Dimensionierung einer AC-Verstärkerschaltung ET+ELO Labor. Teil 1

E. Mazlagić, M. Müller

Hochschule Luzern Technik & Architektur

15. Oktober 2013



Schaltung

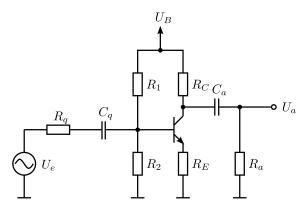


Abbildung: AC-Verstärkerschaltung

Ausgangsseite (R_C, R_E) bestimmen

Richtwert für R_C

Der Richtwert gibt an, dass

$$R_C < 0.3 \cdot R_L$$

gelten muss.

$$\Rightarrow R_C = 0.3 \cdot 22k\Omega = 6.6k\Omega \xrightarrow{E12} 5.6k\Omega$$

$$R_E = \frac{\beta \cdot R_C - V_U \cdot R_{BE}}{V_U \cdot (1+\beta)} \approx \frac{R_C}{V_U} = \frac{5.6k\Omega}{5.62} = 996.4\Omega \xrightarrow{E12} 1k\Omega$$



Ausgangsseite prüfen

Regel für $\frac{R_C}{R_E}$

Die Regel besagt, dass

$$\frac{R_C}{R_E} < 10$$

sein muss. Ist dies nicht gegeben, so muss zum Emitterwiderstand ein RC-Glied parallel geschaltet werden.

$$\frac{R_C}{R_F} = \frac{5.6k\Omega}{1k\Omega} = 5.6$$

⇒ Wir brauchen kein zusätzliches RC-Glied.



Arbeitspunkt bestimmen

Wir nehmen als Arbeitspunkt $\frac{U_B}{2}$ and die Sättigungsspannung klein ist für kleine Ströme.

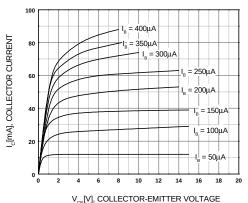


Abbildung: I_C vs. U_{CE}, BC550



Bestimmung der Spannung U_{R_E}

$$U_{BGND}=U_{BE}+U_{R_E}, \quad ext{aus Datenblatt} \quad U_{BE}pprox 660 mV$$
 $U_{R_E}=R_E\cdot (I_C+I_B), \quad I_C=rac{rac{1}{2}\cdot U_B}{R_C}pprox 1.8 mA$ $U_{R_E}=1k\Omega\cdot (1.8 mA+I_B)\stackrel{I_Bpprox 0}{\longrightarrow} U_{R_E}pprox 1k\Omega\cdot 1.8 mA=1.78 V$ $U_{BGND}=660 mV+1.78 V=2.45 V$

Dimensionierung von R_1, R_2

Regel für IB

Die Regel besagt, dass

$$\frac{I_q}{I_B} = n, \quad 3 < n < 10$$

Annahme
$$n = 6 \Rightarrow I_q = n \cdot I_B = 6 \cdot 8.93 \mu A = 53.57 \mu A$$

$$\Rightarrow R_2 = \frac{U_{BGND}}{I_{R_2}} = \frac{2.45 V}{53.57 \mu A} = 45.65 k\Omega \xrightarrow{E12} 47 k\Omega$$

$$\Rightarrow R_1 = \frac{U_{R_1}}{I_{R_1}} = \frac{U_B - U_{BGND}}{I_q + I_B} = \frac{20 V - 2.45 V}{8.93 \mu A + 53.57 \mu A} = 280.9 k\Omega$$

$$R_1 \xrightarrow{E12} 270 k\Omega$$

Eingangswiderstand

Für die Berechnung des Eingangswiderstandes kann $X_C = 0$ angenommen werden.

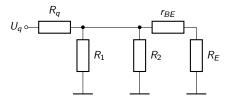


Abbildung: Ersatzschaltbild des Verstärkreingangs

Transformation des Eingangswiderstandes

$$R_{e} = \frac{1}{\frac{1}{R_{1}} + \frac{1}{R_{2}} + \frac{1}{r_{BE} + R_{E}}}$$

$$r_{e}^{t} = r_{BE} + (\beta + 1) \cdot R_{e}, \quad r_{BE} \xrightarrow{Datenblatt} 8.7k\Omega$$

$$r_{e} = \frac{1}{\frac{1}{r_{e}^{t}} + \frac{1}{R_{1}} + \frac{1}{R_{2}}} = 37.57k\Omega$$

Berechnung der DC-Entkopplung

$$f_{gUE} = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot (r_e + R_q) \cdot C_q}$$

$$\Rightarrow C_q = 423nF \xrightarrow{E12} 470nF$$

$$f_{gUA} = \frac{1}{2 \cdot \pi \cdot (r_a + R_L) \cdot C_A}$$

$$\Rightarrow C_A = 577nF \xrightarrow{E12} 680nF$$

Erste Messungen

Parameter

$$U_{qpp} = 2V$$
, $U_B = 20V$

Ausgangsignal

$$U_{a_{pp}} = 8.1 V$$
 , $U_{RE_{pp}} = 1.85 V$, $U_{R_{2pp}} = 1.92 V$, $A_{V} = 12.15 dB$

Kosnequenz

Ein grösserer Basisstrom ist nötig $\rightarrow R_1$ kleiner oder R_2 grösser wählen.

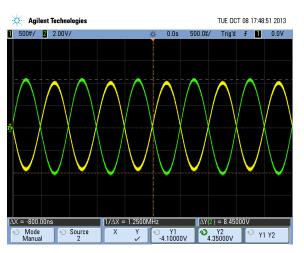


Abbildung : U_a vs. U_e

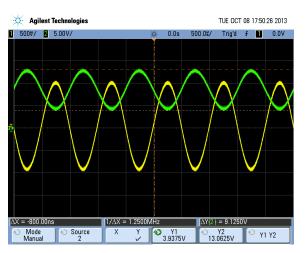


Abbildung : U_C vs. U_e



Abbildung: U_{R_2} vs. U_e



Abbildung : U_{R_E} vs. U_E

Anpassungen

- **1** Verstärkung zu klein $\Rightarrow R_1$ verkleinern
- 2 Aussteuerungsgrenze erreicht $\Rightarrow R_2$ vergrössern
- **3** Arbeitspunkt zu tief $\Rightarrow R_C$ verkleinern

Mit diesen Anpassungen haben wir folgende Werte erreicht:

- $U_{q_{ppmax}} = 0.8V$
- $U_A = 3V$
- $A_V = 11.48 dB$

Um den optimalen AC-Verstärker zu erstellen, müssten alle Widerstände aufeinander angepasst werden.

