω):
< 0.1 % 1 kHz, < 0.3 % 40 Hz...15 kHz

Intermodulation (Rated output / 8 Ω):
< 0.3 % 250 Hz/8 kHz, 60 Hz/7 kHz (4:1)

Frequency response: 20 Hz...20 kHz ± 1 dB

Power bandwidth: 10 Hz...40 kHz

Signal to noise ratio (unweighted) at nominal sensitivity referred to 40 W, 8 Ω load:
Phono: > 65 dB
Tape, Tuner, Aux: > 75 dB
Tape Monitor: > 80 dB
referred to 50 mW, 8 Ω load:
all inputs > 50 dB

Interchannel crosstalk: > 60 dB (1 kHz)

Damping factor: > 20

Puissance nominale:
2 x 40 W / 4...8 Ω (2 x 25 W / 16 Ω)

Puissance musicale:
2 x 70 W / 4...8 Ω (2 x 40 W / 16 Ω)

Taux de distorsion (puissance nom./8 Ω):
< 0.1 % 1 kHz, < 0.3 % 40 Hz...15 kHz

Intermodulation (puissance nom. / 8 Ω):
< 0.3 % 250 Hz/8 kHz, 60 Hz/7 kHz (4:1)

Courbe de réponse: 20 Hz...20 kHz ± 1 dB

Bande passante: 10 Hz...40 kHz

Rapport signal/bruit (non pondéré) à la sensibilité nominale pour 40 W dans charge de 8 Ω:
Phono: > 65 dB
Tape, Tuner Aux: > 75 dB
Tape Monitor: > 80 dB
à la sensibilité de 50 mW dans charge de 8 Ω: toutes les entrées > 50 dB

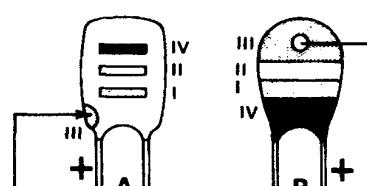
Diaphonie: >60 dB (1 kHz)

Facteur d'amortissement: > 20

Markings on Tantalum Electrolytic Capacitors
Kennzeichnung der Tantal-Elektrolyt-Kondensatoren
Marquage des condensateurs électrolytiques au tantal

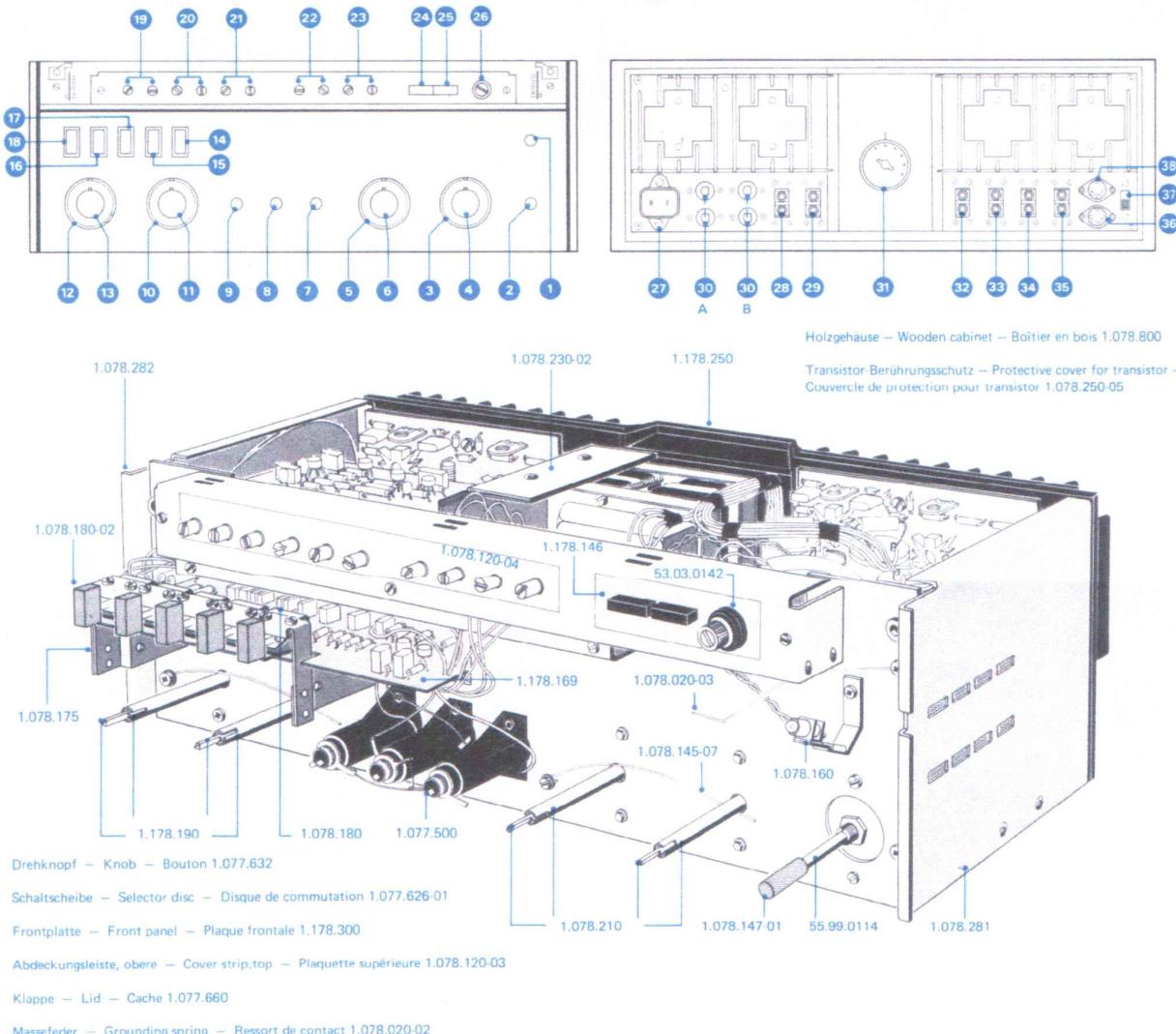
Color Farbe Couleur (pink—rosa—rose**)	Capacitance in μF — Kapazität in μF — Capacité en μF			Working voltage Nennspannung Tension de service
	1st digit 1. Ziffer 1 ^{er} chiffre	2nd digit* 2. Ziffer* 2 ^{ème} chiffre*	Multiplier Multiplikator Multiplicateur	
	I	II	III	IV
black—schwarz—noir	—	0	x1	10 V
brown—braun—brun	1	1	x10	—
red—rot—rouge	2	2	—	—
orange—orange—orange	3	3	—	35 V**
yellow—gelb—jaune	4	4	—	6 V
green—grün—vert	5	5	—	15 V
blue—blau—bleu	6	6	—	20 V
violet—violett—violet	7	7	—	—
gray—grau—gris	8	8	x0,01	25 V
white—weiss—blanc	9	9	x0,1	3 V

Red dot indicates + to the right
Roter Farbpunkt = Pluspol nach rechts
le point rouge indique que le + est à droite



Color dot indicates + and multiplier
Farbpunkt = Pluspol und Multiplikator
le point de couleur indique le + et le multiplicateur

- * possibly missing on model B
- * Ausführung B: 2. Ziffer nur bei Bedarf
- ** le 2^{ème} chiffre peut manquer pour le modèle B
- ** 35 V on model A: pink
- ** 35 V bei Ausführung A: rosa
- ** 35 V pour le modèle A: rose



ERSATZTEILLISTE

Widerstände

— Resistors — Résistances

Unten nicht aufgeführte Widerstände sind Schichtwiderstände, 5%, 1/8 W, deren Wert auf dem Schaltbild ersichtlich ist.

Resistors not mentioned below are carbon film type, 5%, 1/8 W, their values are shown in the schematic.

Les résistances non mentionnées ci-dessous sont des résistances à couche, 5%, 1/8 W, dont la valeur est indiquée dans le schéma.

R50, R51: 220 Ω , 5 %, 1/2W Schicht - carbon film - à couche

R401, R408: 18k, 2%, 1/8W Schicht - carbon film - à couche

R510: 1.8k, 5%, 1/3W, Schicht - carbon film - à couche

R514, R515, R516: 1 Ω , 10%, 1W, Draht-wirewound bobinée

R517: 2.2 Ω , 5%, 1W, Masse-composite carbon-agglomérée

R518: 10 Ω , 5%, 1/2W, Schicht - carbon film - à couche

R523, R524: 220 Ω , 5%, 1/3W, Schicht - carbon film - à couche

R528, R529: 0.47 Ω , 5%, 1W, Draht - wirewound - bobinée

R902: 2.2 Ω , 10%, 4W, Draht - wirewound - bobinée

R903, R904: 3.3k, 5%, 1W, Schicht - carbon film - à couche

R905, R922: 2.2 Ω , 10 %, 4W, Draht - wire wound - bobinée

R923, R924: 3.3k, 5%, 1W, Schicht - carbon film - à couche

R925: 2.2 Ω , 10 %, 4W, Draht - wire wound - bobinée

Kondensatoren

— Capacitors — Condensateurs

C1: 1000 μ F, 35V, electrolytic

C2: 47 μ F, 35V, electrolytic

C3, C4, C5, C6: 0.1 μ F, 20%

100V, polyester

C101: 2.2 μ F, 20%, 100V, poly.

C102: 4.7 μ F, 10V, tantalum

C103: 560 μ F, 20%, 500V, cer.

C104: 10 μ F, 35V, electrolytic

C105: 100 μ F, 15V, electrolytic

C106: 10 μ F, 20%, 500V, cer.

C107: 47 μ F, 3V, tantalum

C108: 47 μ F, 25V, electrolytic

C109: 18 nF, 10%, 100V, poly.

C110: 47 nF, 10%, 100V, poly.

C111: 220 pF, 20%, 500V, cer.

C112: 0.47 μ F, 35V, tantalum

C121: 2.2 μ F, 20%, 100V, poly.

C122: 4.7 μ F, 10V, tantalum

C123: 560 μ F, 20%, 500V, cer.

C124: 10 μ F, 35V, electrolytic

C125: 100 μ F, 15V, electrolytic

C126: 10 pF, 20%, 500V, cer.

C127: 47 μ F, 3V, tantalum

C128: 47 μ F, 25V, electrolytic

C129: 18 nF, 10%, 100V, poly.

C130: 47 nF, 10%, 100V, poly.

C131: 220 pF, 20%, 500V, cer.

C140, C402: 33 nF 1%, 63V, polystyrol

C403: 1 nF, 5 %, 25V, polyst.

C404: 560 pF, 5%, 25V, polyst.

C405: 270 pF, 5%, 25V, polyst.

C406: 220 pF, 5%, 25V, polyst.

C407: 270 pF, 5%, 25V, polyst.

C408: 680 pF, 5%, 63V, polyst.

C501, C502: 220 μ F, 3V, electri.

C503: 47 μ F, 25V, electrolytic

C504: 220 pF, 20%, 500V, cera-

mic

C506: 0.1 μ F, 20 %, 160 V,

polyester

C507, C508: 0.22 μ F, 20%, 100V

polyester

C509: 0.1 μ F, 20%, 160V,

polyester

C510: 22 μ F, 50V, electrolytic

C511: 3.3 μ F, 16V, tantalum

C512, C513: 47 nF, 20%, 25V

ceramic

PART LIST

C261, C262: 33 nF, 5 %, 250V

polyst.

C263: 4.7 nF, 10 %, 160V, poly.

C264: 2.2 nF, 10 %, 400V, poly.

C265: 100 pF, 20%, 500V, cera-

mic

C266: 10 nF, 5 %, 250V, polyst.

C267: 0.47 μ F, 35 V, tantalum

C268: 0.47 nF, 5 %, 250V, polyst.

C269: 0.47 μ F, 35V, tantalum

C270: 22 μ F, 25V, electrolytic

C271: 330 pF, 5 %, 25V, polyst.

C272: 47 nF, 5 %, 250V, polyst.

C301, C302: 10 μ F, 16V, tan-

talum

C303: 22 μ F, 25V, electrolytic

C304: 10 μ F, 16V, tantalum

C305: 3.3 μ F, 35V, tantalum

C306: 47 μ F, 3V, tantalum

C307: 100 μ F, 6V, electrolytic

C308: 22 μ F, 25V, electrolytic

C309: 10 μ F, 35V, electrolytic

C310: 22pF, 20%, 500V, ceramic

C311: 10pF, 20%, 500V, ceramic

C401, C402: 33 nF 1%, 63V, polystyrol

C403: 1 nF, 5 %, 25V, polyst.

C404: 560 pF, 5%, 25V, polyst.

C405: 270 pF, 5%, 25V, polyst.

C406: 220 pF, 5%, 25V, polyst.

C407: 270 pF, 5%, 25V, polyst.

C408: 680 pF, 5%, 63V, polyst.

C501, C502: 220 μ F, 3V, electri.

C503: 47 μ F, 25V, electrolytic

C504: 220 pF, 20%, 500V, cera-

mic

C506: 0.1 μ F, 20 %, 160 V,

polyester

C507, C508: 0.22 μ F, 20%, 100V

polyester

C509: 0.1 μ F, 20%, 160V,

polyester

C510: 22 μ F, 50V, electrolytic

C511: 3.3 μ F, 16V, tantalum

C512, C513: 47 nF, 20%, 25V

ceramic

C601: 220 μ F, 3V, electrolytic

C602: 560 pF, 20%, 500V, ceram.

C621: 220 μ F, 3V, electrolytic

C622: 560 pF, 20%, 500V, ceram.

C901, C902, C903, C904:

1500pF, 10%, 500V, cer.

C905: 68 pF, 10%, 500V, cer.

C906, C907: 5000pF, 50V, electri.

C921, C922, C923, C924:

1500pF, 10%, 500V, cer.

C925: 68 pF, 10%, 500V, cer.

C926, C927: 5000pF, 50V, electri.

Trimmopotentiometer — Potentiomètres trimmables ajustables

R5: 10 k Ω lin. (58.19.0103)

R519: 2.5 k Ω lin. (58.19.0252)

R520: 100 Ω lin. (58.19.0101)

P801: 100 k Ω lin. (1.078.134)

P803: 500 k Ω lin. (1.078.132)

P804: 100 k Ω lin. (1.078.134)

P805: 250 Ω lin. (1.078.131)

P821: 100 k Ω lin. (1.078.134)

P823: 500 k Ω lin. (1.078.132)

P824: 100 k Ω lin. (1.078.134)

P825: 250 Ω lin. (1.078.131)

P1: 2x100 k log. (1.078.190-01)

P2: 2x 25 k lin. (1.078.190-02)

Spule-Coil-Bobine

L501: 5 μ H

Skalenlampe — Lamp — Lampe

LA1: 36V, 50 mA

Sicherungen — Fuses — Fusibles

F3: 1A, träge - slo blo - fusion retardée

F4: 250 mA, träge - slo blo - fusion retardée

Dioden und Gleichrichter - Diodes and rectifiers - Diodes et redresseurs

D1: BY159/50

D2, D3: B80 C2200

D4: Zener, 12V, 400 mW

D501, D502, D503: 1N4448

(BA127)

D504, D505, D506: 1N4001

(ED3000B)

D507, D508, D509, D510: 1N4448

(BA127)

LISTE DES COMPOSANTS

