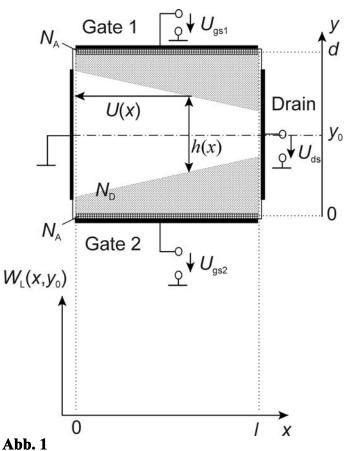
## Take-home exam: Grundlagen der Elektronik SS 21

Bearbeitungszeit: 2 Std.

Bemerkung: Bei Berechnungen ist grundsätzlich auch der Rechenweg nachvollziehbar anzugeben.

**Konstanten**: Raumtemperatur  $T_0 = 300$  K; Elementarladung  $q = 1,6\cdot10^{-19}$  As; Boltzmann-Konstante  $k = 1,38\cdot10^{-23}$  J/K =  $8,6\cdot10^{-5}$  eV/K; Vakuum-Dielektrizitätskonstante  $\epsilon_0 = 8,85\cdot10^{-12}$  As/(Vm).

- 1) Gegeben ist ein symmetrischer nKanal-JFET mit zwei GateAnschlüssen (Abb. 1, oben, grau:
  Verarmungszonen, hell: Kanal). Die
  Donatoren (Konzentration  $N_D = 3 \cdot 10^{16} \text{ cm}^{-3}$ ) und die Akzeptoren
  (Konzentration  $N_A = 1 \cdot 10^{19} \text{ cm}^{-3}$ ,
  schraffierte Bereiche) sind vollständig
  ionisiert. Die Randgebiete (x < 0 und x > l) sind zu vernachlässigen
  (Temperatur  $T = T_0$ ; rel. Dielektrizitätskonstante  $\varepsilon_s = 11.3$ ; Eigenleitungskonzentration  $n_i = 10^{10} \text{ cm}^{-3}$ ;  $W_L(x,y_0)$   $d = 0.7 \text{ }\mu\text{m}$ ).
  - a) Skizzieren Sie (für  $y = y_0$ , siehe **Abb. 1**, oben) gemäß der Vorlage in **Abb. 1**, unten den Verlauf der Leitungsbandkante  $W_L(x)$ . Zeichnen Sie  $qU_{ds}$  ein, und geben Sie das Vorzeichen des Wertes von  $U_{ds}$  an.



b) Berechnen Sie die Diffusionsspannung  $(n_{n0}, n_{p0})$ : Gleichgewichtskonzentration der Elektronen im n- bzw. p-Bereich;  $n_{n0} \cdot p_{n0} = n_i^2$ )

$$U_{\rm D} = \frac{kT}{q} \ln \left( \frac{n_{\rm n0}}{n_{\rm p0}} \right)$$

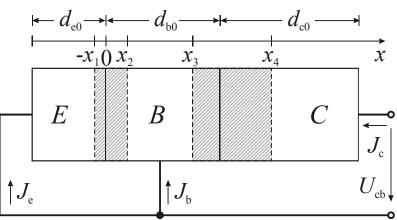
c) Bestimmen Sie die Ausdehnung  $h[x, U_{gs1,2}, U(x)]$  des Kanals für den allgemeinen Fall (gradual channel approximation). Hinweis: Ausdehnung der Verarmungszone eines pn-Übergangs mit angelegter Spannung  $U_g$  von p nach n:

$$w = \sqrt{\frac{2\varepsilon_{\rm s}\varepsilon_0(U_{\rm D} - U_{\rm g})}{q} \left(\frac{1}{N_{\rm A}} + \frac{1}{N_{\rm D}}\right)} = w_{\rm n} + w_{\rm p}$$

Vernachlässigen Sie die Beiträge der hochdotierten Bereiche (mit Herleitung).

- d) Bestimmen Sie die Ausdehnung des Kanals h im spannungslosen Fall (Formel und Wert).
- e) Berechnen Sie für den Fall, dass Gate 1 und Gate 2 beide kurzgeschlossen an Massepotenzial sind, die Spannung  $U_p$ , bei der der Kanal am Drainende vollständig abgeschnürt wird.
- f) Wir betrachten den Fall, dass Gate 2 kurzgeschlossen ist. Welche Spannung  $U_{\rm gs1}$  muss an Gate 1 angelegt werden, damit sich die Spannung  $U_{\rm p}$  betragsmäßig um  $U_{\rm D}$  auf  $U_{\rm p}$  verringert (formel- und zahlenmäßig)?

2) Der Bipolar-Transistor in Abb. 2 soll analysiert werden. Thermische Generation/Rekombination von Ladungsträgern in den Verarmungszonen (schraffiert) und Spannungsabfälle über den Bahngebieten sind zu vernachlässigen. Die Kontakte sind ideal ohmsch.



Weiter gelten:  $T = T_0$ ; **Abb. 2**  $n_i = 10^{10}$  cm<sup>-3</sup>,  $\varepsilon_s = 11,3$ ,

 $U_{\rm cb}$  = -7,5 V sowie folgende Daten:

	Emitter	Basis	Kollektor
Dotierungskonzentration	$N_{\rm De} = 10^{19}  \rm cm^{-3}$ >> $N_{\rm Ae}$	$N_{\rm Ab} = 2 \cdot 10^{16}  \rm cm^{-3}$ >> $N_{\rm Db}$	$N_{\rm Dc} = 10^{14}  \rm cm^{-3}$ >> $N_{\rm Ac}$
Ausdehnung Bahngebiete	$d_{\rm e0} = 10~\mu{\rm m}$	$d_{b0} = 2 \mu \text{m}$	$d_{c0} = 20 \ \mu \text{m}$
Diffusionslänge	$L_{\rm ne} = 20~\mu{\rm m}$	$L_{\rm pb} = 40~\mu{\rm m}$	$L_{\rm ne} = 100 \ \mu \rm m$
Beweglichkeit	$\mu_{\rm ne} = 180 \text{ cm}^2/\text{Vs}$	$\mu_{\rm pb} = 400 \text{ cm}^2/\text{Vs}$	$\mu_{\rm nc} = 1000 \text{ cm}^2/\text{Vs}$

Für die Ladungsträgerkonzentration an den n- und p-seitigen Rändern  $x_0 + w_n$  und  $x_0 - w_p$  der Verarmungszone eines pn-Übergangs bei  $x = x_0$  mit angelegter Spannung U von p nach n gilt allgemein:

$$p(x_0 + w_n) = p_{n0} \exp\left(\frac{U}{kT}\right); n(x_0 - w_p) = n_{p0} \exp\left(\frac{U}{kT}\right)$$

mit den Gleichgewichtskonzentrationen  $n_{n0}$  und  $p_{n0}$  im n-Gebiet bzw.  $p_{p0}$  und  $n_{p0}$  im p-Gebiet  $(n_{n0} \cdot p_{n0} = n_{p0} \cdot p_{p0} = n_i^2)$ . Weiterhin gilt für die Stromgleichung der Minoritätsladungsträger der Konzentration y(x) in Abhängigkeit vom Ort x in einem Halbleiter allgemein:

$$J_{y} = \sigma_{y}E + -kT\mu_{y}\frac{\mathrm{d}y}{\mathrm{d}x}$$

mit der elektrischen Leitfähigkeit  $\sigma_v$  und Feldstärke E. Für die Kontinuitätsgleichung gilt:

$$\frac{1}{kT\mu_{y}}\frac{dy}{dt} = +/-\frac{1}{kT\mu_{y}}\frac{dJ_{y}}{dx} - \frac{y-y_{0}}{L_{y}^{2}}$$

mit der Gleichgewichtskonzentration  $y_0$ . Das Pluszeichen gilt jeweils für Elektronen, das Minuszeichen jeweils für Löcher.

<u>Hinweis</u>: Bestimmen Sie aus den Angaben der Tabelle zunächst den Minoritätsladungsträgertyp in der Basis (Elektronen oder Löcher) und ersetzen Sie dementsprechend im Folgenden y durch n bzw. p.

- a) Ermitteln Sie die Konzentrationen  $y_b(x)$  der Minoritätsladungsträger (**Abb. 2**) an den Rändern der Basis  $x_2$  und  $x_3$  (Formeln).
- b) Stellen Sie eine Differentialgleichung (DGL) für  $y_b(x)$  in der Basis für den stationären Zustand auf. Lösen Sie die DGL mit den Randbedingungen aus a) mit dem Ansatz:

$$y_{\rm b} = A \cdot \sinh \left( \frac{x_3 - x}{L_{\rm yb}} \right) + B \cdot \sinh \left( \frac{x - x_2}{L_{\rm yb}} \right) + y_{\rm b0}$$
.

Nähern Sie das Ergebnis sinnvoll für den gegebenen Anschluss von Emitter und Basis (Abb. 2) sowie den gegebenen Wert von  $U_{ch}$ .

- c) Nähern Sie das Ergebnis aus b) weiter unter der Annahme, dass  $d_b \ll L_{yb}$  und skizzieren Sie den Verlauf. Markieren Sie  $x_2$ ,  $x_3$  und die Gleichgewichtskonzentration  $y_{b0}$ .
- d) Berechnen Sie die Ausdehnung der neutralen Basis  $d_b = x_3 x_2$  und überprüfen Sie die Annahme  $d_b \ll L_{yb}$ . Bestimmen Sie hierfür die Ausdehnungen der Verarmungszonen in der Basis aus den Diffusionsspannungen  $U_{Dbe}$  und  $U_{Dbe}$  sowie der anliegenden Spannung  $U_{cb}$  (Formeln und Zahlenwerte). Für die Ausdehnung der Verarmungszone  $w = w_n + w_p$  eines pn-Übergangs mit angelegter Spannung U von p nach n gilt allgemein:

$$w = \sqrt{\frac{2\varepsilon_{\rm S}\varepsilon_{\rm 0}(U_{\rm D}-U)}{\rm q}\left(\frac{1}{N_{\rm A}}+\frac{1}{N_{\rm D}}\right)}; \quad N_{\rm A}w_{\rm p} = N_{\rm D}w_{\rm n}; \quad U_{\rm D} = \frac{{\rm k}T}{\rm q}\ln\left(\frac{p_{\rm p0}}{p_{\rm n0}}\right); \quad n_{\rm p0}p_{\rm p0} = n_{\rm i}^2$$

<u>Hinweis</u>: Ersetzen Sie zur Ermittlung von  $x_3$  und  $x_2$  die Parameter  $w_{n,p}$  (Ausdehnung der Verarmungszone im n-Bahngebiet/p-Bahngebiet) geeignet durch relevante zum Emitter-Basis- und Kollektor-Basis-Übergang des Transistors gehörige Parameter auf der x-Achse in **Abb. 2**.

e) Berechnen Sie die Minoritätsladungsträger-Stromdichte in der Basis (Formel und Wert).

- 3) Analysieren Sie die Schaltung in **Abb. 3a**. Der Transistor ist durch das Kennlinienfeld in **Abb.** 3 b charakterisiert. Folgende Betriebsparameter sind gegeben:  $U_{\rm B} = 13 \, \rm V$ ,  $U_{\rm ds} = 7 \, \rm V$ ,  $U_{\rm S} = 4 \, \rm V$ ,  $I_{\rm g} = -40 \, \mu \rm A$ ,  $U_{\rm g} = 2 \, \rm V$ ,  $R_{\rm G} = 10 \, \rm k\Omega$ ,  $R_{\rm L} = 500 \, \Omega$ .
  - a) Welcher Transistortyp liegt vor? Zeichnen Sie das Gleichstromersatzschaltbild. Ermitteln Sie den Arbeitspunkt  $(U_{gs}, I_{d})$ , die Widerstände  $R_{1}$ ,  $R_{S}$  und  $R_{D}$  und den Wert von  $I_{d}$ , der dem Achsenabschnitt der Arbeitsgerade bei  $U_{ds} = 0$  entspricht.
  - b) Führen Sie eine Wechselstromanalyse durch. Zeichnen Sie hierzu die Ersatzschaltung unter Verwendung des vereinfachten Kleinsignal-Ersatzschaltbildes für den Transistor (**Abb. 3c**) mit den Parametern  $g_{\rm m} = 20$  mS und  $r_{\rm d} = 1,5$  k $\Omega$ . Die Kondensatoren stellen im betrachteten Frequenzbereich Kurzschlüsse dar. Welcher Schaltungstyp liegt vor?
  - c) Bestimmen Sie aus b) mit Hilfe der in a) ermittelten Werte den Eingangswiderstand  $R_e$ , die Leerlaufspannungsverstärkung  $v_{uL} = u_a/u_e$  ( $i_a = 0$ ), den Ausgangswiderstand  $R_a$  ( $u_G = 0$ ) und aus  $R_e$ ,  $v_{uL}$  und  $R_a$  die Spannungsverstärkung  $v_u = u_a/u_G$  ( $i_a \neq 0$ ) der Schaltung formel- und zahlenmäßig. Geben Sie ein typisches Einsatzbeispiel für diese Schaltung an.

