



Elektronische Schaltungen SS 2020

5. Tutoriumsblatt – Lösung

Operationsverstärker, MOS Schaltkreise

– Abgabe –

Aufgabe 1

a) Schaltung analysieren:

- n-Kanal Transistoren selbstsperrend
- Erste Stufe: Gatter mit 3 Eingängen, Transistoren sind in Reihe geschaltet \Rightarrow NAND
- Nachfolgende Stufe: Inverter \Rightarrow AND

Wahrheitstabelle:

A	B	C	Y
1	1	1	1
1	0	1	0
0	1	1	0
0	0	1	0
1	1	0	0
1	0	0	0
0	1	0	0
0	0	0	0

Logische Funktion: UND (AND)

b) Die Schaltung muss nach Abbildung 1 modifiziert werden, damit die Wahrheitstabelle erfüllt wird.

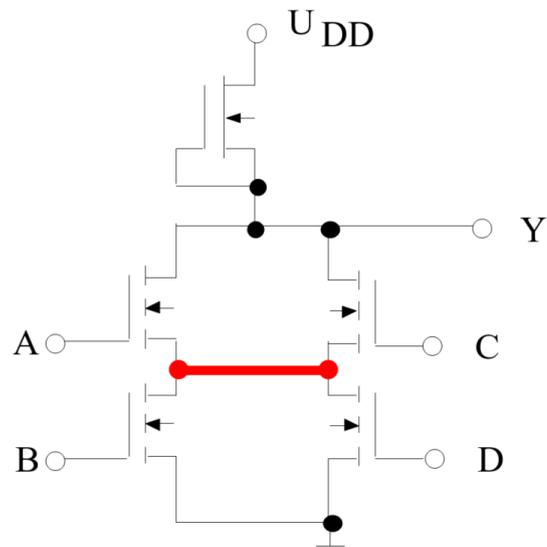


Abbildung 1

Wahrheitstabelle:

A	B	C	D	Y
1	1	1	1	0
1	0	1	1	0
0	1	1	1	0
0	0	1	1	0
1	1	0	1	0
1	0	0	1	0
0	1	0	1	1
0	0	0	1	1
1	1	1	0	0
1	0	1	0	1
0	1	1	0	0
0	0	1	0	1
1	1	0	0	0
1	0	0	0	1
0	1	0	0	1
0	0	0	0	1

Aufgabe 2

a) 2-fach NAND Gatter mit n-Kanal MOSFET und einem Lasttransistor vom Verarmungstyp:

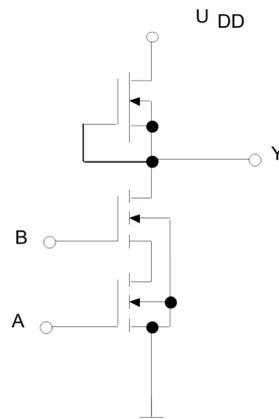


Abbildung 2

b) 2-fach NOR Gatter in CMOS-Technik:

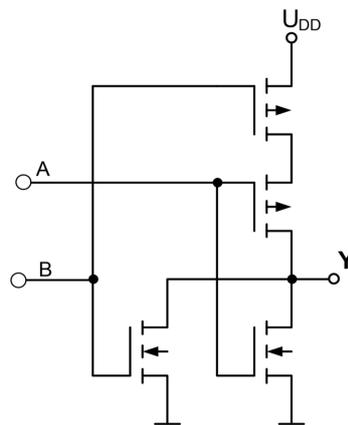


Abbildung 3

– Im Tutorium –

Aufgabe 3

a) Die beiden Verstärker OP_1 und OP_2 sind als nicht invertierende Verstärker geschaltet, OP_3 ist ein Subtrahierer.

b) Allgemein gilt für den Instrumentenverstärker:

$$U_a = \frac{R_4}{R_3}(u_{22} - u_{21}) = \frac{R_4}{R_3} \cdot \left(1 + \frac{2R_2}{R_1}\right) (u_{e2} - u_{e1}) = A(u_{e2} - u_{e1})$$

Herleitung:

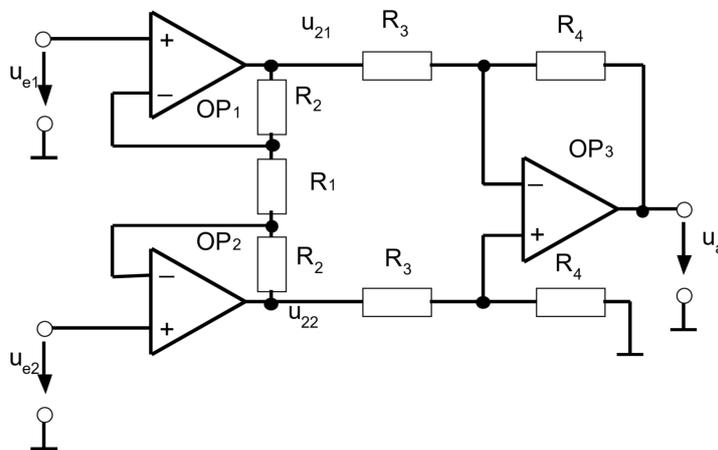


Abbildung 4

An den Widerständen R_2 - R_1 - R_2 liegen an den Punkten 1-4 folgenden Spannungen an:

- 1: u_{21}
- 2: u_{e1} (nichtinvertierender Verstärker $\Rightarrow U_D$ am Eingang des OP = 0)
- 3: u_{e2} (nichtinvertierender Verstärker $\Rightarrow U_D$ am Eingang des OP = 0)
- 4: u_{22}

Da in die Eingänge der OP-Verstärker kein Strom fließt, ist der Strom zwischen den Punkten 1 und 4 konstant, d.h. der Strom durch R_1 ist gleich dem Strom durch die Widerstände R_2 .

Da Punkt 4 der Schaltung am nichtinvertierenden Eingang des nachfolgenden Subtrahierers liegt,

soll der Strom von (4) nach (1) fließen. Es ist dann:

$$u_{41} = i \cdot (R_2 + R_1 + R_2) = i \cdot (R_1 + 2 \cdot R_2)$$

mit

$$i = \frac{u_{e2} - u_{e1}}{R_1}$$

wird

$$U_a = u_{22} - u_{21} = \left(1 + \frac{2R_2}{R_1}\right) (u_{e2} - u_{e1}) = A(u_{e2} - u_{e1})$$

Der nachfolgende Subtrahierverstärker hat als Eingangsspannung am nicht invertierenden Eingang $u'_{e2} = u_{22}$ und am invertierenden Eingang $u'_{e1} = u_{21}$ anliegen. Die Ausgangsspannung des Subtrahierverstärkers ist: (Skript Gl. 5.29)

$$U_a = \frac{R_4}{R_3}(u'_{e2} - u'_{e1}) = \frac{R_4}{R_3}(u_{22} - u_{21})$$

Damit wird die Ausgangsspannung der Gesamtschaltung zu:

$$U_a = \frac{R_4}{R_3}(u_{22} - u_{21}) = \frac{R_4}{R_3} \cdot \left(1 + \frac{2R_2}{R_1}\right) (u_{e2} - u_{e1}) = A(u_{e2} - u_{e1})$$

Wenn beim Subtrahierer $R_3 = R_4$ ist wird daraus (Skript, Gl. 5.41):

$$U_a = u_{22} - u_{21} = \left(1 + \frac{2R_2}{R_1}\right) (u_{e2} - u_{e1}) = A(u_{e2} - u_{e1})$$

$$A = \left(1 + \frac{2R_2}{R_1}\right) = \left(1 + \frac{1020 \text{ k}\Omega}{10,303 \text{ k}\Omega}\right) = 1 + 99 = 100$$

c) Jetzt ist $R_3 \neq R_4$, d.h. der Subtrahierer hat ebenfalls noch eine Verstärkung $\neq 1$

$$U_a = \frac{R_4}{R_3}(u_{22} - u_{21}) = \frac{R_4}{R_3} \cdot \left(1 + \frac{2R_2}{R_1}\right) (u_{e2} - u_{e1}) = A(u_{e2} - u_{e1})$$

$$A = \frac{R_4}{R_3} \left(1 + \frac{2R_2}{R_1}\right) = \frac{20 \text{ k}\Omega}{10 \text{ k}\Omega} \left(1 + \frac{1020 \text{ k}\Omega}{10,303 \text{ k}\Omega}\right) = 2 \cdot (1 + 99) = 200$$

d) Der Widerstand R_1 muss wie folgt gewählt werden:

$$A = \left(1 + \frac{2R_2}{R_1}\right) \Rightarrow R_1 = \frac{2R_2}{A-1} = \frac{2 \cdot 510 \text{ k}\Omega}{999} = 1024 \Omega$$

Aufgabe 4

a) Die Daten des Inverters bestimmen sich wie folgt:

- Verzögerungszeit: Zur Bestimmung der Verzögerungszeiten wird der 50% -Wert des Signalpegels benötigt. Aus dem zeitlichen Diagramm der Eingangsspannung kann abgelesen werden, dass $H = 5 \text{ V}$, $L = 0 \text{ V}$. Daraus folgt, dass der 50% Wert bei $2,5 \text{ V}$ liegt.

– t_{pdLH} : Eingang: $H \rightarrow L$, Ausgang: $L \rightarrow H$

Aus Abbildung Zeitpunkte der 50%-Werte ablesen: $t_{\text{UI}} = 5 \text{ ns}$, $t_{\text{UQ}} = 10 \text{ ns}$

$$\Rightarrow t_{\text{pdLH}} = 5 \text{ ns}$$

– t_{pdHL} : Eingang: $L \rightarrow H$, Ausgang: $H \rightarrow L$

Aus Abbildung Zeitpunkte der 50%-Werte ablesen: $t_{\text{UI}} = 17 \text{ ns}$, $t_{\text{UQ}} = 20 \text{ ns}$

$$\Rightarrow t_{\text{pdHL}} = 3 \text{ ns}$$

- Anstiegs- und Abfallzeit: Werden zwischen 10% und 90% des Pegels der Ausgangsspannung gemessen. Diese ergeben sich zu $10\% \cdot U_c = 0,5 \text{ V}$, $90\% \cdot U_c = 4,5 \text{ V}$.

$$\rightarrow t_r = 12,4 \text{ ns} - 7,6 \text{ ns} = 4,8 \text{ ns}$$

$$\rightarrow t_f = 21,6 \text{ ns} - 18,4 \text{ ns} = 3,2 \text{ ns}$$

- Gatterlaufzeit: Ist der Mittelwert der beiden Verzögerungszeiten t_{pdLH} und t_{pdHL} :

$$t_{\text{pd}} = \frac{1}{2}(t_{\text{pdLH}} + t_{\text{pdHL}}) = \frac{1}{2}(5 + 3)\text{ns} = 4 \text{ ns}$$

b) Bei der Übertragungskennlinie ist es wichtig immer zuerst die Winkelhalbierende einzutragen. Der Schnittpunkt der Übertragungskennlinie und der Winkelhalbierenden wird als U_S (Schwellspannung) gekennzeichnet (aus Abbildung: $1,5 \text{ V}$).

Bestimmung von ΔU_H und ΔU_L :

$$\Delta U_H = U_H - U_S = 5 \text{ V} - 1,5 \text{ V} = 3,5 \text{ V}$$

$$\Delta U_L = U_S - U_H = 1,5 \text{ V} - 0 \text{ V} = 1,5 \text{ V}$$

Bestimmung von Z_H und Z_L :

ΔU kann aus der Übertragungskennlinie ermittelt werden: $\Delta U = U_H - U_L = 5 \text{ V}$.

$$Z_H = \frac{\Delta U_H}{\Delta U} = \frac{3,5 \text{ V}}{5 \text{ V}} = 0,7 = 70\%$$

$$Z_L = \frac{\Delta U_L}{\Delta U} = \frac{1,5 \text{ V}}{5 \text{ V}} = 0,3 = 30\%$$

Aufgabe 5

a) Um Lastgerade in Kennlinienfeld einzeichnen zu können, müssen zwei Punkte bestimmt werden, z.B.:

1. Punkt: $I = 0, U = 10 \text{ V}$

2. Punkt: $U = 0, I = \frac{10 \text{ V}}{8 \text{ k}\Omega} = 1,25 \text{ mA}$

Die Lastgerade ist in Abbildung 5 zu sehen. Um die Übertragungskennlinie zu skizzieren, müssen

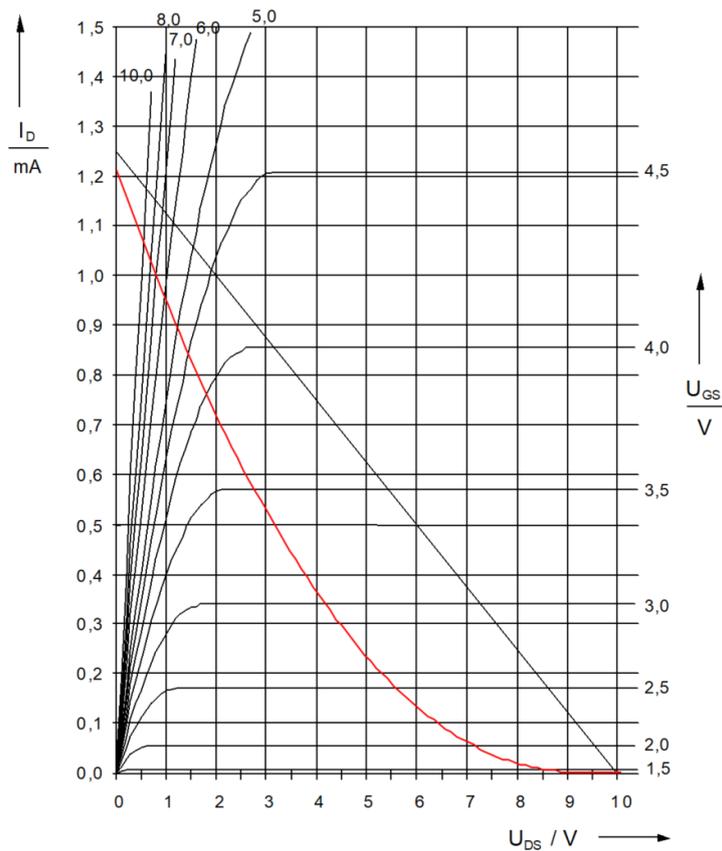


Abbildung 5

Wertepaare U_{GS} , U_{DS} (Schnittpunkte der Kennlinien mit der Lastgeraden bzw. Lastkurve) aus dem Kennlinienfeld ermittelt werden.

U_{GS}	$U_{DS}(a)$	$U_{DS}(b)$
0 V	10 V	8,8 V
1,5 V	9,9 V	8,35 V
2 V	9,5 V	7,1 V
2,5 V	8,6 V	5,5 V
3,0 V	7,2 V	4,15 V
3,5 V	5,4 V	2,7 V
4,0 V	3,2 V	1,8 V
4,5 V	1,9 V	1,4 V
5,0 V	1,5 V	1,2 V
6,0 V	1,1 V	0,9 V
7,0 V	0,9 V	0,75 V
8,5 V	0,8 V	0,65 V
10,0 V	0,6 V	0,55 V

Daraus ergeben sich die folgenden beiden Übertragungskennlinien (Abbildung 6):

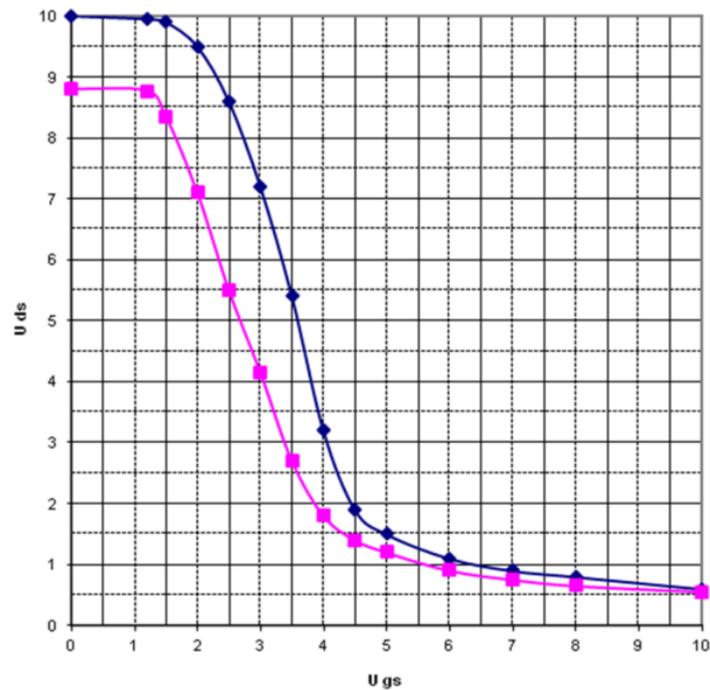


Abbildung 6

b) Die Steilheit berechnet sich zu

$$S = \frac{\Delta I_D}{\Delta U_{GS}} \text{ mit } \Delta U_{GS} = 1 \text{ V}$$

Aus Kennlinienfeld kann ΔI_D für beide Fälle abgelesen werden.

$$S_1 = 290 \mu\text{S}$$

$$S_2 = 640 \mu\text{S}$$

Diese Werte werden jedoch wegen der Strombegrenzung der Last in beiden Fällen nicht erreicht!

c) Die Verlustleistung der Inverter berechnet sich zu:

$$P = U_{DD} \cdot I_D$$

I_D kann aus dem Kennlinienfeld (Schnittpunkt Lastgerade bzw. Lastkurve mit Kennlinie für $U_{GS} = 10 \text{ V}$) abgelesen werden:

$$\text{für a) } I_D = 1,17 \text{ mA}$$

$$\text{für b) } I_D = 1,06 \text{ mA}$$

Daraus folgt für die Verlustleistung:

$$\text{für a) } P = U_{DD} \cdot I_D = 10 \text{ V} \cdot 1,17 \text{ mA} = 11,7 \text{ mW}$$

$$\text{für b) } P = U_{DD} \cdot I_D = 10 \text{ V} \cdot 1,06 \text{ mA} = 10,6 \text{ mW}$$