

# Musterlösung zur Klausur

## Technische Informatik II

vom 4. 9. 2000

IDA  
15. 8. 2000

## II-1 LOGIKSCHALTUNG

- a) Erstellen Sie die vollständige Funktionstabelle in positiver Logik. Geben Sie dabei auch die jeweiligen Zustände der Zwischenstufen Fa und Fb an.

A	B	C	D	Fa	Fb	F
0	0	0	0	1	1	1
0	0	0	1	1	1	1
0	0	1	0	1	1	1
0	0	1	1	1	0	1
0	1	0	0	0	1	1
0	1	0	1	0	1	1
0	1	1	0	0	1	1
0	1	1	1	0	0	0
1	0	0	0	0	1	1
1	0	0	1	0	1	1
1	0	1	0	0	1	1
1	0	1	1	0	0	0
1	1	0	0	0	1	1
1	1	0	1	0	1	1
1	1	1	0	0	1	1
1	1	1	1	0	0	0

- b) Beschreiben Sie die Funktion der Schaltung mit ihrem algebraischen Ausdruck. Formulieren sie dabei den Ausdruck so, daß nur Negationen der einzelnen Eingangssignale und/oder des Ausgangssignals auftreten.

Aus der Schaltung abzulesen:  $F = \overline{(A \vee B)} \vee \overline{(C \wedge D)}$

Umgeformt ergibt sich:  $F = \overline{A} \wedge \overline{B} \vee \overline{C} \vee \overline{D}$

Oder alternativ:  $F = \overline{(A \vee B) \wedge C \wedge D}$  (entspricht  $\overline{F} = (A \vee B) \wedge C \wedge D$ )

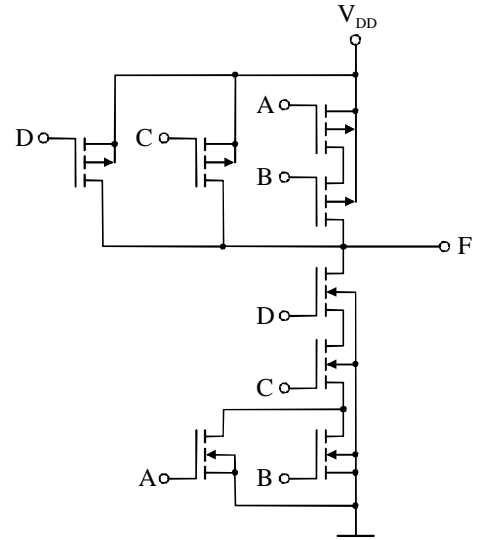
- c) **Konstruieren Sie anhand des algebraischen Ausdrucks ein einstufiges CMOS-Gatter. Geben Sie dabei die Formeln für die aus der Vorlesung bekannten p- und n-Blöcke an. Zeichnen Sie die Schaltung vollständig.**

p-Block:  $f_p = \overline{A} \wedge \overline{B} \vee \overline{C} \vee \overline{D}$

n-Block:  $f_n = \overline{(A \vee B) \wedge C \wedge D}$

Die folgende Zeichnung stellt nur eine von vielen richtigen Möglichkeiten dar. Eingehalten werden muß jeweils das Prinzip von Serien- oder Parallelschaltung.

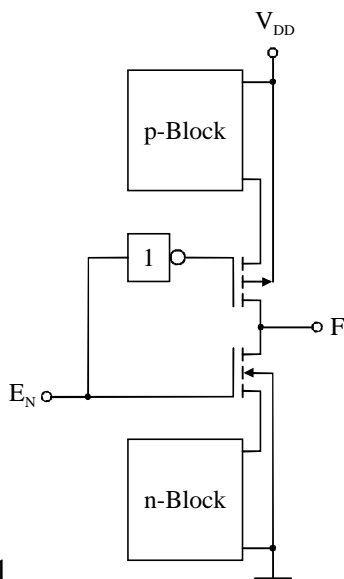
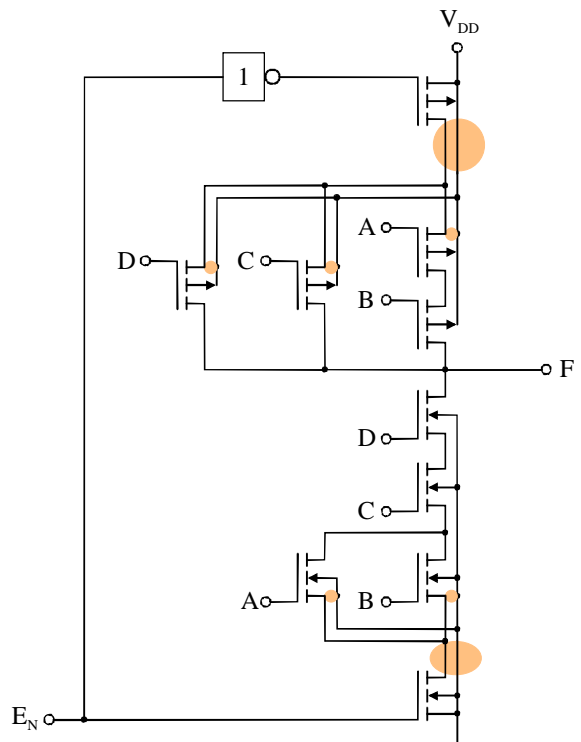
Für den Ersatzausdruck sind die Eingänge A und C zu vertauschen. Sonst wie nebenstehend.



- d) **Erweitern Sie Ihre Schaltung aus c) um eine „Tri-State“-Funktion. Das zusätzliche Steuersignal hierfür soll  $E_N$  heißen. Erklären Sie, wofür „Tri-State“-Funktionen benötigt werden.**

„Tri-State“-Funktionen werden benötigt, wenn mehrere Ausgänge zusammenschaltet werden, z. B. bei Bussystemen.

Eine übergeordnete Schaltung muß dafür sorgen, daß nur jeweils ein Gatter aktiv geschaltet ist.

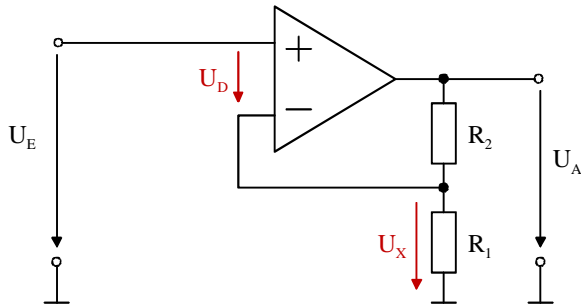


Beispiel 1

Beispiel 2

## OPERATIONSVERSTÄRKER

a) Leiten Sie die Übertragungsfunktion  $U_A = f(U_E)$  allgemein her ( $V_{OP} \neq \infty$ ).



Spannungsumläufe:

$$U_D = U_E - U_X \quad (1)$$

$$U_X = \frac{R_1}{R_1 + R_2} \cdot U_A \quad (2)$$

Für den Operationsverstärker gilt:

$$U_A = V_{OP} \cdot U_D \quad (3)$$

$$(1) \text{ in } (3): U_A = V_{OP} \cdot (U_E - U_X) \quad (4)$$

$$(2) \text{ in } (4): U_A = V_{OP} \cdot \left( U_E - \frac{R_1}{R_1 + R_2} \cdot U_A \right) \quad (5)$$

Nach  $U_A$  und  $U_E$  zusammengefaßt ergibt sich:

$$U_A \cdot \left( 1 + V_{OP} \cdot \frac{R_1}{R_1 + R_2} \right) = U_E \cdot V_{OP} \Rightarrow U_A = \frac{1}{\left( \frac{1}{V_{OP}} + \frac{R_1}{R_1 + R_2} \right)} \cdot U_E \quad (6)$$

b) Wie vereinfachte sich die Übertragungsfunktion, wenn der Operationsverstärker ideale Eigenschaften besäße ( $V_{OP} = \infty$ )?

$$U_A = \frac{1}{\left( 0 + \frac{R_1}{R_1 + R_2} \right)} \cdot U_E \Rightarrow U_A = \frac{R_1 + R_2}{R_1} \cdot U_E$$

c) Wie groß sind die Ein- und Ausgangswiderstände der Schaltung?

$$R_E = \infty, R_A = 0$$

d) Es gelte:  $R_1 = 10 \text{ kW}$ ,  $V_{OP} = 1000$ .

Wie groß müßte jeweils  $R_2$  gewählt werden, um Schaltungsverstärkungen von 10, 100 und 1000 zu erhalten?

Mit  $V_{SCH} = \frac{U_A}{U_E}$  und Gleichung (6) nach  $R_2$  aufgelöst ergibt sich:

$$V_{SCH} = \frac{1}{\left( \frac{1}{V_{OP}} + \frac{R_1}{R_1 + R_2} \right)} \Rightarrow R_2 = R_1 \cdot \left( \frac{V_{OP} \cdot V_{SCH}}{V_{OP} - V_{SCH}} - 1 \right)$$

$V_{SCH}$	$R_2$
10	91 k $\Omega$
100	1,1 M $\Omega$
1000	$\infty$

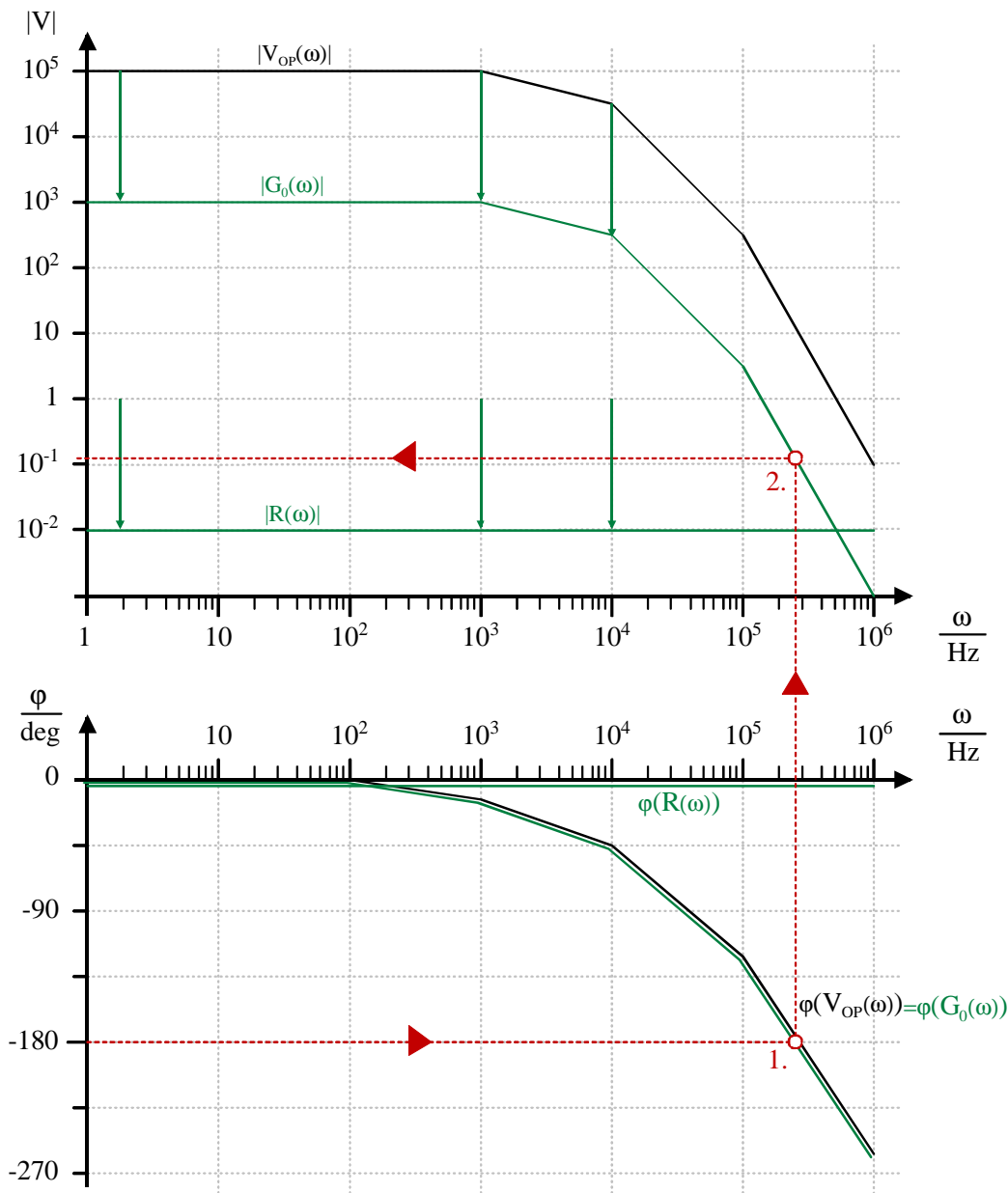
- e) Es gelte:  $R_1 = 10 \text{ k}\Omega$ ,  $R_2 = 990 \text{ k}\Omega$ . Verstärkung und Phasenlage des Operationsverstärkers sind dem Bode-Diagramm in Bild 2-2 zu entnehmen.

Ermitteln und erklären Sie, warum die Schaltung stabil bzw. nicht stabil arbeitet. Tragen Sie dazu alle notwendigen Funktionen und Angaben in das Bode-Diagramm ein.

Für das Rückkoppelnetzwerk gilt:

$$R = \frac{R_1}{R_1 + R_2} = \frac{10 \text{ k}\Omega}{10 \text{ k}\Omega + 990 \text{ k}\Omega} = 0,01 \quad \text{und} \quad \varphi(R) = 0$$

Die Schleifenverstärkung  $G_0$  wird grafisch ermittelt:



An der Stelle  $j(G_0(w_{j_{180}})) = 180^\circ$  ergibt sich  $|G_0(w_{j_{180}})| \approx 0,11 < 1$ . Damit arbeitet der Verstärker stabil.