TBA 940 ITT

Geregelter Impulsgenerator für Thyristor-Zeilenendstufen

Monolithisch integrierte Schaltung zur Impulsabtrennung und Zeilensynchronisation in Fernsehempfängern mit Thyristor-Zeilenendstufe.

Der TBA 940 ist eine Weiterentwicklung des TAA 790. Er enthält das Amplitudensieb (Impulsabtrennstufe) mit Störaustastung, die Bildkippabtrennstufe, die Phasenvergleichsschaltung, eine Schaltstufe zur automatischen Umschaltung der Störbandbreite, den Zeilenoszillator mit Frequenzanschlag, eine Phasenregelschaltung und die Ausgangsstufe. Dank seines hohen Integrationsgrades benötigt der TBA 940 nur sehr wenige externe Bauelemente. Er liefert an Anschluß 7 zum Triggern des Bildoszillators aufbereitete Bildsynchronimpulse, sowie an Anschluß 6 das komplette Synchronsignal und ist in der Phasenvergleichsschaltung für Videorecorderbetrieb umschaltbar.

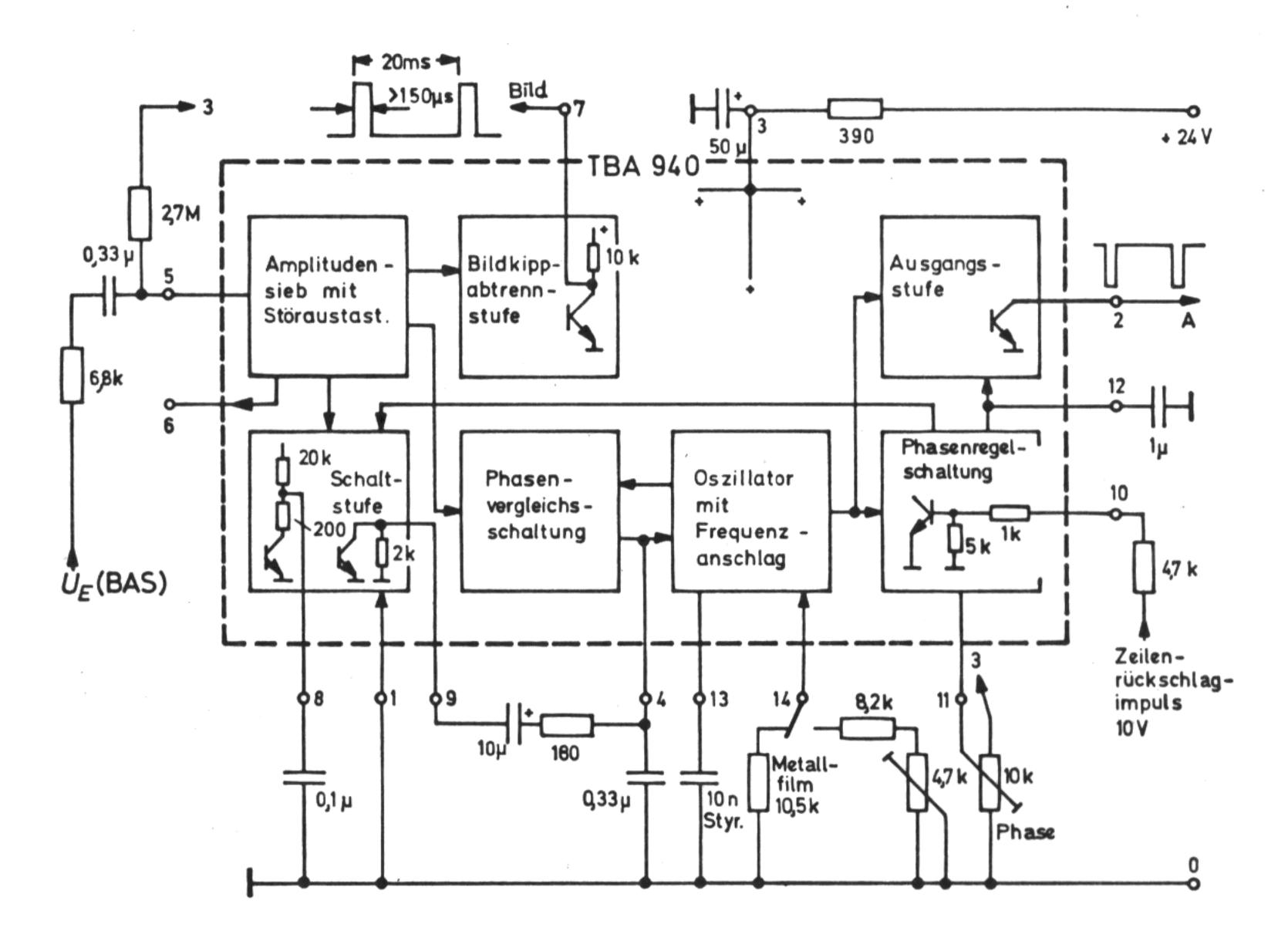
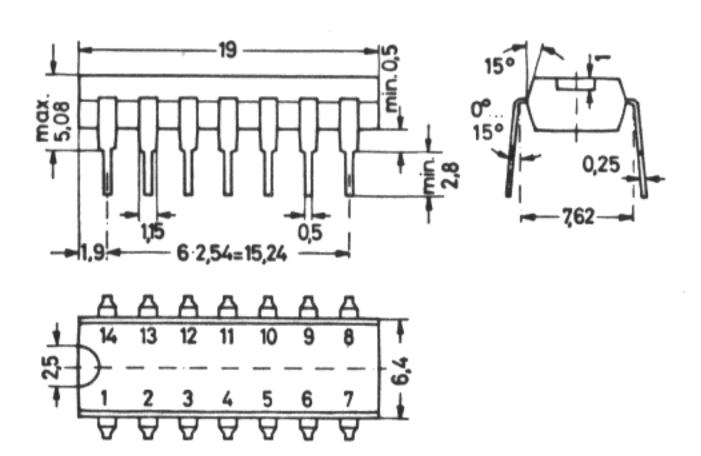


Bild 1: Blockschaltbild des TBA 940 und Meßschaltung für die Kennwerte

Bild 2: TBA 940 im Kunststoffgehäuse 20 A 14 nach DIN 41 866 Gewicht ca. 1 g Maße in mm

www.datasheetcatalog.com





Alle Spannungsangaben sind bezogen auf Anschluß 1.

Grenzwerte

Speisestrom (siehe Bild 6)	<i>I</i> ₃	45	mA
Eingangsstrom	15	2	mA
Eingangsspannung	U_5	-6	V
Ausgangsstrom	12	22	mA
Ausgangsspannung	U_2	12	V
Umschaltstrom für Videorecorderbetrieb	18	5	, mA
Zeilenrückschlagimpuls-Spitzenstrom	110	5	mA
Spannung für Sollphaseneinstellung	U_{11}	0 <i>U</i> ₃	
Umgebungstemperatur	T_{U}	60	°C

Empfohlene Betriebswerte für die Betriebsschaltungen Bilder 4 und 5

Eingangsstrom während des Synchronimpulses	15	> 5	μ A
Eingangssignal BAS	UE ss	3 (1 6)	V
Eingangsstrom während des Zeilenrücklaufs	110	0,2 2	mA
Umschaltstrom für Videorecorderbetrieb	18	>2	mA
Vorlauf zwischen Ausgangsimpuls an 2 und Zeilenrückschlagimpuls an 10	t _d	< 15	μ s
Stromaufnahme (siehe Bild 6)	13	≤ 45	mA
Umgebungstemperaturbereich	T_U	0+60	°C

Kennwerte

bei $T_U = 25$ °C, $f_o = 15625$ ¹) in der Meßschaltung Bild 1

Spannungsamplitude des Bildsynchronimpulses	U ₇	> 8	V
Dauer des Bildsynchronimpulses	<i>t</i> ₇	> 150	μ s
Ausgangswiderstand Anschluß 7 (High-Zustand)	R _{A7}	10 (7,5 13)	kΩ
Amplitude des kompletten Synchronsignals	U ₆	> 8	٧
Ausgangswiderstand Anschluß 6	R _{A6}	2,5 4,5	kΩ
Dauer des Ausgangsimpulses	t_2	48	μ s
Restspannung am Ausgang bei $I_2 = 20 \text{ mA}$	U _{2 rest}	< 0,55	V

¹) Durch Ändern des frequenzbestimmenden Netzwerks an den Anschlüssen 13 und 14 ist der TBA 940 auch für alle andern Fernsehnormen verwendbar.

Oszillatorfrequenz bei $C_{13/1}=10$ nF, $R_{14/1}=10$ 500 Ω	f _o	15 625 ± 1562	Hź
Frequenzfangbereich	$\pm \Delta t_F$	400 1000	Hz
Frequenzhaltebereich	$\pm \Delta f_H$	400 1000	Hz
Steilheit der Phasenvergleichs- regelkreise	df_o/dt_p	2	kHz/μs
Verstärkung der Phasen- regelung	dt_d/dt_p	20	
Phasenverschiebung zwischen dem Synchronimpuls des BAS-Signals und dem Zeilenrückschlagimpuls 1) bei $t_5=4.7~\mu \text{s}, t_{10}=12~\mu \text{s}, t_d=5~\mu \text{s},$ Anschluß 11 offen, siehe Bild 3	t _v	-1+3,5	μ S

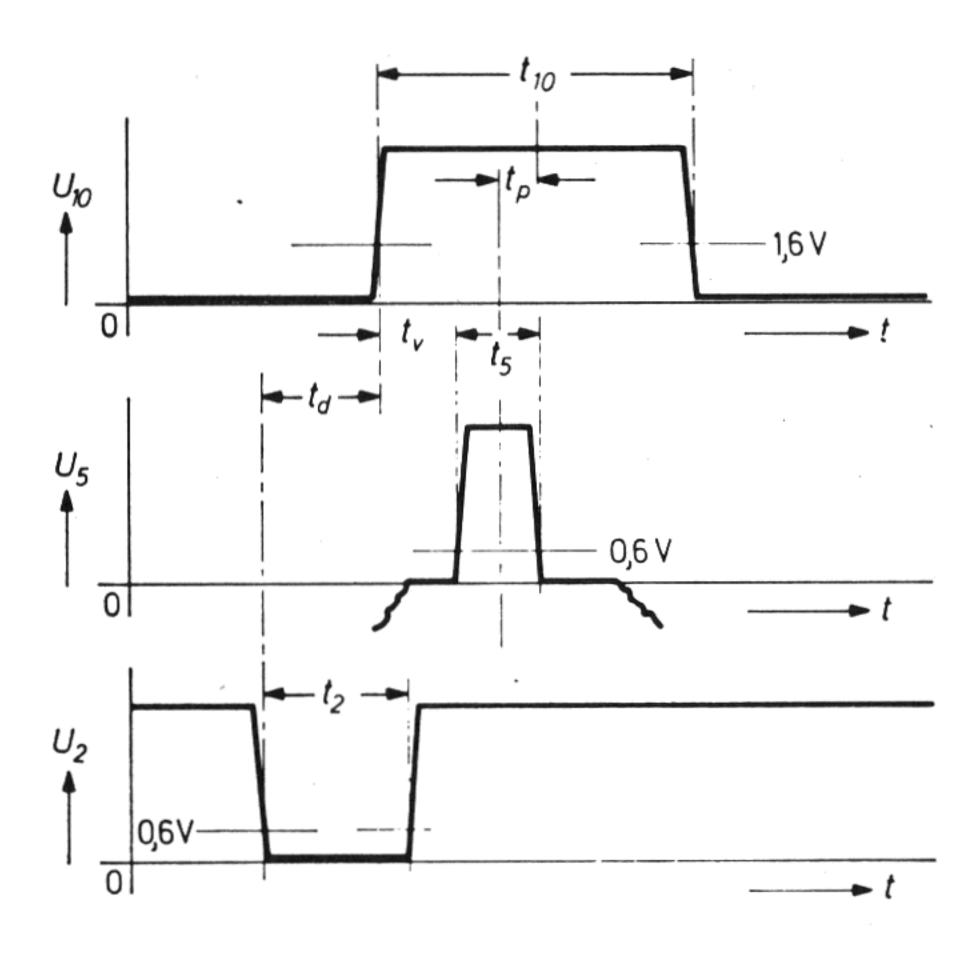


Bild 3: Phasenbeziehungen beim TBA 940.

www.datasheetcatalog.com

¹) Der begrenzte Zeilenrückschlagimpuls muß den Zeilenimpuls des BAS-Signals beidseitig überlappen.

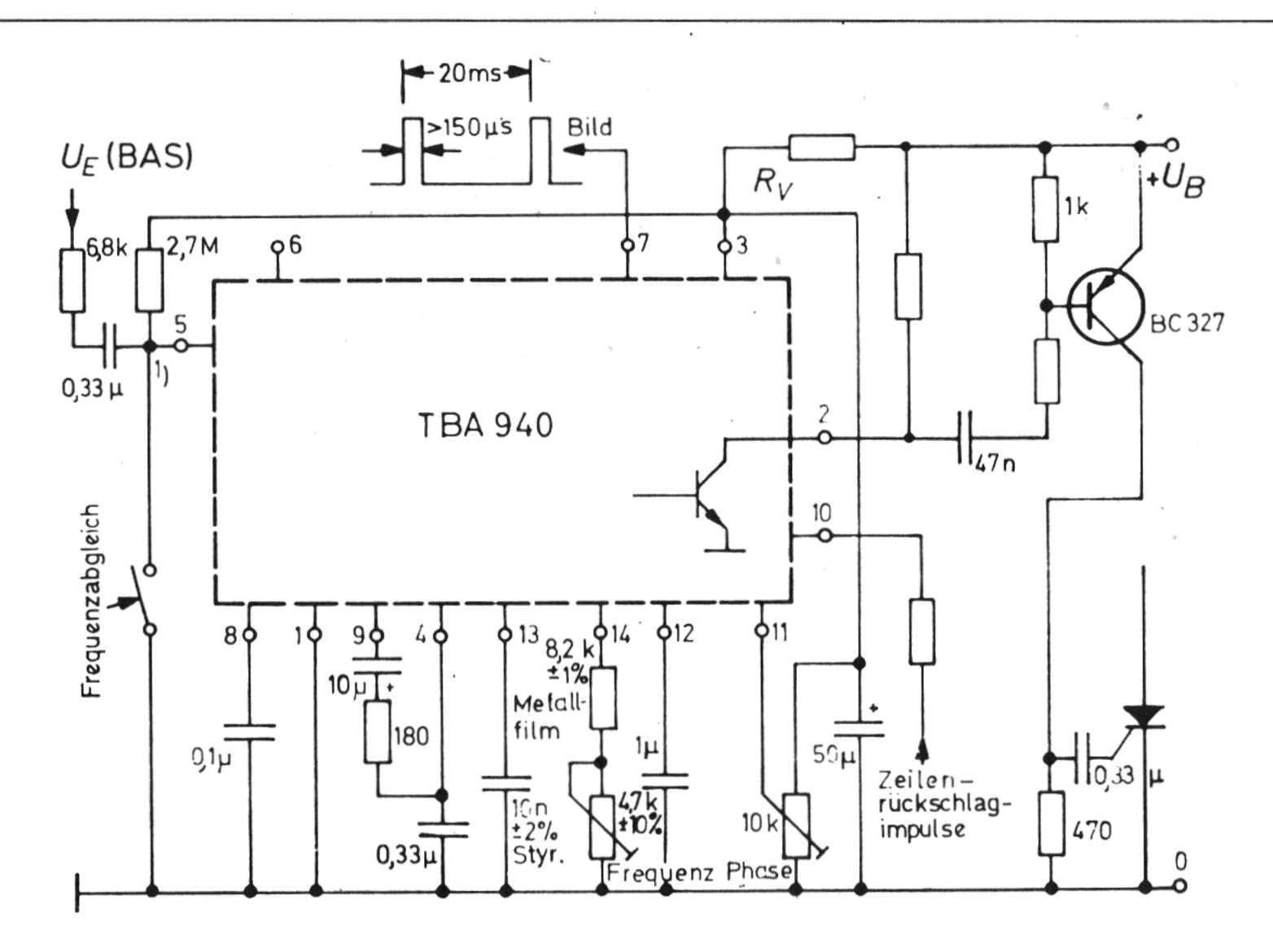


Bild 4: Betriebsschaltung des TBA 940

1) Eingangsschaltung im Empfänger optimieren

www.datasheetcatalog.com **→**20ms**→**]>150µs Bild U_{E} (BAS) R_V $+U_B$ ¬6,8 k <mark>۲</mark> **− 2,7 M** 96 BC 327 $0,33 \mu$ TBA 940 11 47n Frequenzabgleich 110,33 µ **_47**0 ±2% 50μ+ 10n Styr. 180 0,1μ Zeilen-ruckschlagimpulse Film Freq. Phase

Bild 5: Betriebsschaltung des TBA 940, Alternativvorschlag zur Frequenzeinstellung

1) Eingangsschaltung im Empfänger optimieren

TBA 940 ITT

Aufbau und Wirkungsweise des TBA 940

Das Amplitudensieb trennt die Synchronimpulse vom BAS-Signal. Eine Störinverterschaltung, die keine äußeren Schaltungsteile benötigt, sowie eine Integrier-Differenzier-Schaltung befreien das Synchronsignal von Störimpulsen und Rauschen.

Www.datasheetcatalog.com

Durch mehrfache interne Integration und zweiseitiges Begrenzen wird aus dem Synchronsignalgemisch der Bildsynchronimpuls gewonnen, der am Anschluß 7 zur Verfügung steht. Das bisher zwischen Amplitudensieb und Bildoszillator erforderliche RC-Netzwerk entfällt. Da die Dauer des Bildsynchronimpulses an Anschluß 7 mit Toleranzen behaftet ist, wird empfohlen, mit der Vorderflanke zu triggern.

Der Zeilenoszillator hat als frequenzbestimmendes Glied einen 10-nF-Styroflexkondensator (an Anschluß 13), der periodisch von zwei internen Stromquellen auf- und entladen wird. Der äußere Widerstand vom Anschluß 14 nach Masse bestimmt die Größe der Ladeströme und damit — zusammen mit dem Oszillatorkondensator — die Oszillatorfrequenz.

In der Phasenvergleichsschaltung wird die Sägezahnspannung des Oszillators mit den Zeilensynchronimpulsen verglichen. Die daraus abgeleitete Regelspannung beeinflußt die Oszillatorfrequenz, wobei eine Begrenzerschaltung (Frequenzanschlag) den Haltebereich einschränkt.

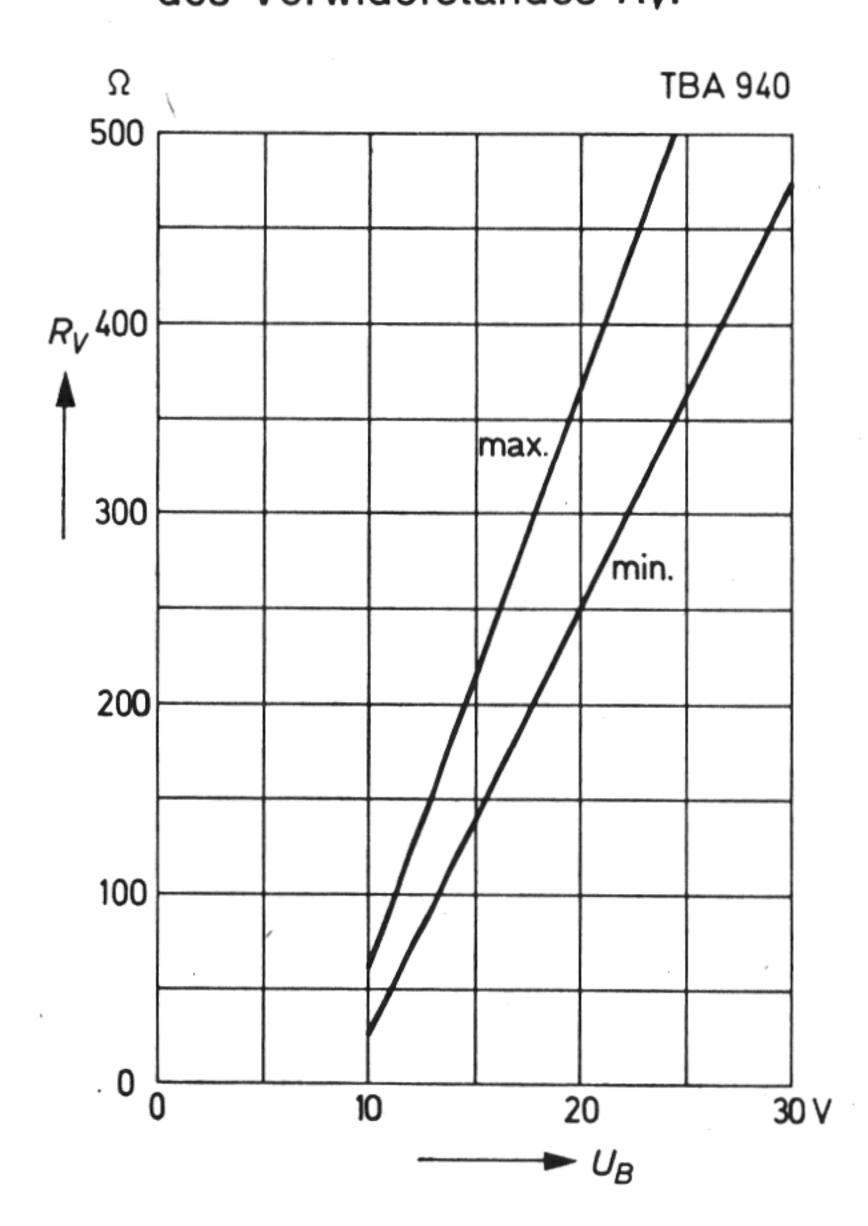
In der Phasenregelschaltung werden die Sägezahnspannung des Oszillators, die immer einen festen Bezug zum Synchronimpuls hat, und der Zeilenrückschlagimpuls verglichen und dadurch sich etwa ändernde Verzögerungszeiten von Treiberstufe und Zeilenendstufe ausgeregelt. Wird Anschluß 11 nicht beschaltet, so stellt sich die genormte Phasenlage ein. Eine Abweichung davon kann mit dem 10-kΩ-Potentiometer am Anschluß 11 eingestellt werden. Im Einstellbereich ist die Dauer der Ausgangsimpulse (Anschluß 2) konstant. Größere Bildverschiebungen, z. B. infolge unsymmetrischer Bildröhre, sollten jedoch mit dem Phasenpotentiometer nicht bewirkt werden, da auf jeden Fall gewährleistet sein muß, daß der Zeilenrückschlagimpuls den Zeilensynchronimpuls beidseitig überlappt, siehe Bild 3.

Die Schaltstufe erfüllt eine Hilfsfunktion. Wenn die ihr von Amplitudensieb und Phasenregelschaltung zugeführten Signale synchron sind, wird dem integrierten Widerstand von $2\,k\Omega$ zwischen Anschluß 9 und Masse ein gesättigter Transistor parallelgeschaltet und damit die Zeitkonstante des am Anschluß 4 wirksamen Siebglieds erhöht, wodurch sich für den synchronen Zustand der Fangbereich der Phasenvergleichsschaltung auf ca. 50 Hz verkleinert. Das ist für störungsfreien Betrieb erforderlich.

Die Umschaltung auf kleineren Fangbereich kann für Videorecorderbetrieb blockiert werden. Dafür ist in den Anschluß 8 ein positiver Strom einzuspeisen, z. B. durch einen Widerstand zum Anschluß 3. Bei Videorecorderbetrieb kann es u. U. zweckmäßig sein, einen Widerstand von z. B. 680 Ω oder 1 k Ω zwischen Anschluß 9 und Masse zu legen. Der Kondensator an Anschluß 4 kann gegebenenfalls verkleinert werden (z. B. auf 0,1 μ F). Diese Änderungen haben kaum Einfluß auf den normalen Betrieb des IC und brauchen deshalb nicht umgeschaltet zu werden.

Die Ausgangsstufe liefert am Anschluß 2 Ausgangsimpulse der benötigten Dauer und Polarität zur Ansteuerung des Endstufentreibers. Eine eingebaute Schutzschaltung bewirkt, daß bei absinkender Versorgungsspannung am Anschluß 3, z. B. beim Ausschalten des Empfängers, bis herab zu $U_3 = 4\,\text{V}$ am Ausgang 2 definierte zeilenfrequente Impulse zur Verfügung stehen, die beim Unterschreiten von 4 V ausbleiben, ohne daß Impulse undefinierter Dauer und Frequenz auftreten. Beim Anstieg der Versorgungsspannung erscheinen definierte zeilenfrequente Impulse bei $U_3 > 4,5\,\text{V}$ am Ausgang. Zwischen $U_3 = 4,5\,\text{V}$ und voller Versorgungsspannung treten nahezu keine Änderungen in Form und Frequenz der Ausgangsimpulse auf.

Bild 6: Diagramm zur Ermittlung des Vorwiderstandes R_V .



www.datasheetcatalog.com