3/4 (2. Halbtag) | Transistor und Transistorverstärker

Angelo Brade*1 and Jonas Wortmann $^{\dagger 1}$ 1 Rheinische Friedrich–Wilhelms–Universität Bonn

September 6, 2024

^{*}s72abrad@uni-bonn.de †s02jwort@uni-bonn.de

Contents

1	Introduction	-			
2	Theory	1			
3	Preliminary Tasks				
	3.1 G	2			
	3.2 H	2			
	3.3 I	2			
	3.4 J	2			
	3.5 K	2			
		2			
	3.7 M	2			
	3.8 N	2			
4 Analysis					
	4.1 Voltageamplifier of the common collector	:			
	4.2 Common Collector as Buffer Amplifier	:			
	4.3 Inverted Amplifier	:			

1 2 THEORY

1 Introduction

In this experiment, the bipolar transistor is used, but here as an emitter sequence for voltage amplification and as an impedance converter. Also, the negative feedback of alternating current and the behavior of different frequencies will be observed via a cascode circuit.

2 Theory

Still the whole theory of different kinds of transistors is needed. An emitter follower is an elektronic component, with which a current can be amplified (factor γ), without any change in voltage (factor v).

$$v = \frac{\mathrm{d}U_E}{\mathrm{d}U_B} \approx 1$$
 $\gamma = \frac{\mathrm{d}I_E}{\mathrm{d}I_B} \approx 100.$ (2.1)

This is why sometimes an emitterfollower is called an impedance changer.

The negative feedback factor k denotes, which fraction of the output voltage is

$$\frac{1}{v} = \frac{1}{v_0} + k. {(2.2)}$$

Die Verstärkung mit Gegenkopplung v ist hier zwar kleiner als die Leerlaufverstärkung v_0 , allerdings hängt diese nur noch von der äußeren Beschaltungen und nicht mehr von v_0 , also dem Transistor, ab. Diese Verstärkung kann man beschreiben wie

$$\frac{\mathrm{d}v}{v} = \frac{\mathrm{d}v_0}{v_0} \frac{v}{v_0}.\tag{2.3}$$

einer Verstärkerschaltung ist der Die Bandbreite Frequenzbereich, innerhalb dessen die Verstärkung konstant ist. Für die Erhöhung der Bandbreite wird eine Kaskodenschaltung verwendet. Vergrößerung zu erzielen wird wechselspannungsmäßige Rückkopplung des Kollektors auf die Basis verringert, indem ein großer Spannungshub durch die Verwendung eines zweiten Transistors Existiert nun ein Eingangssignal, vermieden wird. so ist die daraus resultierende Spannungsänderung im Spannungshub viel geringer als die Änderung der Ausgangsspannung. Dadurch ist die Bandbreite einer solchen Kaskodenschaltung größer.

Arbeitspunktstabilisierung kann mit Hilfe von Gegenkopplung erzielt werden. Eine Möglichkeit dafür ist die Spannungsgegenkopplung.

Hier stellt der Wiederstand R das Basispotential

und damit den Arbeitspunkt ein und er koppelt die Spannung am Kollektor zurück zur Basis. Durch diese Gegenkopplung verkleinert sich der Basisstrom bei konstanter Eingangsspannung.

3 Preliminary Tasks

3.1 G

$$v = \frac{\mathrm{d}U_E}{\mathrm{d}U_B}$$

$$\Leftrightarrow \qquad = \frac{\mathrm{d}I_E R_E}{\mathrm{d}U_{BE} + \mathrm{d}U_E}$$

$$\Leftrightarrow \qquad = \frac{\frac{\mathrm{d}I_E R_E}{\mathrm{d}I_B}}{\frac{\mathrm{d}U_B}{\mathrm{d}I_B} + \frac{\mathrm{d}U_E}{\mathrm{d}I_B}}$$

$$\Leftrightarrow \qquad = \frac{\gamma R_E}{r_{BE} + \gamma R_E}.$$
(3.1)

3.2 H

Es gilt

$$\frac{r_{\text{out}}}{r_{\text{in}}} = \frac{\frac{\text{d}U_E}{\text{d}I_E}}{\frac{\text{d}U_B}{\text{d}I_B}}$$

$$\Leftrightarrow \qquad \qquad = \frac{\text{d}U_E}{\text{d}I_E} \frac{\text{d}I_B}{\text{d}U_B}$$

$$\Leftrightarrow \qquad \qquad = \frac{\text{d}U_E}{\text{d}U_B} \frac{\text{d}I_B}{\text{d}I_E}$$

$$\Leftrightarrow \qquad \qquad \approx 1 \cdot \frac{1}{\gamma}.$$

3.3 I

Es ist

$$v = \frac{\mathrm{d}U_C}{\mathrm{d}U_B}$$

$$\Leftrightarrow \qquad = \frac{\mathrm{d}I_C R_C}{\mathrm{d}U_{BE} + \mathrm{d}U_E}$$

$$\Leftrightarrow \qquad = \frac{\frac{\mathrm{d}I_C R_C}{\mathrm{d}I_B}}{\frac{\mathrm{d}U_E R_C}{\mathrm{d}I_B}}$$

$$\Leftrightarrow \qquad = \frac{\beta R_C}{r_{BE} + \gamma R_B}.$$
(3.5)

3.4 J

Es gilt

$$\frac{1}{v} = \frac{1+kv_0}{v_0} \tag{3.7}$$

$$\Leftrightarrow \qquad v = \frac{v_0}{1+kv_0}$$

$$\Leftrightarrow \qquad \frac{\mathrm{d}v}{\mathrm{d}v_0} = \frac{1}{(1+kv_0)^2}$$

$$\Leftrightarrow \qquad = \frac{v}{v_0} \frac{1}{1+kv_0}$$

$$\Leftrightarrow \qquad \frac{\mathrm{d}v}{v} = \frac{\mathrm{d}v_0}{v_0} \frac{1}{1+kv_0}$$

$$\Leftrightarrow \qquad = \frac{\mathrm{d}v_0}{v_0} \frac{v}{v_0}.$$
(3.8)

3.5 K

Der parallel geschaltete Kondensator mit Kapazität C_{CB} bildet mit dem Transistor einen Hochpass. Wird also eine hochfrequente Wechselspannnug angeschlossen, so läuft wenig Strom durch den Transistor, was dazu führt, dass die Verstärkung von hochfrequenten Signalen nicht erreicht wird.

3.6 L

(3.3) Am Punkt P findet sich keine Spannungsänderung, da die Eingangsspannung U_B des Transistors T2 konstant ist. Somit hat die Stromänderung d $I_E(T_2)$, bestimmt durch die Spannungsänderung am Transistor, keine Wirkung.

3.7 M

(3.4) Es ist bei Transitfrequenz unter Gegenkopplung $f_{\text{grenz gk}}v\left(f=0\right) = f_{\text{grenz}}v_{0}$. Daraus folgt $f_{\text{grenz gk}} = f_{\text{grenz}}\frac{v_{0}}{v\left(f=0\right)}$.

3.8 N

Erhöht sich der Basisstrom I_B , so erhöht sich auch die Kollektorspannung U_C und die Spannung über den Widerstand U_{R_C} . Hier soll aber U_0 konstant sein, also sinkt die Spannung über den Widerstand R ab, was dazu führt, dass der Arbeitspunkt des Transistors stabil bleibt.

3 4 ANALYSIS

4 Analysis

On Circut Board 1 (Fig. 2) we construct a common collector with $\mathrm{d}U_B=2.1\,\mathrm{V_{PP}}$ and $U_B\approx2\,\mathrm{V}$. To test the voltage ampilification we chose a variety of diffrent resistor combinations. The messurements are displayed in Tab. 1. We expect no change for diffrent R_E .

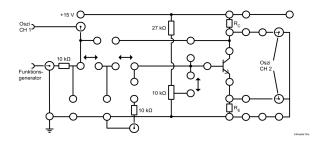


Figure 2: Circut Board 1[1]

R_C	R_E	amplification ν
360Ω	$1\mathrm{k}\Omega$	1.000(25)
360Ω	$22\mathrm{k}\Omega$	1.025(25)
360Ω	$47\mathrm{k}\Omega$	1.015(25)
$1 \mathrm{k}\Omega$	360Ω	0.945(25)
$22\mathrm{k}\Omega$	360Ω	0.114(25)
$47\mathrm{k}\Omega$	360Ω	0.120(25)

Table 1: Voltage amplification for diffrent resistor combinations

As we see, there is no significant variation of the amplification for diffrent R_E . Though we can clearly see a lowering of the amplification for higher R_C , wich is plausible since we have less current that can be amplified.

$\begin{array}{cccc} \textbf{4.2} & \textbf{Common} & \textbf{Collector} & \textbf{as} & \textbf{Buffer} \\ & \textbf{Amplifier} & \end{array}$

Here we are tasked to match the impedance of a speaker, so we are able to hear a output. For this we firstly construct a Inverted Amplifiert and test the speaker solely without a Common Collector. We observe, that the speaker does not produce any sound, because we havent matched the impedance. Now we add a Common Collecter as a Buffer Amplifier, wich in theroy should be able to match the impedance of the speaker. Unfortunatly we could not get the circut running and test the hypothisis.

4.3 Inverted Amplifier

4 SOURCE

List	of Figures				
2	Circut Board 1[1]	3			
List of Tables					
1	Voltage amplification for diffrent resistor combinations	3			
Soui	ce				

 $[1] \ \ Fabian \ \ H\"{u}gging. \ \ \textit{Elektronik-Praktikum Versuchsanleitung}. \ \ Universit\"{a}t \ \ Bonn, \ kurs \ b \ \ edition, \ 2024.$