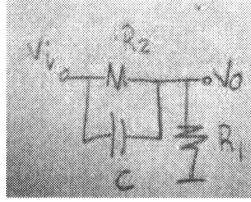
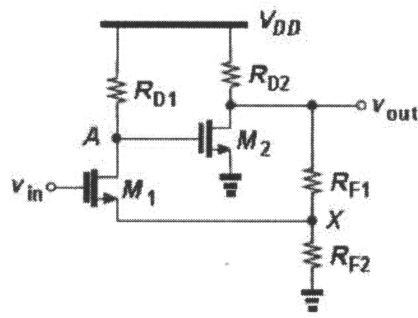


P1 2018.2 Eletrônica Aplicada, Prof. Marcelo Perotoni

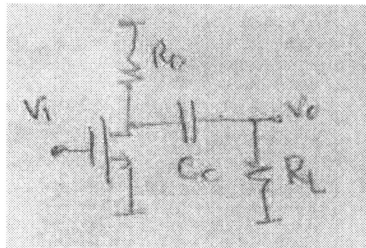
[1] O circuito opera na entrada de transistores bipolares operando como chave (*speed-up capacitor*).  
 (a) calcule  $H(w) = \frac{v_o(w)}{v_i(w)}$ ; (b) Calcule o(s) zero(s) e pólo(s); (c) Trata-se de um filtro de que tipo? Passa alta/passa faixa/passa baixa? Por que?



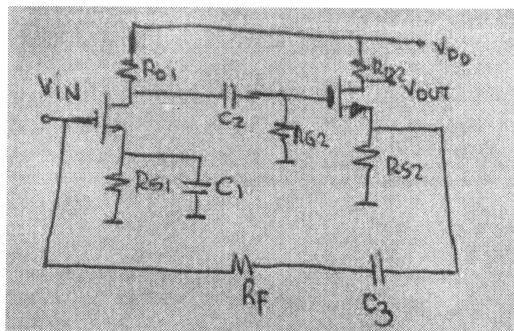
[2] O circuito utiliza MOS Enhancement. (a) Diga que tipo de amostra e comparação temos; (b) Calcule a partir do item anterior o  $\beta$  do circuito; (c) Considerando que o ganho A sem realimentação é alto, compute o ganho realimentado do circuito completo, usando o resultado do item anterior; (d) desenhe o modelo de pequenos sinais (desconsidere  $r_d$ ) retirando o feedback e substituindo pelo loading.



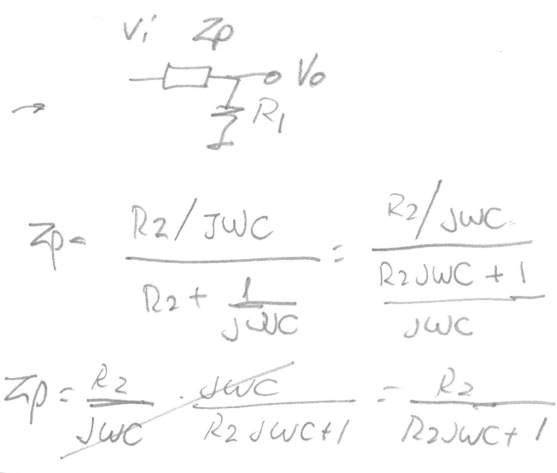
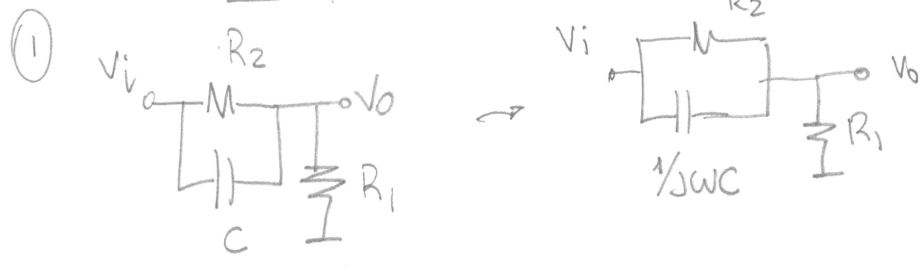
[3] No circuito contendo um MOSFET-Enhancement:  
 (a) Desenhe o modelo de pequenos sinais e a partir dele calcule  $f_l$ , frequência de corte inferior (considere  $r_d$ ); (b) Esse transistor possui  $f_T$  de 300 MHz. Ele amplificará um sinal senoidal de 400 MHz? O que acontecerá com o sinal de saída? Esboce as formas de onda de esperadas para entrada e saída. (c) Esboce o diagrama de Bode com e sem feedback. (d) Esse circuito sofre do efeito Miller? Justifique. (e) Cascadeando n estágios temos que o  $f_h^{cascade}$  pode ser escrito em função do  $f_h$  individual como  $f_h^{cascade} = f_h[\sqrt{2^{1/n}} - 1]$ . Se  $f_h$  vale 100 MHz, quantos estágios cascadeados resultarão em  $f_h^{cascade}$  de 80 MHz?



[4] (a) Para o circuito abaixo, identifique o tipo de comparação e amostra. (b) Desenhe o modelo de pequenos sinais com o loading (desconsidere  $r_d$ ). (c) A partir do item anterior aponte a impedância de entrada  $Z_i$ . (d) Calcule o  $|\beta|$  e com a simplificação do ganho sem feedback ser alto calcule o ganho realimentado total.



PI - APLICADA 2018.2



$$Z_p = \frac{R_2 / j\omega C}{R_2 + \frac{1}{j\omega C}} = \frac{R_2 / j\omega C}{R_2 j\omega C + 1} = \frac{R_2}{R_2 j\omega C + 1} \cdot \frac{j\omega C}{j\omega C} = \frac{R_2 j\omega C}{R_2 j\omega C + 1}$$

$$Z_p = \frac{R_2}{j\omega C} \cdot \frac{j\omega C}{R_2 j\omega C + 1} = \frac{R_2}{R_2 j\omega C + 1}$$

$$\frac{V_o(\omega)}{V_i} = \frac{R_1}{R_1 + Z_p} = \frac{R_1}{R_1 + \frac{R_2}{R_2 j\omega C + 1}} = \frac{R_1}{\frac{R_1 [R_2 j\omega C + 1] + R_2}{R_2 j\omega C + 1}}$$

(a)  $\frac{V_o(\omega)}{V_i} = \frac{R_1 [R_2 j\omega C + 1]}{R_1 [R_2 j\omega C + 1] + R_2}$

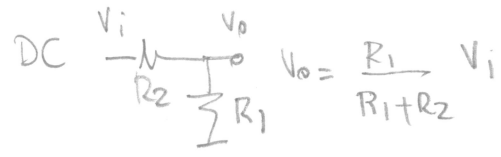
(b) zero:  $R_2 j\omega C + 1$   
 $\omega_z = -1 / j R_2 C$

polo:  $R_1 [R_2 j\omega C + 1] = -R_2$   
 $R_2 j\omega C + 1 = -R_2 / R_1$

$$R_2 j\omega C = -\frac{R_2}{R_1} - 1 = \frac{-R_2 - R_1}{R_1}$$

$$\omega_p = -\frac{1}{R_2 j C} \left[ \frac{R_2 + R_1}{R_1} \right]$$

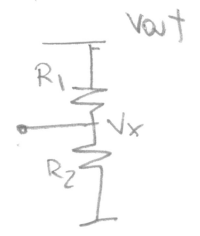
(c) PASSA ALTA  $\rightarrow$  polo  $\omega \rightarrow \infty$   
 fico com  $R_2$  curto circuitado



(2) (a) mostra V  
 compara V

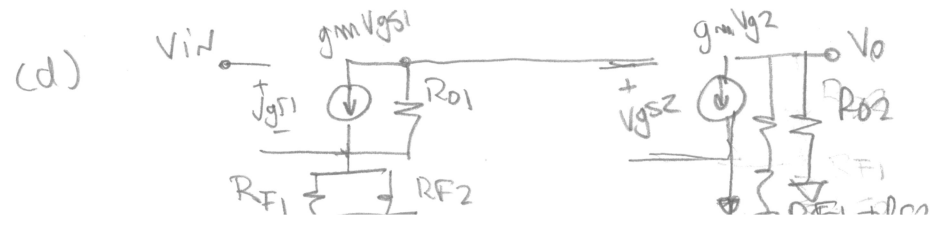
(b)  $\beta = \left( \frac{\text{mostra}}{\text{compara}} \right)^{-1} = \frac{V_x}{V_o}$

mostra V  $\rightarrow$  input faz  $V_o = 0$   
 compara V  $\rightarrow$  output faz  $I_i = 0$



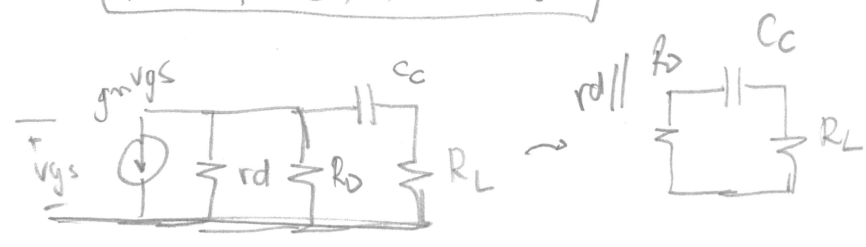
$$V_x = V_o \frac{R_2}{R_1 + R_2}$$

(c)  $A_f = \frac{A}{1 + \beta A}$  se  $A \rightarrow \infty$  temos  $A_f \approx \frac{1}{\beta} = \frac{R_1 + R_2}{R_2} = \frac{R_1}{R_2} + 1$



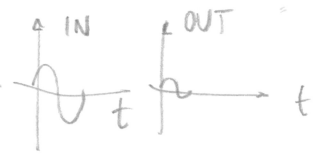
(e)

3 (a)

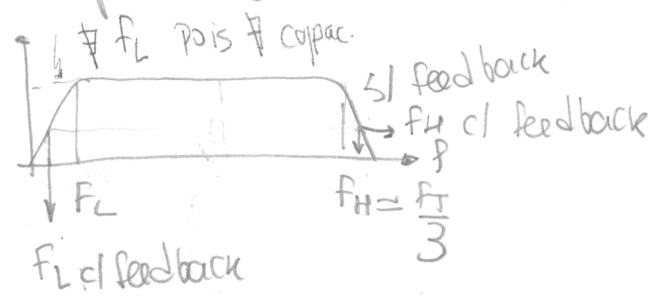


$$f_L = \frac{1}{2\pi [R_L + r_d // R_0] C_c}$$

(b) Em vez de amplificar ele atenuará provavelmente



(c) Não



(d) SIM, pois é INVERSO (COMMON SOURCE)

$$f_n^c = f_H [ \sqrt{2^{1/n} - 1} ] \rightarrow \left[ \frac{f_n^c}{f_H} \right]^2 = 2^{1/n} - 1 \rightarrow 2^{1/n} = \left[ \frac{f_n^c}{f_H} \right]^2 + 1 = \left[ \frac{80}{100} \right]^2 + 1$$

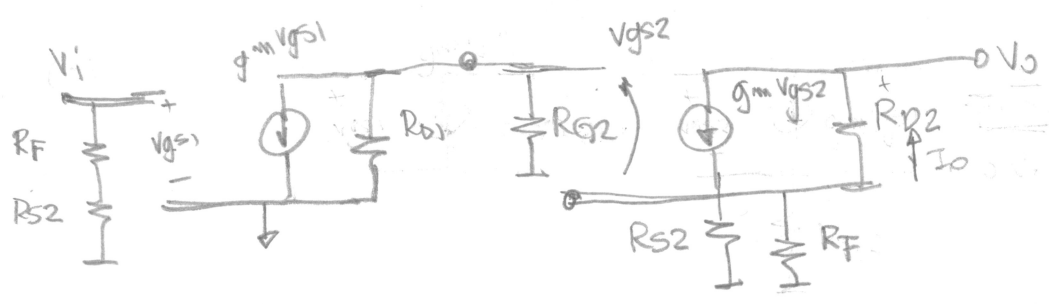
$$2^{1/n} = 1.64$$

$$a^b = c \rightarrow \log_a c = b$$

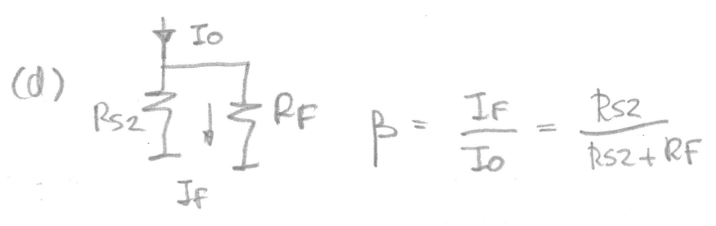
$$\frac{1}{n} = \log_2 1.64 = 0.69 \rightarrow n = 1.43 \text{ com 2 estágios baixo para}$$

4 (a) compara I amostra I

(b) amostra I → faz Io=0 @ INPUT  
compara I → faz Vi=0 @ output



$$(c) Z_i = R_F + R_{S2}$$



$$\beta = \frac{I_F}{I_0} = \frac{R_{S2}}{R_{S2} + R_F}$$

$$A_I = \frac{I_0}{I_i} \approx \frac{1}{\beta} = \frac{R_{S2} + R_F}{R_{S2}}$$

$$A_I = 1 + \frac{R_F}{R_{S2}}$$