

Zeitgeberschaltung R 555

## Liebe Bastler und Amateure!

Mit dem R 555 steht Ihnen ein universell einsetzbarer Zeitgeberschaltkreis zur Verfügung, mit dem es möglich ist, einmalige oder periodisch wiederkehrende Zeitverzögerungen hoher Genauigkeit zu realisieren. Der Zeitbereich ist in weiten Grenzen veränderbar, wird von der Umgebungstemperatur, der Versorgungsspannung und der internen Schaltung nur gering beeinflusst und wird im wesentlichen nur durch die externe RC-Kombination bestimmt.

Das verwendete Schaltungskonzept ermöglicht eine Vielzahl von Einsatzmöglichkeiten, die von der genauen Zeitverzögerung/Zeitsteuerung bis zur Erzeugung von einzelnen oder periodischen Impulsen mit festen oder durch eine Steuerung veränderbaren Impulsbreiten bzw. Tastverhältnissen reichen. Mit zwei Grundschaltungen werden monostabiler oder astabiler Betrieb erreicht.

Die Grundschaltungen geben Anregungen zum Einsatz des Schaltkreises R 555. Aus ihnen lassen sich weitere Anwendungsmöglichkeiten in speziellen Schaltungen ableiten.

### 1. Aufbau und Funktionsprinzip der Zeitgeberschaltung R 555

Das Blockschaltbild des R 555 wird im Bild 1 gezeigt. Der IS besteht aus 2 Komparatorstufen K 1 und K 2 mit einem internen Referenzspannungsteiler, einem RS-Flip-Flop, einem als Entladestufe zu verwendenden Transistor sowie einer invertierend wirkenden Gegentaktausgangsstufe. Die Ausgangssignale der Komparatoren schalten das Flip-Flop, welches die Entlade- und Ausgangsstufe gleichphasig steuert, um.

Der Schaltkreis R555 verhält sich ohne äußere Beschaltung wie ein Komparator mit Hysterese. Liegt am Eingang des Komparators 1 (Anschluß 2) eine Spannung größer als die Referenzspannung  $U_{R2}$  an, kippt der Ausgang (Anschluß 3) auf H-Potential. Überschreitet die Spannung am Eingang des Komparators 2 (Anschluß 6) die Referenzspannung  $U_{R2}$ , so kippt der Ausgang auf L-Potential.

Die Spannungen  $U_{R1}$  und  $U_{R2}$  werden aus einem internen Referenzspannungsteiler mit drei gleichgroßen Widerständen  $R_T$  gewonnen.  $U_{R1}$  ist deshalb stets halb so groß wie die Referenzspannung  $U_{R2}$  von K 2, die am Anschluß 5 durch externe Beschaltung beeinflusst werden kann. Wird am Anschluß 5 keine externe Spannung angelegt, ergeben sich die Referenzspannungen abhängig von der Versorgungsspannung  $U_s$  im Verhältnis 1:2/3:1/3. .

Das RS-Flip-Flop dient zum Entprellen der Komparatoren. Damit werden an die Eingangssignale keine besonderen Anforderungen für die Anstiegsgeschwindigkeit

keiten gestellt. Über den Anschluß 4 kann ein Rückstellen des RS-Flip-Flop unabhängig von den Komparatorsignalen durch Verbindung mit dem Massepotential erreicht werden.

Im Reset-Zustand liegt der Ausgang (Anschluß 3) auf L-Potential, der Entladetransistor (Anschluß 7) in der Sättigung.

Die Versorgungsspannung  $U_s$  ist am Anschluß 8, das Massepotential am Anschluß 1 anzulegen.

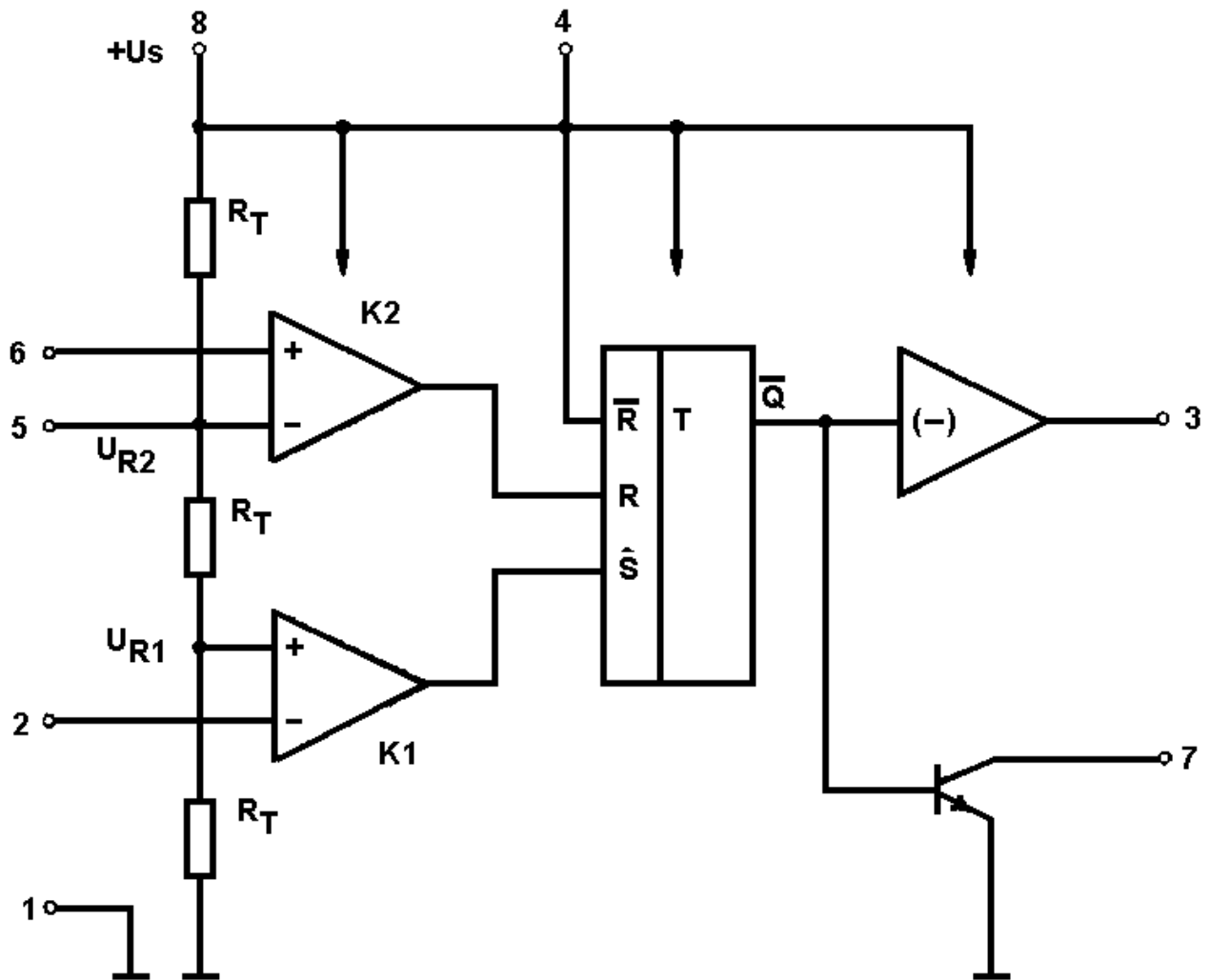


Bild 1

## 2. Grundsaltungen mit dem R 555

### 2.1. R 555 im monostabilen Betrieb (MMV)

Im Bild 2 wird die Grundvariante des monostabilen Betriebes dargestellt. Die Triggerung der Schaltung erfolgt mit der negativen Flanke des Triggerimpulses am Anschluß 2 zu dem Zeitpunkt, wo die Referenzspannung  $U_{R1}$ , des Komparators K 1 unterschritten wird. Der Ausgang kippt auf H-Potential und der Kondensator C der externen RC-Kombination wird über den Widerstand R aufgeladen. Sobald die Kondensatorspannung einen Wert größer als die Referenzspannung  $U_{R2}$  erreicht hat, wird das RS-Flip-Flop zurückgesetzt. Der Ausgang kippt auf L-Potential zurück. Der externe Kondensator C wird durch die Entladestufe (Anschluß 7) entladen, es besteht der Zustand wie vor der Triggerung.

Die Haltezeit des MMV beträgt

$$t_H = R \cdot C \cdot \ln 1/(1-U_{R2}/U_5) \quad ; \quad U_{R2} = U_5$$

Durch eine externe Beschaltung am Anschluß 5 kann durch Variation von  $U_5$  die Haltezeit  $t_H$  gesteuert werden. Die Spannung am Anschluß 5 kann auf Werte von 1,5 V bis  $0,9 U_5$  verändert werden. Wird keine externe Steuerung am Anschluß 5 verwendet, gilt  $U_5 = 2/3 U_5$  und

$$t_H = R \cdot C \cdot \ln 3 = n 1,1 \cdot R \cdot C.$$

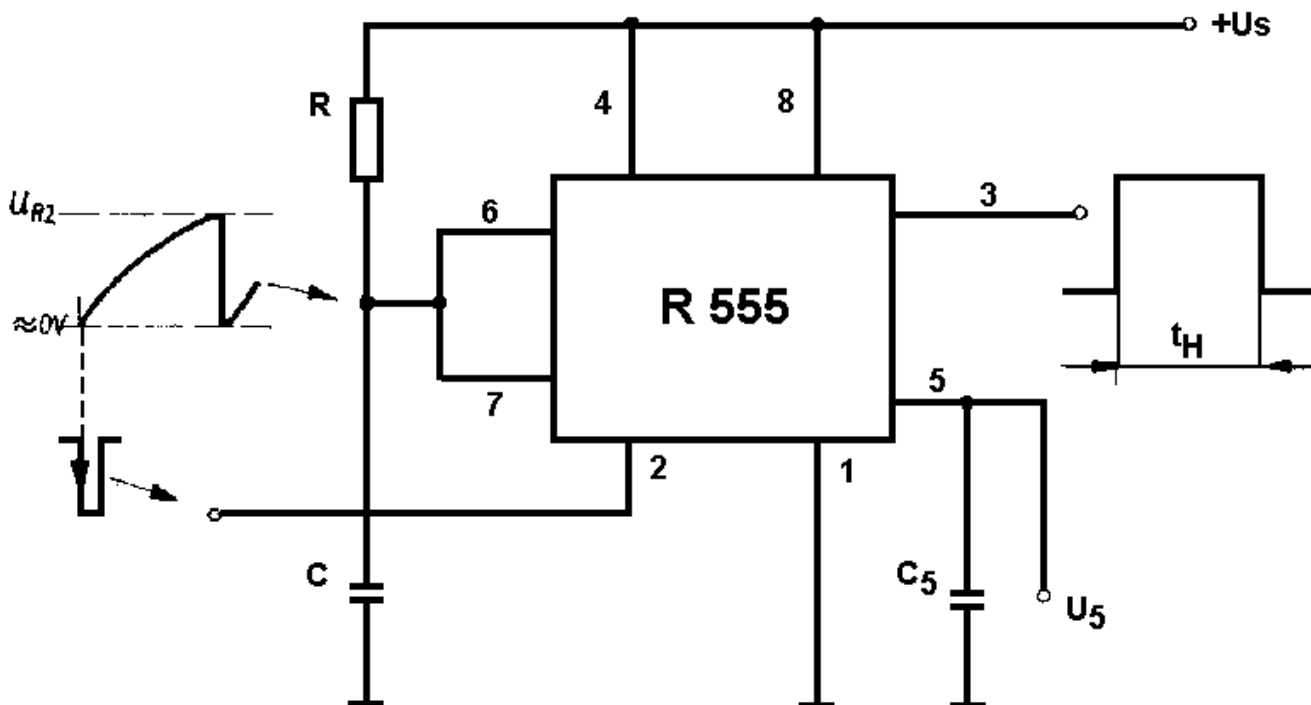


Bild 2

## 2.2. R 555 im astabilen Betrieb (AMV)

Im Bild 3 wird die Grundvariante des astabilen Betriebes dargestellt. Dieser wird durch Selbsttriggerung der Schaltung ermöglicht. Die Komparatoreingänge an den Anschlüssen 2 und 6 werden miteinander verbunden. Durch Auf- und Entladung der externen RC-Kombination zwischen den Referenzspannungen  $U_{R1}$  und  $U_{R2}$  werden die Komparatoren selbsttätig umgesteuert. Die Aufladung des externen Kondensators C erfolgt über die Widerstände  $R_1$  und  $R_2$  von  $U_{R1}$  bis  $U_{R2}$ , die Entladung nur über den Widerstand  $R_2$  von  $U_{R2}$  bis  $U_{R1}$ .

Für die Aufladephase  $t_a$  gilt:

$$t_a = (R_1 + R_2) \cdot C \cdot \ln \frac{U_S - U_{R1}}{(U_S - U_{R2})} \quad ; \quad U_{R2} = U_S = 2 U_{R1}$$

und für die Entladephase  $t_e$

$$t_e = R_2 \cdot C \cdot \ln \frac{U_{R2}}{U_{R1}}$$

Da die Spannung  $U_{R2} = 2 U_{R1}$  beträgt, wird die Entladezeit

$$t_e = R_2 \cdot C \cdot \ln 2$$

unabhängig von den Referenzspannungen  $U_{R1}$  und  $U_{R2}$ . Eine Steuerung über Anschluß 5 beeinflusst daher nur die Aufladezeit. Beim Anliegen einer Steuerungsspannung am Anschluß 5 wird also die Taktperiode T und das Tastverhältnis  $d=t_a / T$  gleichzeitig verändert. Die Taktperiode T wird durch die Summe von Lade- und Entladephase bestimmt und beträgt

$$T = \frac{1}{f} = t_a + t_e$$

Ohne externe Steuerung am Anschluß 5 wird  $U_{R2} = 2 U_{R1} = 2/3 U_S$ .

Die Aufladezeit beträgt

$$t_a = (R_1 + R_2) \cdot C \cdot \ln 2.$$

Für die Taktzeit T ergibt sich

$$T = t_a + t_e = (R_1 + 2 R_2) \cdot C \cdot \ln 2.$$

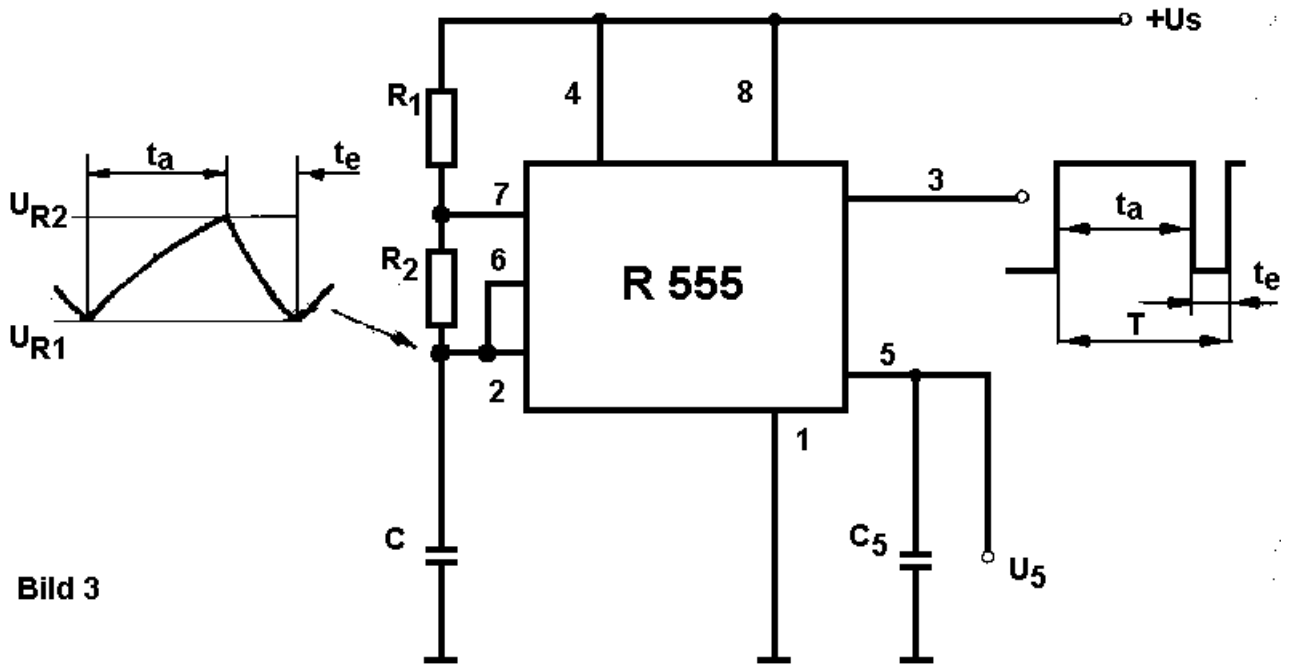


Bild 3

### 3. Schaltungsbeispiele mit dem R 555

#### 3.1. Kurzzeitschaltuhr

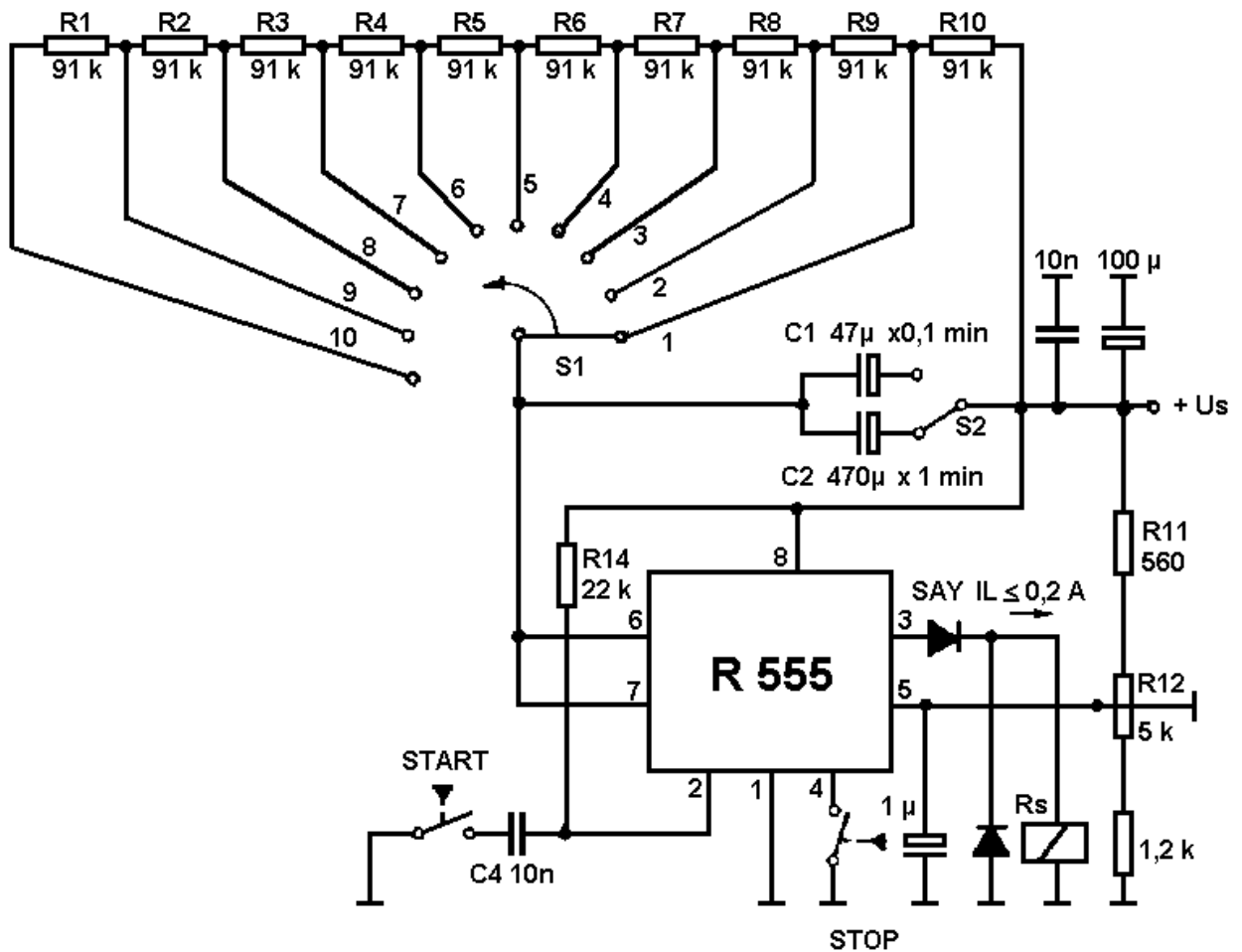


Bild 4

In Bild 4 wird eine einfache elektronische Schaltuhr dargestellt, mit der sich Zeiten zwischen 6 Sekunden und 10 Minuten in 10 festgelegten Stufen über  $S_1$  und  $S_2$  vorwählen lassen. Die vorgewählte Zeit kann durch Tastendruck gestartet und, falls erforderlich, vorzeitig gestoppt werden.

Der Schaltung liegt das Grundprinzip des MMV zugrunde. Durch Änderung der die Zeitkonstante bestimmenden Widerstände  $R_1$  bis  $R_{10}$  bis lassen sich beliebige Zeitintervalle erreichen, so daß Belichtungs-, Trocken- oder Erwärmungsprozesse gesteuert werden können. Die zeitbestimmenden Elektrolytkondensatoren  $C_1$  und  $C_2$  dürfen nur geringe Restströme (kleiner als  $2,5 \mu\text{A}$  bei  $10 \text{ V}$ ) aufweisen.

Anstelle der Widerstände  $R_1$  bis  $R_{10}$  und des Schalters  $S_1$  kann auch ein Potentiometer verwendet werden.

Zur Feineinstellung der Zeiten wird  $R_{12}$  benutzt.

Das Relais  $R_s$  kann für Anwendungen als Kurzzeitwecker entfallen und durch einen weiteren R 555 im astabilen Betrieb als akustischer Signalgeber ersetzt werden (siehe Punkt 3.6.).

### 3.2. Lichtschranke

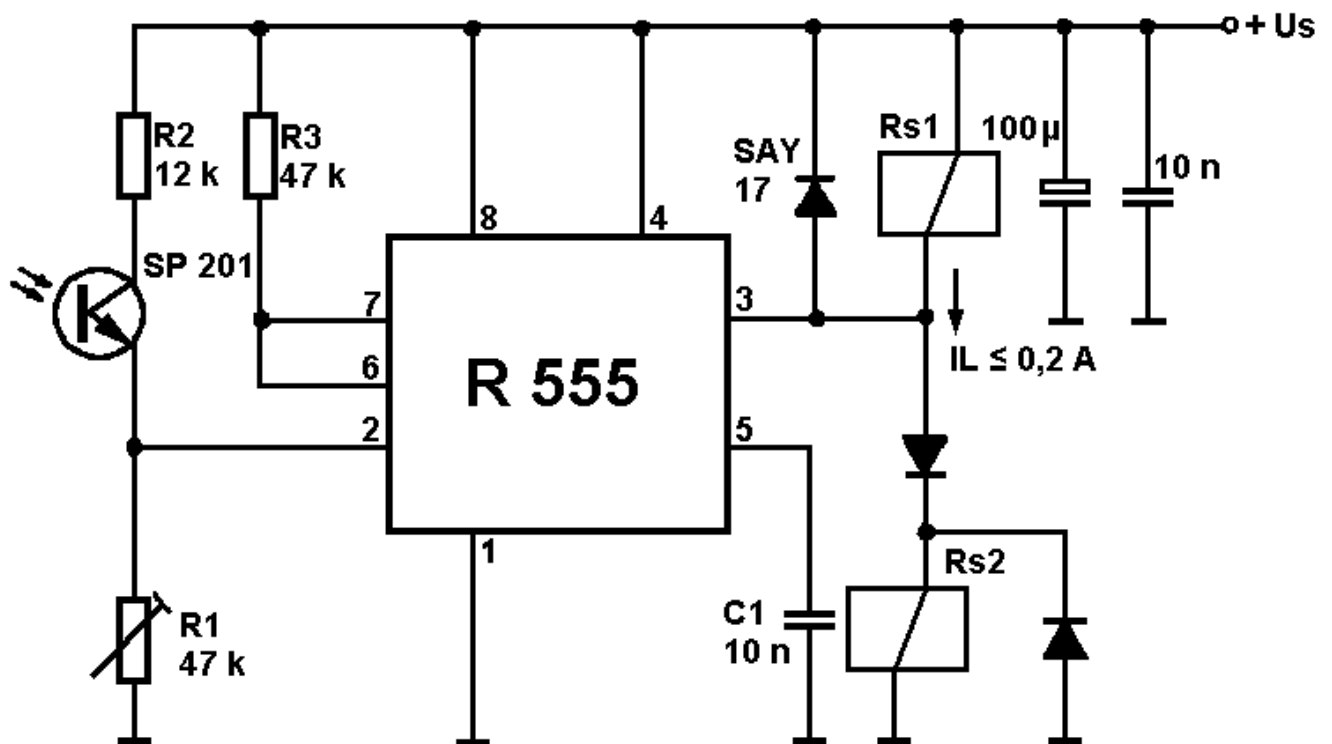


Bild 5

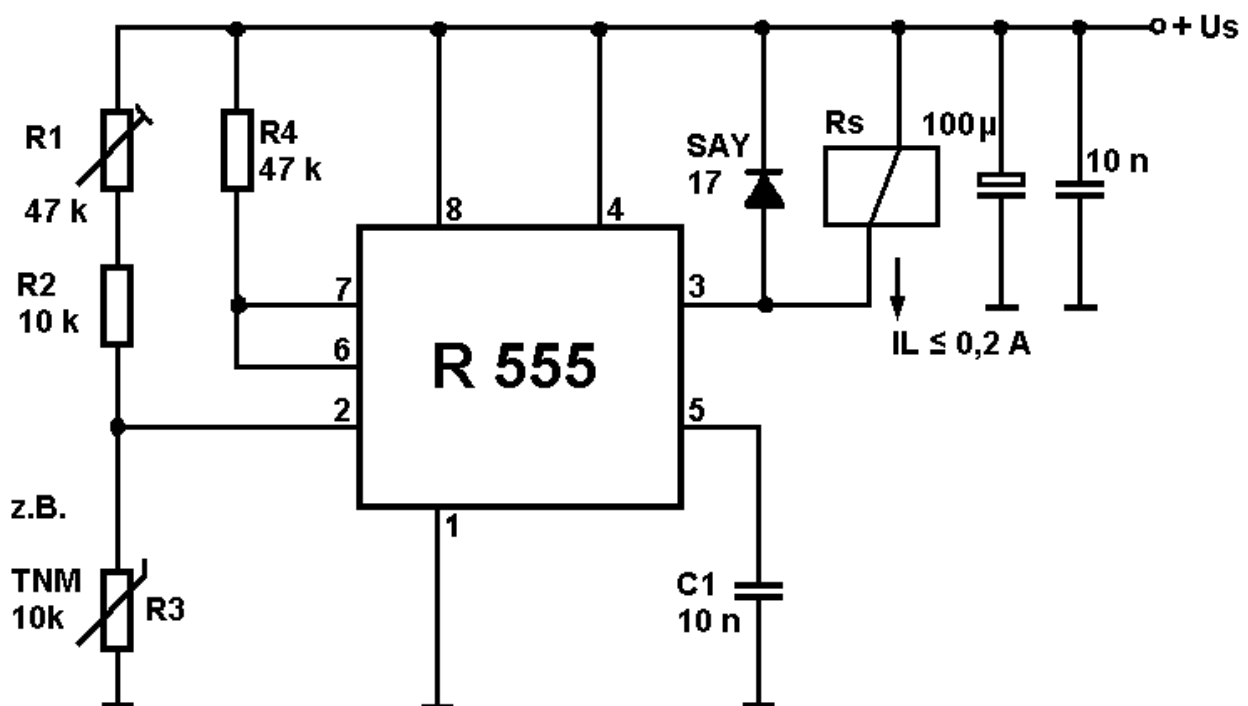
Der R 555 läßt sich auch ohne externe Zeitkonstante als Schalttrigger mit Hysterese verwenden. Bei der Lichtschranke im Bild 5 wird das Schwellwertverhalten über Anschluß 2 ausgenutzt. Unterschreitet die Spannung an diesem Anschluß die interne Referenzspannung  $U_{R1}$ , was durch das Abdunkeln des Fotowiderstandes SP 201 erreicht wird, kippt der Ausgang auf H-Potential und das Relais Rs1 wird stromlos bzw. ein Relais Rs2 wird gegen Masse eingeschaltet.

Wird der Fototransistor im internen Zweig des Spannungsteilers gegen Masse geschaltet, kehrt sich der Beleuchtungseffekt um. Bei Belichtung stellt sich am Ausgang H-Potential ein.

Mit R1 wird die Helligkeitsschwelle eingeschaltet, R2 begrenzt den maximalen Strom durch den Fototransistor.

Das Relais Rs kann entfallen und durch eine akustische Alarmschaltung mit einem weiteren R 555 im astabilen Betrieb (siehe Punkt 3.6.) ersetzt werden.

### 3.3. Temperaturschalter



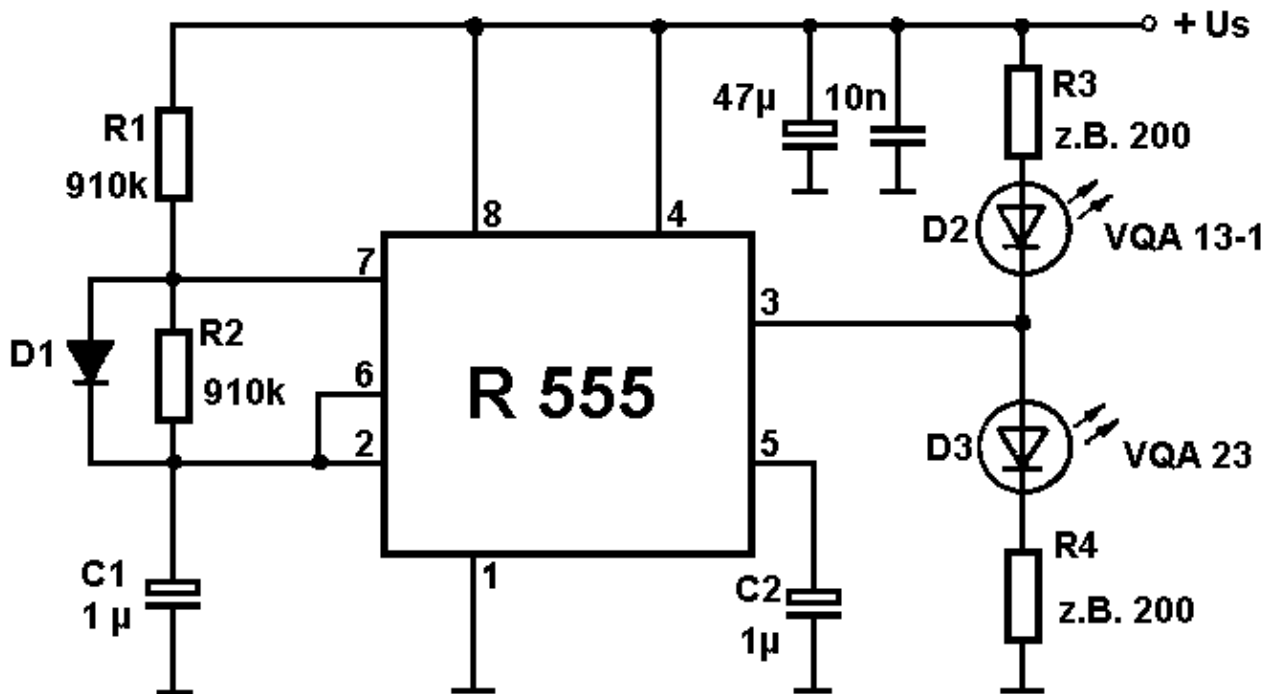
**Bild 6**

Eine analoge Anwendung des R 555 als Schalttrigger in einem Temperaturschalter zeigt Bild 6. Hier wird der Fototransistor durch einen Thermistor – z. B. TNM 10k - ersetzt. Bei Erwärmung verschiebt dieser das Spannungsteilerverhältnis ( $R_1 + R_2$ ):  $R_3$  soweit, bis die Triggerschwelle  $U_{R1}$  unterschritten wird und das Relais Rs abfällt bzw. bei Betrieb gegen Massepotential einschaltet (siehe Punkt 3.2.). Diese Schaltung läßt sich als Schalttrigger durch beliebige Sensoren Variieren und auch zur Spannungsüberwachung (z. B. Batterieladezustandskontrolle, Bordspannung u. a. m.) einsetzen.

An den Ausgang können auch andere Indikatoren, z. B. Lampen oder LED's geschaltet werden (siehe Punkt 3.4.).



### 3.4. Blinkschaltung



**Bild 7**

Eine einfache Anwendung des R 555 im astabilen Betrieb zeigt Bild 7. Die Auflade- und Entladezeiten werden über die Diode D1 entkoppelt. Damit können Tastverhältnisse kleiner 0,5 erreicht werden. Bei einem Tastverhältnis  $d = 0,5$  sind die Leuchtzeiten der LED's D2 und D3 gleich.

Die Vorwiderstände R3 und R4 müssen entsprechend der gewählten Betriebsspannung  $U_s$  und den gewünschten Leuchtstärken der LED's dimensioniert werden. Dabei ist der maximal zulässige Strom der Dioden zu beachten.

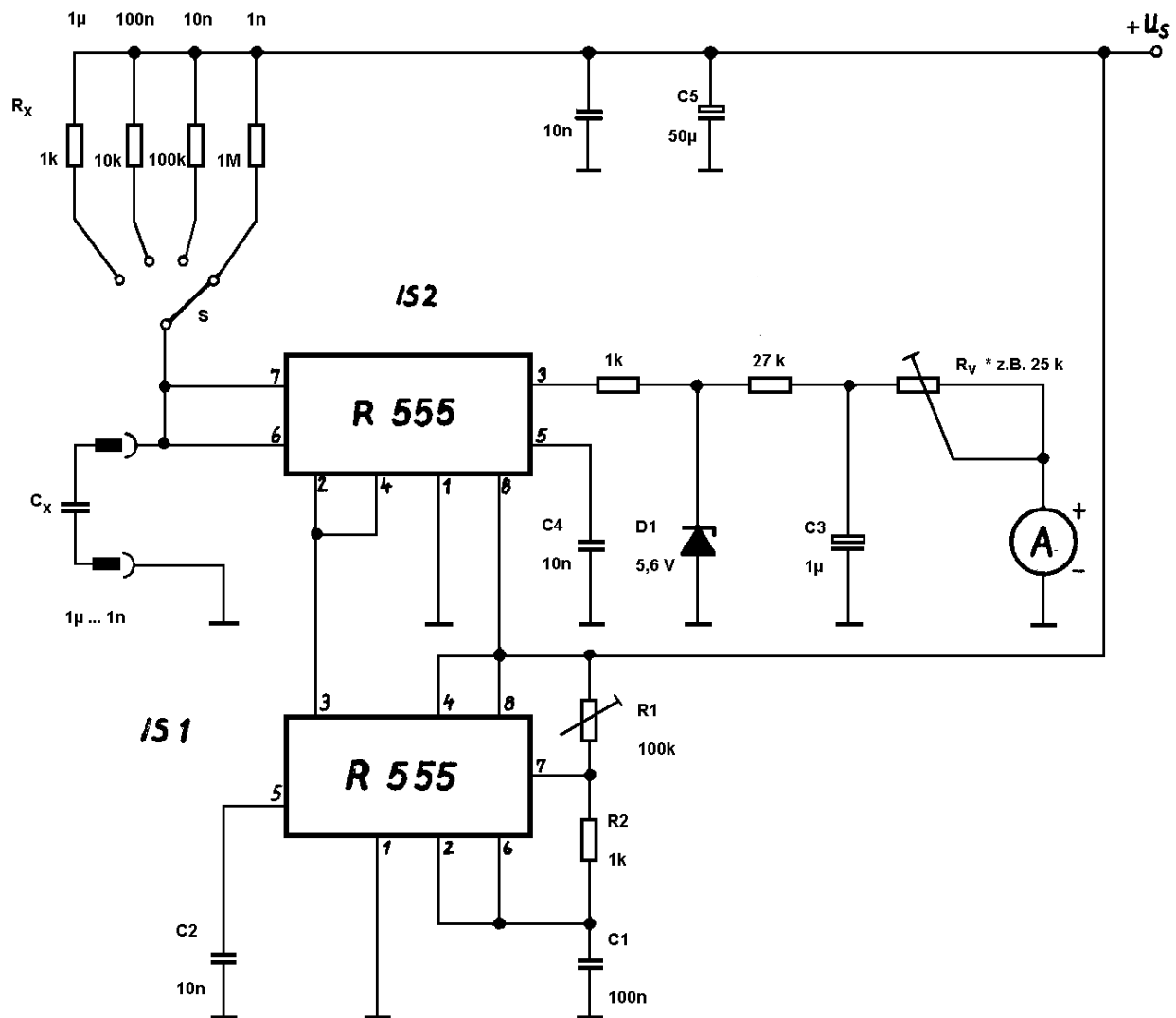
Die Blinkfrequenz kann, wie unter Punkt 2.2. erläutert wurde, verändert werden.

### 3.5. Kapazitätsmeßgerät

Da die Genauigkeit der Haltezeit des Zeitgebers R 555 im wesentlichen von der externen RC-Kombination abhängt, läßt sich mit Hilfe der Dimensionierungsgleichung

$$C_x = \frac{t_H}{1,1 * R}$$

und der Schaltung nach Bild 8 ein einfaches Kapazitätsmeßgerät realisieren.



**Bild 8**

Durch einen R 555 im astabilen Betrieb (IS 1) wird ein konstantes Zeitintervall T ausgewählt, zu dessen Beginn (negative Flanke) die monostabile Schaltung (IS 2) ausgelöst wird. In Abhängigkeit von  $C_x$  wird die Haltezeit und damit das Tastverhältnis am Ausgang von IS 2 verändert, wodurch der Gleichspannungsmittelwert an C3 beeinflusst wird. Mit Hilfe von  $R_V$  läßt sich das Anzeigeelement anpassen. Der Kapazitätsmeßbereich von  $C_x$  kann über 4 Dekaden mittels S1 gewählt werden. Bei geringeren Anforderungen an die Genauigkeit kann der Meßbereich von  $C_x$  durch Einfügung von weiteren Dekadenwiderständen  $R_x$  nach oben und unten um jeweils eine Dekade erweitert werden.

Die Taktfrequenz kann mit R1 eingestellt werden. Der Widerstand  $R_V$  ist entsprechend der Stromdämmung des gewählten Instrumentes zu bemessen. Die Diode D1 dient zur Spannungsbegrenzung (Überlastschutz) des Anzeigeelementes.

### 3.6. Elektronischer Türgong

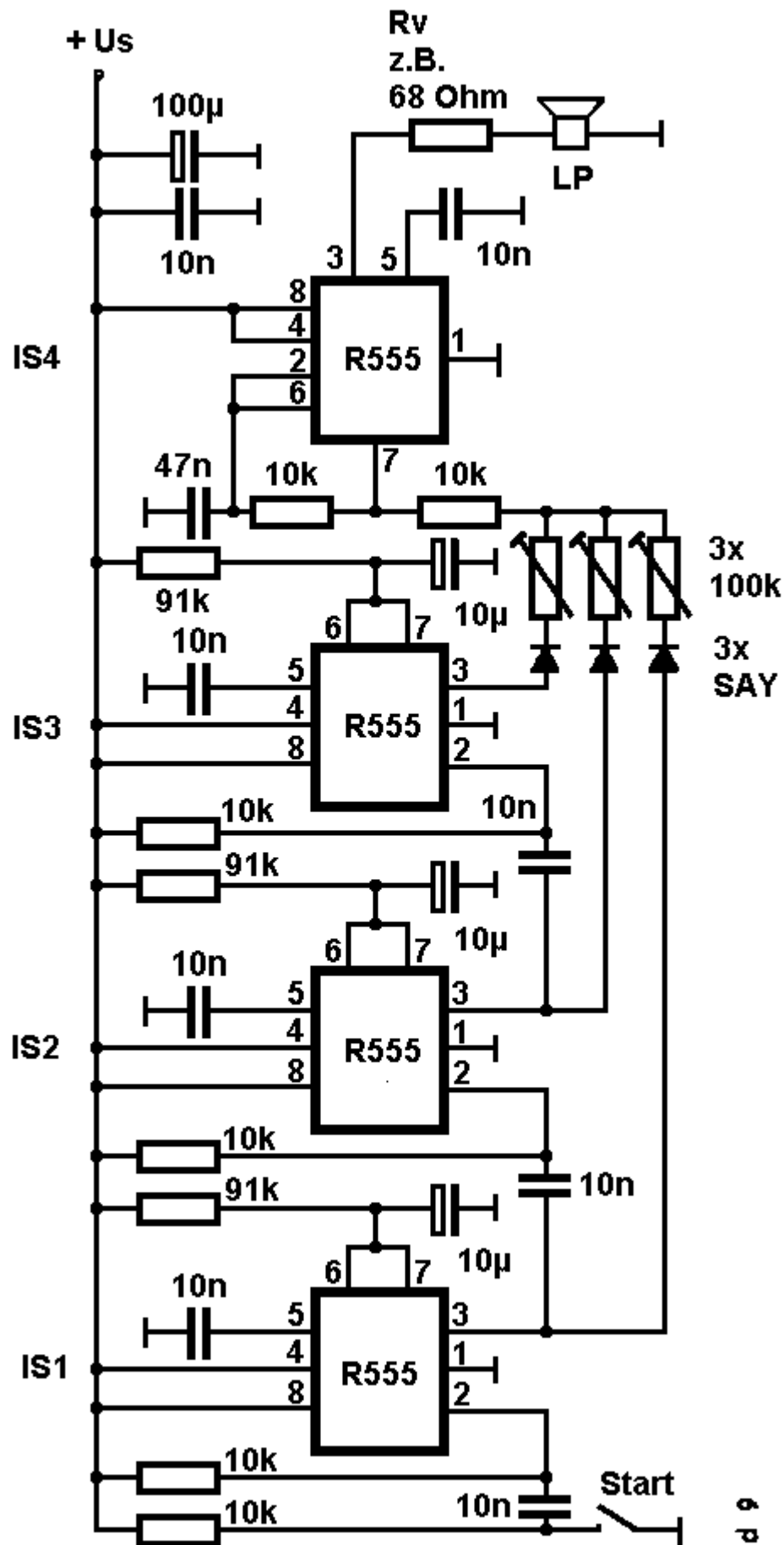


Bild 9

Mit einer Schaltung nach Bild 9 läßt sich ein Dreiklang-Türgong aufbauen. Die IS 1 bis IS 3 werden in der monostabilen Grundsaltung zur Steuerung des Zeitablaufs eingesetzt. Durch Drücken der Starttaste (Klingelknopf) wird der 1. MMV getriggert. Kippt dieser in die Ausgangslage zurück, wird der 2. MMV ausgelöst, bei dessen Abschalten dann der dritte MMV. Während der Haltezeit jedes MMV (IS 1 bis IS 3) wird durch verschiedene Zeitkonstantenwiderstände R1 bis R3 eine andere Frequenz durch den im astabilen Betrieb arbeitenden IS 4 erzeugt.

Die gewünschten Tonhöhen lassen sich durch Verändern der Widerstände R1 bis R3 einstellen.

Der Vorwiderstand  $R_v$  für den Lautsprecher LP ist nach der Impedanz des gewählten Lautsprechers und der gewünschten Lautstärke zu bemessen. Eine Überlastung des Ausgangs ( $I_3 > 200 \text{ mA}$ ) führt zur Zerstörung des R555 bzw. des Lautsprechers.

### 3.7. Pulsmodulation für Funkfernsteuerung

Die Impulsaufbereitung für eine digitale Funkfernsteuerung zeigt die Schaltung im Bild 10. In diesem Beispiel wird eine 4-Kanal-Steuerung dargestellt, die sich durch Einfügen weiterer R 555 im MMV-Betrieb bis zu 9 Kanälen erweitern läßt. IS5 arbeitet im astabilen Betrieb als Taktgeber mit einem Taktintervall von  $T = 20 \text{ ms}$ .

Die IS 1 bis IS 4 werden spannungsgesteuert monostabil betrieben. Die Haltezeiten  $t_{h1} \dots 4$  dieser MMV-Kette werden durch die Steuerspannungen  $U_{st1} \dots 4$  so beeinflußt, daß eine Pulsbreitenmodulation im Zeitbereich  $t_h = 1,6 \text{ ms} \pm 0,5 \text{ ms}$  erfolgt. Für die zeitbestimmenden Kapazitäten C1 bis C6 sollten Styroflexkondensatoren eingesetzt werden.

Die negativen Triggerflanken jeder monostabilen Schaltung IS 1 bis IS 4 werden über eine ODER-Verknüpfung D1 bis D4 zusammengefaßt und lösen im Abstand der pulsmodulierten Ausgangssignale von IS 1 bis IS 4 die monostabile Schaltung IS 6 für  $t_h \approx 250 \mu\text{s}$  aus. Die Pulsbreitenmodulation wird dabei in eine Puls-Abstandsmodulation umgewandelt, mit der der HF-Träger des Fernsteuersenders getastet wird.

**Achtung: Beim Aufbau von Funksteueranlagen sind die Bestimmungen der Deutschen Post zu beachten!**

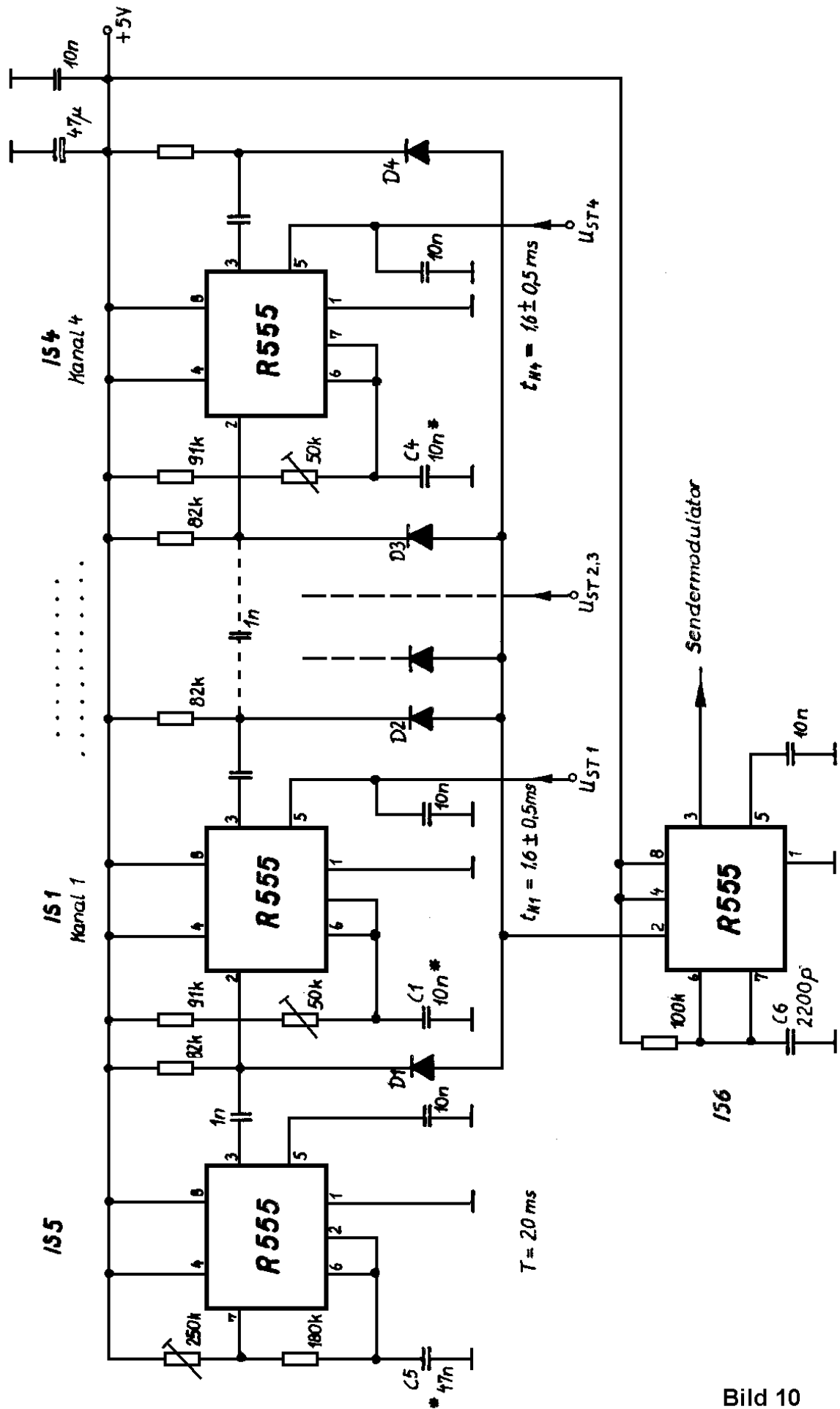


Bild 10

#### 4. Grenz- und Kennwerte des R 555

**Grenzwerte:**  
(gültig für den Betriebstemperaturbereich)

Betriebsspannung	$U_s = 4,5 \text{ V} - 16 \text{ V}$
Ausgangsstrom	$I_3 \leq 200 \text{ mA}$
Eingangsspannungen U2, U4, U5, U6	$U_e = 0 \text{ V} - U_s$
Entladestrom	$I_7 \leq 100 \text{ mA}$
Gesamtverlustleistung	$P_{tot} \leq 600 \text{ mW}$
Betriebstemperaturbereich	$\theta_a = -15 - +85 \text{ }^\circ\text{C}$

**Kennwerte:**

Sättigungsspannung des Entladetransistors  
bei  $I_7 = 16 \text{ mA}$ ;  $U_s = 16 \text{ V}$   $U_{7sat} \leq 0,4 \text{ V}$   
 $I_7 = 4,5 \text{ mA}$ ;  $U_s = 4,5 \text{ V}$

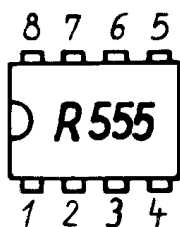
Ausgangs-H-Spannung:  
bei  $I_3 = -100 \mu\text{A}$ ;  $U_s = 16 \text{ V}$   $U_{3H} \geq 14 \text{ V}$   
 $I_3 = -100 \mu\text{A}$ ;  $U_s = 4,5 \text{ V}$   $U_{3H} \geq 2,5 \text{ V}$

Ausgangs-L-Spannung:  
bei  $I_3 = -100 \mu\text{A}$ ;  $U_s = 16 \text{ V}$   $U_{3L} \leq 0,4 \text{ V}$   
 $I_3 = -100 \mu\text{A}$ ;  $U_s = 4,5 \text{ V}$

Sperrstrom des Entladetransistors:  
bei  $U_7 = 16 \text{ V}$ ;  $U_s = 16 \text{ V}$   $I_{7rest} \leq 1 \mu\text{A}$   
 $U_7 = 4,5 \text{ V}$ ;  $U_s = 4,5 \text{ V}$

Die Schaltschwellen der Komparatoren liegen bei typischen Werten von  $1/3 U_s$  und  $2/3 U_s$ . Die Eingangsströme  $-I_2$  und  $I_6$  werden nicht gemessen.

**Anschlußbelegung:**



- |                      |                         |
|----------------------|-------------------------|
| 1 – Masse            | 5 – Referenzspannung    |
| 2 – Triggereingang   | 6 – Schwellwert         |
| 3 – Ausgang          | 7 – Entladung           |
| 4<br>Rücksetzeingang | 8 – Versorgungsspannung |

## 5. Einsatzhinweise

- Der Wertebereich für die externe RC-Beschaltung sollte im Interesse einer optimalen Funktion mit  $R = 1\text{M}\Omega$  bis  $1\text{k}\Omega$  und  $C = 10\mu\text{F}$  bis  $1\text{nF}$  gewählt werden. Bei geringeren Anforderungen an die Genauigkeit läßt sich der C-Bereich nach oben und unten um etwa eine Dekade erweitern. Die minimale Haltezeit bzw. Taktperiode liegt bei etwa  $1,5 - 2\mu\text{s}$ .
- Beim astabilen Betrieb läßt sich zum Erreichen von Tastverhältnissen  $d = 0,5$  die Zeitkonstante durch eine Diode parallel zu  $R_2$  entkoppeln und/oder über  $U_5$  einstellen.
- Wird Anschluß 4 zur Rücksetzung nicht benötigt, sollte er mit  $+U_s$  verbunden werden. Wird Anschluß 4 an Masse gelegt, liegt der Ausgang auf L-Potential. Die Anstiegszeiten des Rücksetzsignals sollten unter  $1\mu\text{s}$  bleiben.
- Ein Blockieren der Schaltung ist über Anschluß 5 an die positive Versorgungsspannung oder Masse möglich.
- Um ein sicheres Triggern auf der negativen Flanke zu sichern, sollte am Anschluß 3 ein Differenzierglied gegen die positive Versorgungsspannung mit  $R = 10$  bis  $50\text{k}\Omega$  und  $C = 100\text{pF}$  bis  $10\text{nF}$  verwendet werden.
- Bei induktiver Belastung gegen die positive Versorgungsspannung oder gegen Masse sind die notwendigen Abfangdioden einzufügen.
- Die Stromaufnahme steigt mit wachsender Schwingfrequenz bzw. Triggerwiederholrate. Dies führt zu erhöhter Verlustleistung, die auch im dynamischen Betrieb  $600\text{mW}$  nicht überschreiten darf.
- Um ein Blockieren der Schaltung zu vermeiden, sollte bei Spannungssteuerung am Anschluß 5 die Steuerspannung im Bereich zwischen  $1,5\text{V}$  und  $0,95 \cdot U_s$  liegen.
- Wird Anschluß 5 nicht zur Ansteuerung benutzt oder ist die Steuerspannung eine Gleichspannung, ist am Anschluß 5 ein Siebkondensator  $C_5$  zu verwenden.

$$C_5 = \frac{T}{RT} \quad ; T = R * C$$

- Die Versorgungsspannung sollte über einen Elektrolytkondensator  $C = 1$  bis  $10\mu\text{F}$  und einen Keramikkondensator  $C = 10\text{nF}$  abgeblockt werden.

# Inhaltsverzeichnis

## 1. Aufbau und Funktionsprinzip der Zeitgeberschaltung R 555

## 2. Grundsaltungen mit dem R 555

2.1. R 555 im monostabilen Betrieb (MMW)

2.2. R 555 im astabilen Betrieb (AMV)

## 3. Schaltungsbeispiele mit dem R 555

3.1. Kurzzeituhr

3.2. Lichtschranke

3.3. Temperaturschalter

3.4. Blinkschaltung

3.5. Kapazitätsmeßgerät

3.6. Elektronischer Türgong

3.7. Pulsmodulation für eine Funkfernsteuerung

## 4. Grenz- und Kennwerte des R 555

## 5. Einsatzhinweise



## Bastlerbeutel 11

Inhalt:

6 Schaltkreise R 555

Artikel-Nr.: 30211

HSL-Nr.: 5468633

17. Nov. 1983

EVP:

7.80  
M



**veb halbleiterwerk frankfurt/oder**  
**leitbetrieb im veb kombinat mikroelektronik**

DDR - 1200 Frankfurt (Oder) · Postfach 379 · Telefon 4 60 · Telex 016 252