Nome:	R.A.:
-------	-------

Prova (P3)

EE530 Eletrônica Básica, Turma A 20 de Dezembro de 2004

Atenção: Preencha primeiramente com seu nome e R.A.. Deixe um documento de identidade sobre a mesa.

Boa prova!

- 1) A) Compare numericamente a transcondutância de um transistor bipolar NPN com a transcondutância de um MOSFET canal N. (*I ponto*)
- B) Em um circuito amplificador em que o ganho de tensão deve ser maximizado, qual dos dois dispositivos você escolheria? Justifique. (0,5 ponto)

## Considere para o bipolar:

## $\begin{array}{c} I_{C}\!\!=\!1\text{mA},\, A_{E}\!\!=\!\!100\;\mu\text{m}\!\!\times\!\!10\;\mu\text{m},\\ \text{Dopagens: Emissor}\quad N_{AE}\!\!=\!\!10^{20}\text{cm}^{\text{-}3},\\ \text{Base}\; N_{DB}\!\!=\!\!10^{16}\text{cm}^{\text{-}3}\;\text{e}\\ \text{Coletor}\; N_{AC}\!\!=\!\!10^{15}\;\!\text{cm}^{\text{-}3}. \end{array}$

## **Considere para o MOS:**

$$I_D$$
=1 mA, W=100 μm, L=10 μm,  $k_n = \mu_n C_{ox} = 20 \mu A/V^2 e$   $V_t$ =1 V

$$V_T = \frac{kT}{q}$$
 ;

em temperatura ambiente  $V_T$ =25 mV

$$q = 1.6 \times 10^{-19} \text{ C}$$
  
 $k = 1.3807 \times 10^{-23} \text{ J/K}$ 

$$v_{BE} = V_{BE} + v_{be} \quad e \quad i_C = I_C + i_c$$

$$v_{GS} = V_{GS} + v_{gs} \quad e \quad i_D = I_D + i_d$$

$$i_C = I_S \exp^{\left(v_{BE}/V_T\right)}$$

$$i_D = \frac{1}{2} \mu_n C_{ox} \frac{W}{L} \left(v_{GS} - V_t\right)^2$$

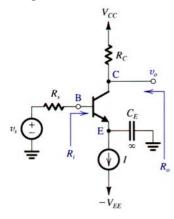
Série de Taylor da função exponencial:  $\exp^x = \sum_{n=0}^{\infty} \frac{x^n}{n!}$ 

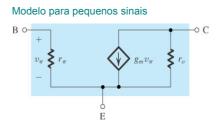
C) Calcule a transcondutância para os transistores PNP e MOSFET canal P (complementares aos descritos acima). (1 ponto)

OBS: Use na medida do possível os valores indicados acima.

$$\mu_{\it n} \cong 2.5 \! \times \! \mu_{\it p}$$

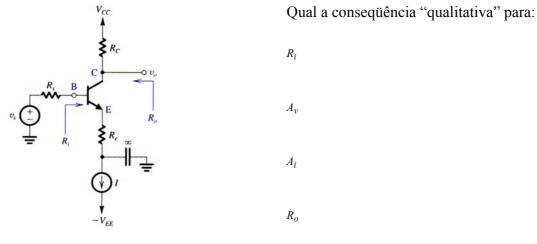
2) A) Para o amplificador mostrado abaixo, se I=1 mA,  $R_C=5$  k $\Omega$ ,  $\beta=100$ ,  $V_A=100$  V e  $R_s=5$  k $\Omega$ , determine  $R_i$ ,  $A_v=\frac{v_o}{v_s}$ ,  $A_i=\frac{i_o}{i_b}$  e  $R_o$ . Se a saída do amplificador for conectada a uma carga de 5 k $\Omega$ , determine o novo valor de  $A_v$ . (1,5 ponto)





$$g_m = \frac{I_C}{V_T} \qquad r_e = \frac{V_T}{I_E} = \alpha \left(\frac{V_T}{I_C}\right)$$
$$r_\pi = \frac{V_T}{I_B} = \beta \left(\frac{V_T}{I_C}\right) \qquad r_o = \frac{V_A}{I_C}$$

B) Se o circuito acima for modificado conforme a figura a seguir: (1 ponto)



3) A) O circuito "guia de corrente", mostrado na Figura 2, é fabricado em uma tecnologia CMOS na qual  $\vec{k_n} = 90 \,\mu\text{A/V}^2$ ,  $\vec{k_p} = 30 \,\mu\text{A/V}^2$ ,  $|V_{\text{th}}| = 0.8 \,\text{V}$  e  $|V_{\text{tp}}| = 0.9 \,\text{V}$ . Se todos os transistores têm L=  $2\mu m$ , projete o circuito (calculando R e  $W_2$  até  $W_5$ ) para  $I_{REF} = 20 \mu A$ ,  $I_2 = 100 \mu A$  e  $I_5 = 40 \mu A$ .

Considere: W<sub>1</sub>=2 $\mu$ m e  $V_A$ =1/ $\lambda$ = $\infty$ . (2 pontos)

B) Calcule a impedância de saída  $Z_{out}$ , considerando agora  $V_A$ =100 V. (0,5 ponto)

Equações para o transistor MOSFET:

Região Linear

$$i_D = \mu C_{ox} \frac{W}{L} \left[ (v_{GS} - V_t) v_{DS} + \frac{1}{2} v_{DS}^2 \right]$$
  $i_D = \frac{1}{2} \mu C_{ox} \frac{W}{L} (v_{GS} - V_t)^2$ 

Região de Saturação

$$i_D = \frac{1}{2} \mu C_{ox} \frac{W}{I} (v_{GS} - V_t)$$

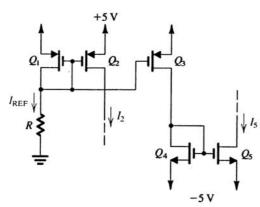
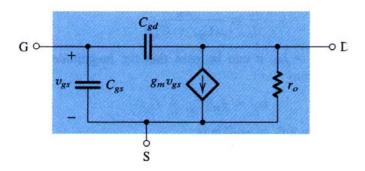


Figura 2

- 4) A)Qual o significado da frequência de ganho unitário do MOSFET? (1 ponto)
- B) Ache a frequência de ganho unitário para um MOSFET operando com  $I_D=100~\mu A$  e tendo  $k_n = \mu_n C_{ox} = 20~\mu A/V^2$ , W=30  $\mu m$ , L=10  $\mu m$ ,  $C_{gs}=0.08~pF$  e  $C_{gd}=0.01~pF$ ,  $2\phi_f=0.6~V$ ,  $C_{sb0}=1~fF$ ,  $C_{db0}=1~fF$ ,  $V_0=0.75~V$  e  $|V_A|=100~V$ .(1,5 ponto)

Modelo para pequenos sinais e altas freqüências do MOSFET:



$$g_{m} = \sqrt{2k'(W/L)}\sqrt{I_{D}} \qquad r_{o} = \frac{|V_{A}|}{I_{D}}$$

$$g_{m} = k'(W/L)(v_{GS} - V_{t})$$

$$g_{m} = \frac{2I_{D}}{V_{GS} - V_{t}} \qquad V_{GS} - V_{t} \equiv V_{eff}$$

$$g_{mb} = \chi g_{m}, \qquad \chi = \gamma \left[2\sqrt{2\phi_{f} + |V_{SB}|}\right]$$

$$C_{gs} = \frac{2}{3}WLC_{ox} + WL_{oV}C_{ox} \qquad C_{gd} = WL_{oV}C_{ox}$$

$$C_{sb} = \frac{C_{sb0}}{\sqrt{1 + \frac{|V_{SB}|}{V_{0}}}} \qquad C_{db} = \frac{C_{db0}}{\sqrt{1 + \frac{|V_{DB}|}{V_{0}}}}$$

$$f_{T} = \frac{g_{m}}{2\pi(C_{cx} + C_{cx})}$$