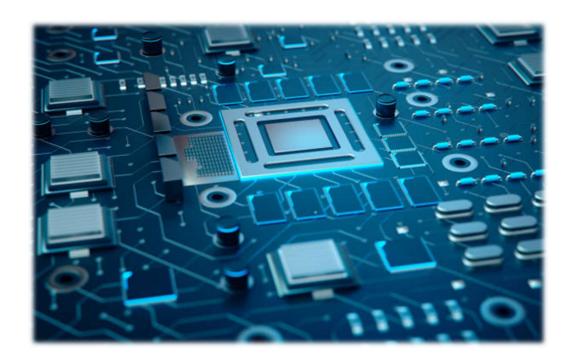
# 8. MAI 2024



# ZWEISTUFIGER TRANSITORVERSTÄRKER 3. PROJEKT

SIMON SALCHNER, PHILIPP DONA 3AHEL/GRUPPE 4 BETREUER: ERICH WALTER ABGEGEBEN AM 19.6.2024

# Inhalt

1. Aufgabenstellung	3
1.1 Überblick	
1.2 Elektrische Vorgaben	
1.3 Sonstige Vorgaben	
2. Schaltung und Schaltungsbeschreibung	4
2.1 Schaltungsbeschreibung	
2.2 Blockschaltbild	
2.3 Gesamt-Schaltplan	5
2.4 Simulations-Schaltung	6
3. Berechnungen	7
3.1 Emitter-Grundschaltung	
3.2 Kollektor-Grundschaltung	
3.3 Verstärkung	12
4. Simulation	13
4.1 Emitter-Grundschaltung	
4.2 Kollektor-Grundschaltung	
4.3 Verstärkung	
5. Fertigungsunterlagen	16
6. Stückliste	20
7 Datenblätter	21

### 1. Aufgabenstellung

#### 1.1 Überblick

Das Ziel dieses Projekts besteht darin, einen zweistufigen Transistorverstärker zu entwerfen. Dieser besteht aus einer spannungsverstärkenden Emitter-Grundschaltung als Stufe 1, und einer stromverstärkenden Kollektor-Grundschaltung als Stufe 2.

#### 1.2 Elektrische Vorgaben

Gruppe	$R_{in}\left[ k\Omega \right]$	$U_{B}[V]$	P <sub>RL</sub> [mW]	f <sub>u</sub> [Hz]
1	1	15	50	50
2	3	12	100	100
3	5	10	150	150
4	1	12	100	150
5	3	10	50	100
6	5	15	150	50
7	1	10	50	100
8	3	15	100	50
9	5	12	150	150
10	1	15	150	50
11	3	10	100	100
12	5	12	50	150

Die Schaltung wird mit 12 Volt betrieben. Wie in der Zeile 4 dargestellt, muss ein Rin von  $1k\Omega$  verwendet werden. Die Leistung am Ausgang  $P_{RL}$  soll 100 mW groß sein und die Frequenz fu soll 150 Hz betragen. Ebenfalls war die Vorgabe, die Vu möglichst verzerrungsfrei zu maximieren. Alle weiteren Parameter konnten selbst festgelegt werden und mussten im Berechnungsteil dokumentiert werden.

### 1.3 Sonstige Vorgaben

Beim Erstellen und Aufbau der Schaltung dürfen ausschließlich Bauteile verwendet werden, die im HTL-Bauteilkit enthalten sind.

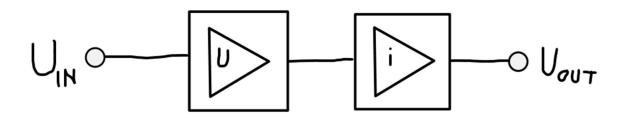
### 2. Schaltung und Schaltungsbeschreibung

### 2.1 Schaltungsbeschreibung

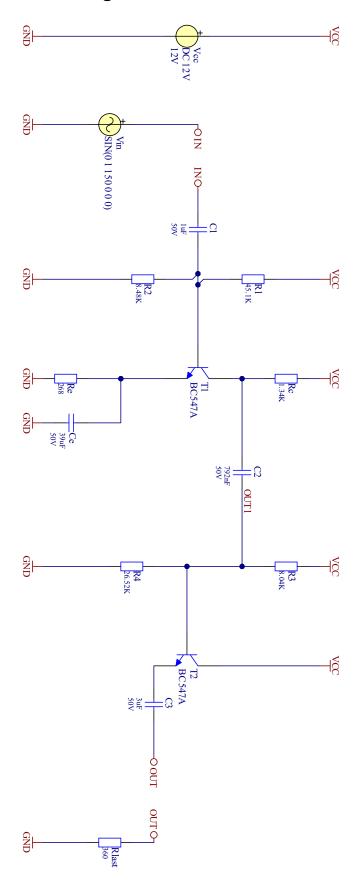
Diese Schaltung ist ein zweistufiger Transistorverstärker bestehend aus einer Emitter-Grundschaltung gefolgt von einer Kollektorschaltung. Sie besteht aus zwei NPN-Transistoren (BC547A) mit jeweils einem Spannungsteiler (R1/R2 und R3/R4) zur Basisvorspannung. Die Koppel-Kondensatoren C1 und C2 blockieren Gleichstromanteile, während der Bypass-Kondensator Ce die Wechselstromverstärkung erhöht. Jeder Transistor hat einen Kollektorwiderstand (Rc und RL) und einen Emitterwiderstand (Re). Das Eingangssignal (IN) wird verstärkt und am Ausgang (OUT) ausgegeben. Die Schaltung wird mit einer Versorgungsspannung (VCC) betrieben und ist über GND verbunden.

#### 2.2 Blockschaltbild

Der erste Block stellt die Spannungsversorgung dar. Das Eingangssignal kommt zuerst in die Spannungsverstärker-Stufe (Emitter-Grundschaltung) und anschließend in die Stromverstärker-Stufe (Kollektorschaltung).

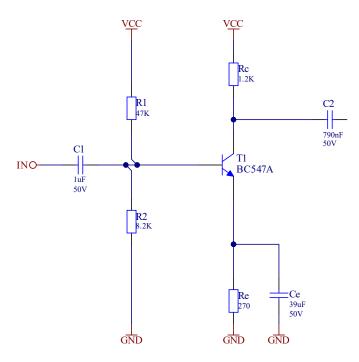


# 2.4 Simulations-Schaltung



### 3. Berechnungen

### 3.1 Emitter-Grundschaltung



#### Vorgaben:

$$Rin = 1k\Omega$$
  $Ua = UB/2$  (Symmetrischer Arbeitspunkt)

#### Spannungen:

$$U_B = 12V$$

$$U_{BE} = 0.7V$$

$$U_{Rc} = 6V$$

$$U_{Re} = 0.1 * U_B = 1.2V$$

$$U_{CE} = U_B - U_{Rc} - U_{Re} = 12V - 6V - 1,2V = 4,8V$$

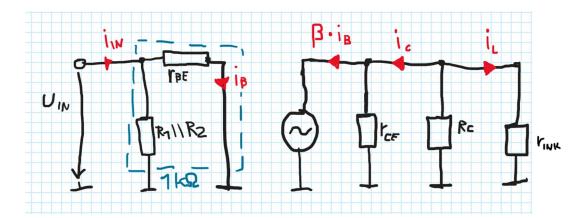
$$U_{R2} = U_{Re} + U_{be} = 1,2V + 0,7V = 1,9V$$

$$U_{R1} = U_B = U_{R2} = 12V - 1,9V = 10,1V$$

Formel für den Eingangswiderstand in Abhängigkeit vom Strom Ic aufstellen. Ic wird berechnet und anschließend die Widerstände.

$$\begin{split} I_B &= \frac{I_C}{B} \\ R_C &= \frac{U_{Rc}}{Ic} = \frac{6V}{Ic} \\ R_E &= \frac{U_{Re}}{Ic} = \frac{1,2V}{Ic} \\ R_2 &= \frac{U_{R2}}{10*I_B} = \frac{1,9V}{10*\frac{Ic}{B}} = \frac{1,9V*B}{10*Ic} \\ R_1 &= \frac{U_{R1}}{10*I_B} = \frac{10,1V}{10*\frac{Ic}{B}} = \frac{10,1V*B}{10*Ic} \end{split}$$

 $r_{BE} = \frac{26mV}{I_B} = \frac{26mV * B}{I_C}$ 



Gewählt: 
$$\beta = 200$$

$$r_{in} = \frac{1}{\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{r_{BE}}} = \frac{1}{\frac{1}{\frac{1}{10,1V * \beta}} + \frac{1}{\frac{1,9V * \beta}{10 * I_C}} + \frac{1}{\frac{26mV * \beta}{I_C}}}$$
$$\frac{1}{r_{in}} = \frac{1}{\frac{10,1V * \beta}{10 * I_C}} + \frac{1}{\frac{1,9V * \beta}{10 * I_C}} + \frac{1}{\frac{26mV * \beta}{I_C}}$$

$$\frac{1}{r_{in}} = \frac{10*I_C}{10.1V*\beta} + \frac{10*I_C}{1.9V*\beta} + \frac{I_C}{26mV*\beta}$$

$$\frac{1}{r_{in}} = I_C * \left(\frac{10}{10,1V*200} + \frac{10}{1,9V*200} + \frac{1}{26mV*200}\right)$$

$$\frac{1}{r_{in}} = I_C * \left(\sim 223,25m \frac{1}{V}\right)$$

$$I_C = \frac{1}{r_{in}*223,25m \frac{1}{V}} = \frac{1}{1K\Omega*223,25m \frac{1}{V}} \approx 4,479mA$$

$$I_B = \frac{I_C}{\beta} = \frac{4,479mA}{200} = 22,395\mu A$$

#### Widerstandsberechnung:

$$R_C = \frac{U_{RC}}{I_C} = \frac{6V}{4,479mA} = 1,34k\Omega$$
  
 $R_E = \frac{U_{RE}}{I_C} = \frac{1,2V}{4,479mA} = 268\Omega$ 

$$R_2 = \frac{U_{R2}}{10*I_B} = \frac{1.9V}{10*\frac{I_C}{B}} = \frac{1.9V*\beta}{10*I_C} = \frac{1.9V*200}{10*4.479mA} \approx 8.48k\Omega$$

$$R_1 = \frac{U_{R1}}{10*I_B} = \frac{10,1V}{10*\frac{I_C}{B}} = \frac{10,1V*\beta}{10*I_C} = \frac{10,1V*200}{10*4,479mA} \approx 45,01k\Omega$$

$$r_{BE} = \frac{26mV}{I_B} = \frac{26mV * \beta}{I_C} = \frac{26mV * 200}{4,479mA} \approx 1,16k\Omega$$

#### Überprüfen:

$$r_{in} = \frac{1}{\frac{1}{R1} + \frac{1}{R2} + \frac{1}{r_{RE}}} = \frac{1}{\frac{1}{45,099k\Omega} + \frac{1}{8,484k\Omega} + \frac{1}{1,161k\Omega}} \approx 998,63\Omega \approx 1k\Omega$$

#### Kondensatoren:

$$C_1 = \frac{1}{2\pi f_U * r_{IN}} \approx 1 \mu F$$

$$C_2 = \left. \frac{1}{2\pi f_U * R_C} \right|_{r_{CF} \gg R_C} \approx 792 nF$$

$$C_E = \frac{1}{2\pi f_U * \frac{R_E}{10}} \approx 39 \mu F$$

$$C3 = \frac{1}{2\pi f_U * R_L} = 3\mu F$$

Diese Kondensatoren werden verwendet, um die Gleichspannungsanteile herauszufiltern.

### Gewählte Widerstände (E12-Reihe):

$$Rc = 1,2 k\Omega$$

Re = 270 
$$\Omega$$

$$R2 = 8,2 k\Omega$$

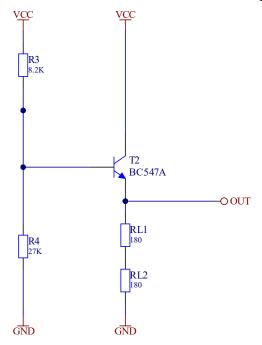
$$R1 = 47 k\Omega$$

### Arbeitspunkt:

$$U_{RC} = I_C * R_C = 4,479 mA * 1,2 k\Omega = 5,375 V$$

$$\rightarrow U_{aE} = VCC - U_{RC} = 12V - 5.375V = 6.625V$$

### 3.2 Kollektor-Grundschaltung



### Vorgaben:

$$V_{CC} = 12V$$
  
 $f_U = 150Hz$   
 $u_{BE} = 0.7V (Datenblatt)$   
 $P_L = 100mW$ 

$$\beta = 200 \rightarrow dB \ (gew\ddot{a}hlt); \beta = \frac{i_{CK}}{i_{BK}} \Rightarrow i_{BK} = \frac{i_{CK}}{\beta}$$

$$U_L = \frac{V_{CC}}{2} = 6V$$

$$P_L = \frac{U_L^2}{R_L}$$

$$\Rightarrow R_L = \frac{U_L^2}{P_L} = 360\Omega$$

$$i_{CK} = \frac{U_L}{R_L} \approx 16,67mA$$

$$i_{BK} = \frac{i_{CK}}{\beta} = 83,35\mu A$$

$$R_3 = \beta * \frac{U_L + u_{BE}}{10*i_{CK}} \approx 8,04k\Omega$$

$$R_4 = \beta * \frac{V_{CC} - U_1}{10*i_{CK}} \approx 26,52k\Omega$$

#### Gewählte Widerstände (E12-Reihe):

$$R3 = 8.2k\Omega$$

$$R4 = 27k\Omega$$

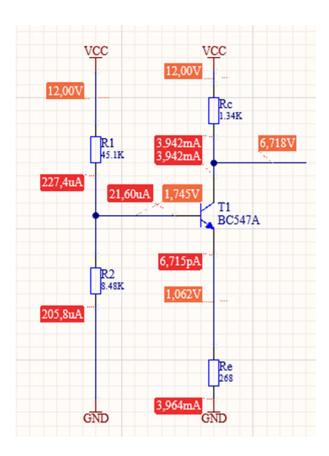
$$R_L = 180\Omega + 180\Omega$$

### 3.3 Verstärkung

$$\begin{split} V_U &= \frac{u_L}{u_Q} \\ r_{\text{INK}} &= R_3 \Big| |R_4| \Big| (r_{\text{BE}} + R_L) = \frac{1}{\frac{1}{1,34k\Omega} + \frac{1}{26,52k\Omega} + \frac{1}{1,16k\Omega + 360\Omega}} \approx 649\Omega \\ u_L &= -\beta * i_B * R_C ||r_{\text{INK}} \\ u_Q &= i_B * r_{\text{BE}} \\ V_U &= \frac{-\beta * i_B * R_C ||r_{\text{INK}}}{i_B * r_{\text{BE}}} = -\beta * \frac{R_C ||r_{\text{INK}}}{r_{\text{BE}}} = -200 * \frac{1}{1,16k\Omega} * \frac{1}{1,34k\Omega} + \frac{1}{649\Omega} \approx -75,39 \rightarrow V \end{split}$$

### 4. Simulation

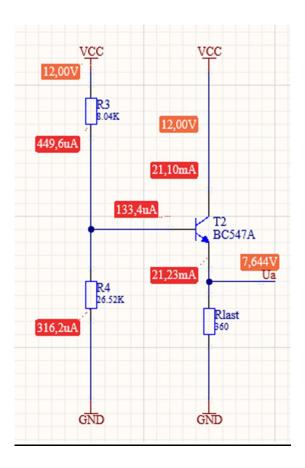
### 4.1 Emitter-Grundschaltung



Bezeichnung	Sollwert	Istwert	Abweichung
Ua	6,625V	6,718	1,4%
Ic	4,479mA	3,942mA	12%
l <sub>B</sub>	22,395uA	21,6uA	3,5%
В	200	182,5	8,8%

**Diskussion:** Geringe Abweichung bei der Spannung, bei den Strömen liegt ein größerer Unterschied vor, weil der Transistor in Altiums Simulationsprogramm ein wenig anders ist als der aus dem Bauteilset, daher stimmen die Simulationswerte nicht genau mit den Datenblattwerten überein.

# 4.2 Kollektor-Grundschaltung



Bezeichnung	Sollwert	Istwert	Abweichung
Ua	6V	7,644V	21,5%
Ic	16,67mA	21,1mA	21%
l <sub>B</sub>	83,35uA	133,4uA	37,5%
В	200	158	21%

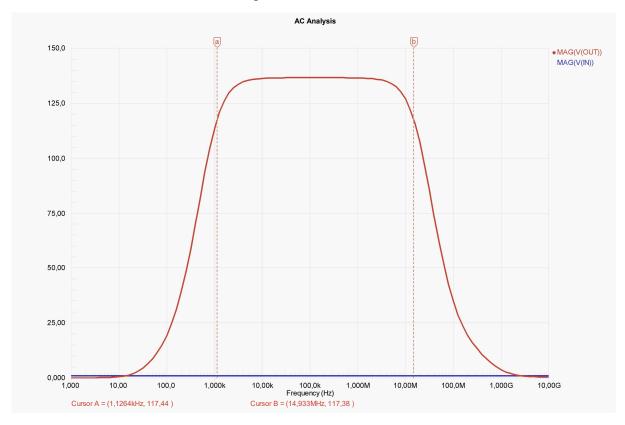
**Diskussion:** Hier wirkt sich neben dem Ic auch der Ib direkt auf die Ausgangsspannung aus, weshalb die Werte von Ua stark abweichen. Dies liegt auch daran, dass die Spannungsverstärkung von Kollektorgrundschaltungen sehr klein ist.

# 4.3 Verstärkung



$$V_U = \frac{U_{OUT}}{U_{IN}} = \frac{-850mV}{10mV} = -85 \to V$$

**Diskussion:** Die Abweichung zur berechneten Verstärkung entsteht aufgrund der bereits beschriebenen Abweichung der Ströme.



Grenzfrequenzen: 1kHz und 14,9MHz