

كلية الهندسة الميكانيكية والكهربائية

طلاب السنة الثالثة هندسة تحكم آلی وحسابات

الدرجة العظمى: 70 سبعون

(8.30 - 10.30)

مودع صدر رئيسي للجامعة
جامعة البعث

بابا طه بار

20

السؤال الأول ② 20 درجة (2 درجة لكل سؤال)
اختر الخيار الصحيح على الأسئلة التالية (خيار واحد صحيح):

6- عندما يعمل MOSFET في منطقة التريود فإن قيمة C_{GS} تساوي:

$$C_{GS} = \frac{2}{3} WLC_{ox} \quad (a)$$

$$C_{GS} = 0 \quad (b)$$

$$\textcircled{2} \quad C_{GS} = \frac{1}{2} WLC_{ox} \quad (c)$$

$$C_{GS} = WLC_{ox} \quad (d)$$

7- تختفي الاستجابة المطالبة للمكثب عند الترددات العالية بسبب:

.coupling capacitors (a) مكثفات الربط

.by-pass capacitors (b) مكثفات التجاوز

(c) مكثفات الربط والتجاوز.

(d) السعات الداخلية للترانزستور.

8- يعتبر تحييز MOS عن طريق ثبيت قيمة V_{GS} فقط:

(a) طريقة جيدة للحصول على I_D ثابت.

(b) طريقة غير جيدة بسبب أنها توقيت I_D ثابت.

(c) طريقة جيدة بسبب أن I_D لا يعتمد على V_T .

(d) جميع الخيارات السابقة خاطئة.

9- يحدث تأثير إيرلي في الترانزستور BJT بسبب:

(a) تناقص طول القناة L.

(b) زيادة تيار I_c عند زيادة V_{CE} في منطقة الاشباع.

(c) تزايد طول القناة L.

(d) جميع الخيارات السابقة خاطئة.

10- تحدث القيمة العظمى لربح الجهد في دارة مكثب BJT:

(a) عند القيمة $V_{BE} = 0.5 V$

(b) عند القيمة $V_{CE} = 0.1 V$

(c) عند القيمة $V_{CE} = 0.3 V$

(d) عند القيمة $V_{BE} = 0.7 V$

1- في دارة MOSFET عندما $V_{GS} = 0$ فإن قيمة المقاومة r_{DS} تساوي تقريباً:

$$\cdot 10^{12} k\Omega \quad (a)$$

$$\cdot 10^6 M\Omega \quad \textcircled{b} \quad (b)$$

$$\cdot 10^9 \Omega \quad (c)$$

$$\cdot 10^6 k\Omega \quad (d)$$

2- في دارة MOSFET فإنه بزيادة الجهد V_{GS} :

(a) يتناقص I_D

(b) تزداد المقاومة r_{DS}

(c) يتناقص عرض القناة.

(d) جميع الخيارات السابقة خاطئة.

3- في دارة MOSFET العلي فإنه بزيادة الجهد V_{DS} :

(a) تتناقص منطقة النضوب.

(b) يزداد طول القناة.

(c) يتناقص طول القناة.

(d) جميع الخيارات السابقة خاطئة.

4- يؤدي توصيل مقاومة R_s لرجل منبع لـ MOSFET :

(a) تخفيف عرض المجال الترددي للمكثب.

(b) زيادة ربح المكثب.

(c) زيادة مطال الإشارة على دخل الترانزستور.

(d) تقليل التشويه اللاخطي.

5- يستخدم ترتيب CD (صرف مشترك) لوصل:

(a) منبع عالي المقاومة إلى حمل عالي المقاومة.

(b) منبع عالي المقاومة إلى حمل منخفض المقاومة.

(c) منبع منخفض المقاومة إلى حمل منخفض المقاومة.

(d) منبع منخفض المقاومة إلى حمل عالي المقاومة.

15

السؤال الثاني ③ 15 درجة (9+6)

لتكون لدينا دارة المكثب المبينة في الشكل التالي:

حيث: $\lambda = 0$, $W/L = 10$, $k'_n = 0.4 mA/V^2$, $V_t = 0.1 V$

$.V_{GS} = 0.6 V$, $R_D = 17.5 k\Omega$, $V_{DD} = 1.8 V$

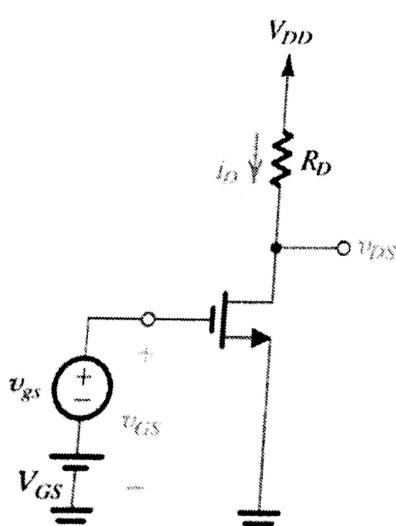
والمطلوب:

1- استنتاج شرط الإشارة الصغيرة (تيار الإشارة عند مأخذ المصرف)

small signal للحصول على تكبير خطى بدون تشويه (Distortion).

2- ما هو الحد الأعظمي المسموح به للتراجح المتوازن للإشارة عند المصرف

مبيناً ذلك حسابياً وبيانياً على مميزة نقل الجهد VTC.



$$V_{GS} = V_{GS} + V_{GS}$$

- 1 [6]

$$I_D = \frac{1}{2} k_n V_{ov}^2 = \frac{1}{2} k_n (V_{GS} - V_t)^2$$

$$I_D = \frac{1}{2} k_n (V_{GS}^2 - 2V_{GS}V_t + V_t^2)$$

$$I_D = \frac{1}{2} [(V_{GS} + V_{GS})^2 - 2(V_{GS} + V_{GS})V_t + V_t^2]$$

$$I_D = \underbrace{\frac{1}{2} k_n (V_{GS} - V_t)^2}_{I_D} + k_n (V_{GS} - V_t) V_{GS} + \frac{1}{2} k_n V_{GS}^2 \underbrace{i_d}_{(6)}$$

$$\frac{1}{2} k_n V_{GS}^2 \ll k_n (V_{GS} - V_t) V_{GS} \Rightarrow$$

~~$V_{GS} \ll 2V_{ov}$~~

$$V_{ov} = V_{GS} - V_t = 0.6 - 0.1 = 0.5 \text{ V}$$

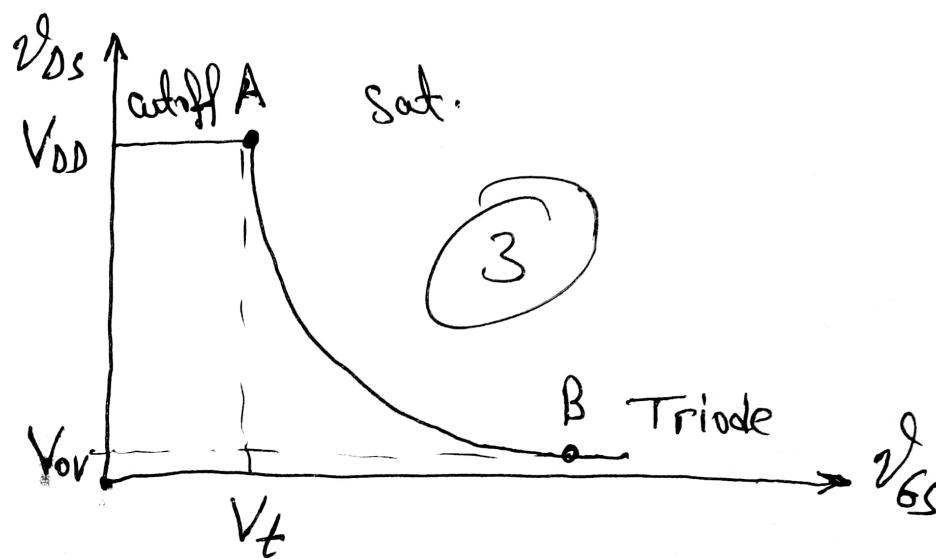
- 2 [9]

$$V_{DS} = V_{DD} - I_D R_D$$

$$I_D = \frac{1}{2} k_n V_{ov}^2 ; \quad k_n = k_u \frac{W}{L} = 0.4 \times 10 \quad (4)$$

$$I_D = \frac{1}{2} \times (0.4) \times (0.5)^2 \times 10 = 0.5 \text{ mA}$$

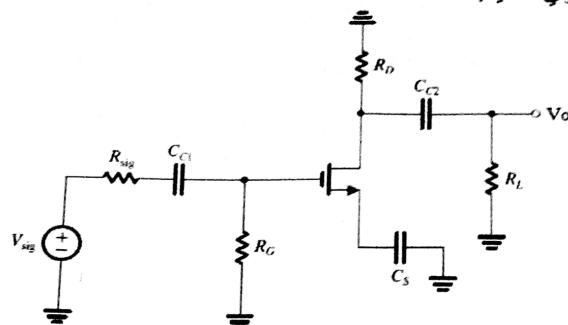
$$V_{DS} = V_{DD} - I_D R_D = 1.8 - (0.5)(17.5) = - 6.95 \text{ V}$$



الكتزستور في مدار
الذريحة (1) و لذريحة
Cut off 2

[22]

السؤال الثالث ⑧ 22 درجة (12+4+6)
لتكن لدينا دارة المكثف الترانزستوري التالية:



حيث: $r_o = 150 \text{ k}\Omega$, $g_m = 1 \text{ mA/V}$, $R_{sig} = 100 \text{ k}\Omega$, $R_D = R_L = 15 \text{ k}\Omega$, $R_G = 4.7 \text{ M}\Omega$

$f_{p1} = f_{p3} = 10 \text{ Hz}$, $C_{gd} = 0.4 \text{ pF}$, $C_{gs} = 1 \text{ pF}$ والمطلوب:

1- حدد القيم المناسبة للمكثفات C_{C1} و C_S و C_{C2} بحيث نحصل على تردد أدنى يساوي $f_L = 100 \text{ Hz}$

2- ارسم الدارة المكافئة للترددات العالية باستخدام الموديل π للهجين، مع الأخذ بالاعتبار فقط المكثفات C_{gd} و C_{gs}

وتأثير إيرلي.

3- ارسم الدارة المبسطة من الدارة المكافئة في الطلب السابق (الطلب 2) مع استبدال السعة C_{gd} بسعة مكافئة

$C_{eq} = C_{gd}(1 + g_m R'_L)$. ثم أوجد ربح النطاق

المتوسط A_M ، والتردد العلوي f_H

$$\omega_{p_2} = \frac{g_m}{C_S} \Rightarrow f_L = f_{p_2} = \frac{\omega_{p_2}}{2\pi C_S} \Rightarrow$$

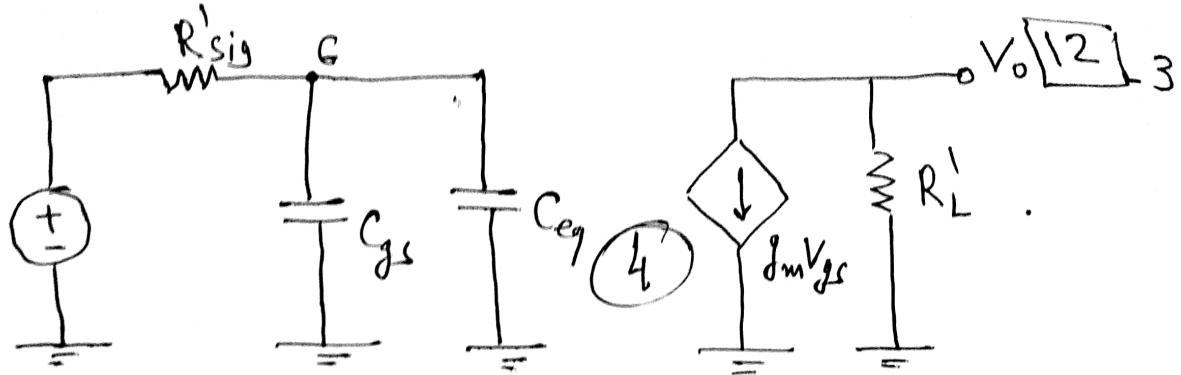
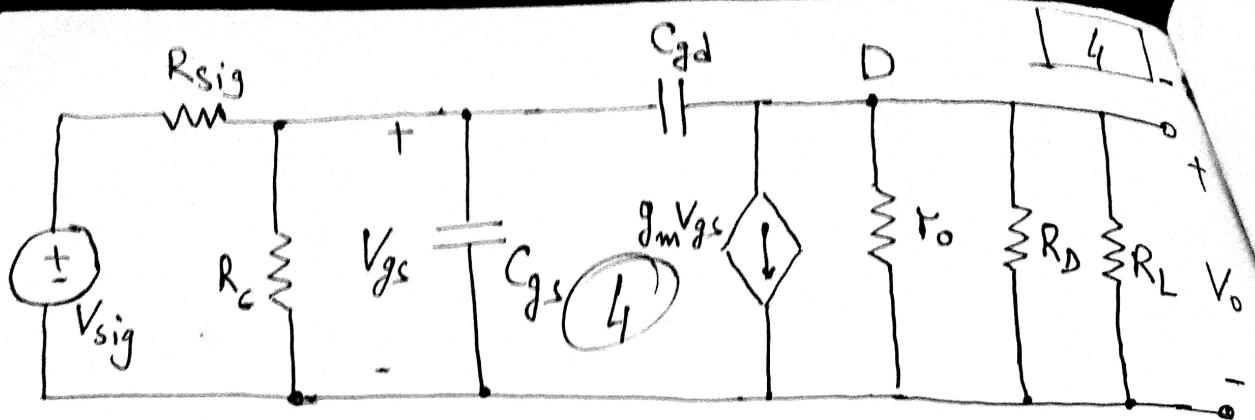
[6]

$$C_S = \frac{g_m}{2\pi f_L} = \frac{1 \times 10^{-3}}{2\pi \times 100} = 1.6 \mu\text{F}$$

$$C_{C_1} = \frac{1}{2\pi f_{p_1} (R_G + R_{sig})} = \frac{1}{2\pi \times 10 \times (0.1 + 4.7) \times 10^6} = 3.3 \text{ nF}$$

$$C_{C_2} = \frac{1}{2\pi f_{p_2} (R_D + R_L)} = \frac{1}{2\pi \times 10 \times (15 + 15) \times 10^3} = 0.53 \text{ nF}$$

5



$$A_M = -\frac{R_G}{R_G + R_{sig}} g_m R'_L ;$$

$$R'_L = r_o \parallel R_D \parallel R_L = 150 \parallel 15 \parallel 15 = 4.14 \text{ k}\Omega$$

$$g_m R'_L = 1 \times 4.14 = 4.14 \text{ V/V}$$

$$A_M = -\frac{4.14}{4.14 + 0.1} \times 4.14 = -4 \text{ V/V}$$

$$C_{eq} = (1 + g_m R'_L) C_{gd} = (1 + 4.14) \times 0.4 = 3.26 \text{ pF}$$

$$f_H = \frac{C_{in}}{2\pi C_{in} (R_{sig} \parallel R_G)}$$

$$f_H = \frac{2\pi \times 4.26 \times 10^{-12} (0.1 \parallel 4.14) \times 10^6}{2\pi \times 4.26 \times 10^{-12} (0.1 \parallel 4.14) \times 10^6} = 382 \text{ kHz}$$

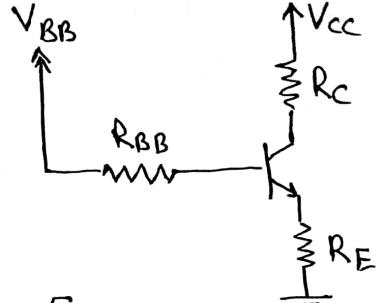
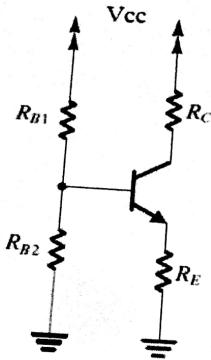
13

السؤال الرابع ④ 13 درجة (3+10)

لتكن لدينا الدارة التالية: حيث: $V_{CC} = 15V$, $R_{B1} = 100k\Omega$, $R_{B2} = 50k\Omega$, $R_E = 3k\Omega$, $R_C = 5k\Omega$

1- بافتراض العمل في النمط الفعال حدد قيم الجهدات في جميع العقد والتيارات في جميع الفروع.

2- تحقق من أن الترانزستور حقاً يعمل في النمط الفعال.



$$\textcircled{1} V_{BB} = V_{CC} \frac{R_{B2}}{R_{B1} + R_{B2}} = 15 \frac{50}{50+100} = 5V$$

$$\textcircled{1} R_{BB} = \frac{R_{B1} \cdot R_{B2}}{R_{B1} + R_{B2}} = \frac{100 \times 50}{100 + 50} = 33.33 k\Omega$$

$$\textcircled{1} V_{BB} = I_B R_{BB} + V_{BE} + I_E R_E$$

بيان ١ من العمل في النمط الفعال :

$$\textcircled{1} V_{BB} = \frac{I_E}{\beta + 1} R_{BB} + I_E R_E + V_{BE}$$

$$\textcircled{1} I_E = \frac{V_{BB} - V_{BE}}{R_E + R_{BB}/\beta + 1} = 1.29 \text{ mA}$$

$$\textcircled{1} I_B = \frac{I_E}{\beta + 1} = \frac{1.29}{100 + 1} = 0.0128 \text{ mA}$$

$$\textcircled{1} V_B = V_{BE} + I_E R_E = 0.7 + 1.29 \times 3 = 4.57V$$

$$\textcircled{1} I_C = \alpha I_E = 0.99 \times 1.29 = 1.28 \text{ mA}$$

$$\textcircled{1} V_C = V_{CC} - I_C R_C = 15 - 1.28 \times 5 = 8.6V$$

$$V_{BE} = V_B - V_E \Rightarrow \textcircled{1} V_E = V_B - V_{BE} = 4.57 - 0.7 = 3.87V$$

بيان ٢ من العمل في النمط الفعال