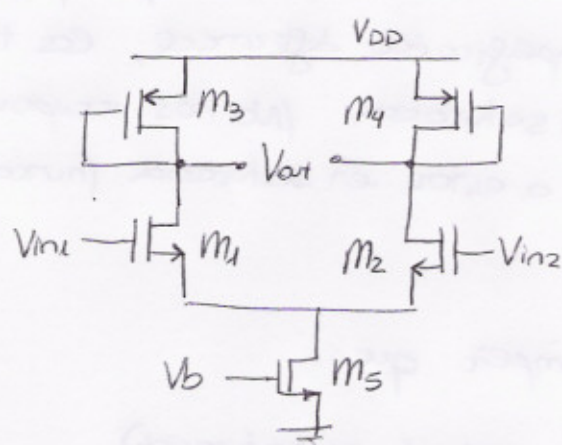


# Problema 1



Datos

$$(W/L)_{1,2,5} = \frac{50}{0.5}$$

$$(W/L)_{3,4} = \frac{20}{0.5}$$

$$I_{ms} = 0.5 \text{ mA}$$

$$V_{tn} = 0.7 \text{ V}$$

$$V_{tp} = -0.8 \text{ V}$$

Calculamos los valores mínimo y máximo de la tensión de entrada en modo común permitidos, para que el circuito funcione como amplificador diferencial.

Si  $V_{in} < V_{tn}$ , es decir, la tensión de entrada es menor que la tensión umbral del MOSFET-N, entonces los transistores  $M_1$  y  $M_2$  están en corte, dado que no se cumple que  $V_{GS} > V_{tn}$ .

El transistor  $M_5$  está en la región de triodo. La tensión  $V_{DS5} = 0$  debido a que la intensidad que recorre el transistor es  $= 0$ , por estar  $M_1$  y  $M_2$  en corte, como hemos visto.

Los transistores  $M_3$  y  $M_4$  están en corte:

$$V_{out1} = V_{DD} - V_{SG3} = V_{DD} - |V_{tp}|$$

Si la tensión  $V_{in}$  aumenta, y se llega a  $V_{in} > V_{tn}$

entonces los transistores  $M_1$  y  $M_2$  comienzan a conducir en saturación  $V_{DS1} > V_{in} - V_{tn} > 0$

(En el drenador de  $M_1$  tenemos  $V_{out1} = V_{DD} - |V_{tp}|$ )  
(por continuidad)

El transistor  $M_5$  está en la región de triodo, dado que  $V_b - V_{tn} > V_{DS5}$ . Pasará a estar en saturación cuando la intensidad corriente y se cumple que  $V_b - V_{tn} < V_{DS5}$ .

Por lo tanto, el límite inferior de la tensión de entrada debe ser tal que  $M_5$  entre en saturación, ya que para que el circuito actúe como amplificador diferencial, los transistores  $M_1, M_2, M_5$  deben estar en saturación (No nos ocuparemos de  $M_3$  y  $M_4$ , porque van a estar en saturación (nunca en la región de triodo)).

Con esto, se debe cumplir que:

$$\begin{cases} V_{DSS} > V_b - V_{TN} \quad (M_5 \text{ estará en saturación}) \\ V_{DSS} = V_{in1, \min} - V_{GS1} \end{cases}$$

$$\rightarrow V_{in, \min} = V_b - V_{TN} + V_{GS1}$$

Númericamente:

A partir de la ecuación de la corriente de saturación, sabiendo que la corriente por  $M_5$  es  $I_5 = 0.5 \text{ mA}$ :

$$0.5 \text{ mA} = \frac{K_n}{2} \left( \frac{W}{L} \right)_5 (V_b - V_{TN})^2$$

$$K_n = \mu_n C_{ox} = \mu_n \frac{\epsilon_{ox}}{t_{ox}} \rightarrow 0.5 = 6.7 (V_b - 0.7)^2 \rightarrow V_b = 0.973 \text{ V}$$

Sabiendo que  $M_1$  está en saturación y que la corriente que cruza por esa zona es de  $0.25 \text{ mA}$  (dado que se cumple que  $I_1 + I_2 = 0.5$  e  $I_1 = I_2$ ), podemos obtener el valor de  $V_{GS1}$ :

$$0.25 \text{ mA} = \frac{K_n}{2} \left( \frac{W}{L} \right)_1 (V_{GS1} - V_{TN})^2$$

$$0.25 = 6.7 (V_{GS1} - 0.7)^2 \rightarrow V_{GS1} = 0.893 \text{ V}$$

Hallamos el límite inferior de la tensión de entrada:

$$\underline{V_{in, \min} = 1.17 \text{ V}}$$



En cuanto al valor de la tensión de salida,  
si la tensión de entrada  $V_{in}$  aumenta mientras  
 $M_1, M_2, M_3$  están en saturación, la intensidad que  
recorre  $M_3$  es constante y la salida:

$$V_{out1} = V_{DD} - |V_{TP}| \quad \text{pasa a ser constante}$$

$$V_{SG3} = V_{SG4} = \text{cte}$$

$$V_{out1} = V_{out2} = \text{cte.}$$

Cuando  $V_{in}$  continúa aumentando ocurre que  $M_1, M_2$   
pasan de la zona de saturación a la de triodo.  
Esto se debe a que:

$$V_{in} = V_{GS1} + V_{DS5} \rightarrow V_{DS5} \text{ aumenta con } V_{in}, \text{ al ser } V_{GS1} \text{ constante.}$$

$$V_{DS1} = V_{out1} - V_{DS5} \rightarrow V_{DS1} \text{ disminuye con } V_{in}.$$

Cuando se llegue a  $V_{DS1} = V_{GS1} - V_{TN}$   
entonces  $M_1$  pasa a la zona de triodo (con  $M_2$  pasa  
igual), y el circuito va a dejar de comportarse  
como amplificador diferencial. De aquí se obtiene  $V_{in, \max}$ .

$$V_{out1} - V_{DS5} = V_{in, \max} - V_{DS5} - V_{TN}$$

$$\text{de donde: } V_{in, \max} = V_{out1} + V_{TN} = V_{DD} - V_{SG3} + V_{TN}$$

Calculamos el valor de  $V_{SG3}$  a partir de la corriente, que  
ya está fijada:

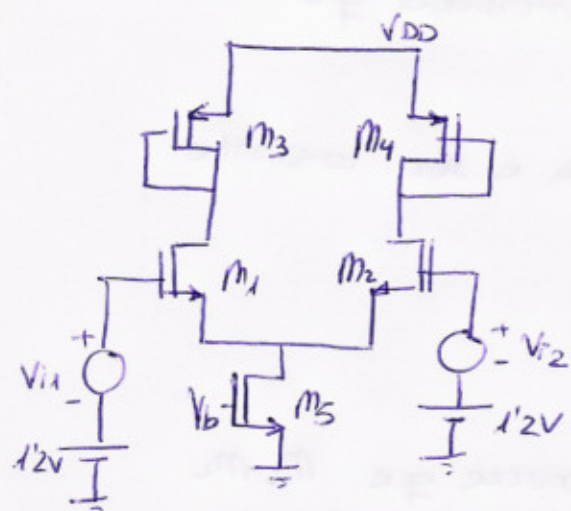
$$I_{D3} = 0.25 \text{ mA} = \frac{k_p}{2} \left( \frac{W}{L} \right)_3 (V_{SG3} - |V_{TP}|)^2$$

Asumimos  $V_{DD} = 3V$ . Calculamos  $k_p$  como  $k_p = \mu_p C_{ox} = \mu_p \frac{\epsilon_{ox}}{t_{ox}}$ , y  $V_{TP} = -0.8$

$$0.25 = 0.77 (V_{SG3} - 1.08)^2 \rightarrow V_{SG3} = 1.37V$$

Hallamos el límite superior de la tensión de entrada:  $V_{in, \max} = 2.33V$   
Los valores máximos permitidos para  $V_{in}$ , en ser:  $\boxed{1.17V < V_{in} < 2.33V}$

⑥ Ahora calculamos la ganancia diferencial, con  $V_{in,cm} = 1'2V$  y  $V_{DD} = 3V$ .



Se tiene que:

$$\begin{aligned} V_{O1} - V_{O2} &= A_1 V_{i1} + A_2 V_{i2} = \\ &= A_d (V_{i1} - V_{i2}) + A_{cm} \left( \frac{V_{i1} + V_{i2}}{2} \right) = \\ &= A_d V_{id} + A_{cm} V_{icm} \end{aligned}$$

↑  
ganancia diferencial.

Comprobamos que para  $V_{DD} = 3V$   $M_1, M_2, M_5$  están en saturación.

$$V_{DS1} = V_{DD} - V_{SG3} - V_{S1}$$

$$V_{DS1} > V_{GS1} - V_{TN} \rightarrow V_{DS1} > V_{in} - V_{S1} - V_{TN}$$

Calculamos el valor de  $V_{SG3}$  sabiendo que  $M_3$  siempre está en saturación, a partir de la corriente por  $M_3$ :

$$I_{D3} = \frac{K_p}{2} \left( \frac{W}{L} \right)_p (V_{SG3} - |V_{TP}|)^2$$

El transistor  $M_5$  está en saturación:  $V_{S1} > V_b - V_{TN}$  como hemos visto anteriormente, y por tanto

$$I_{D3} = \frac{I_{SS}}{2} = 0'5mA$$

De aquí, obtenemos numéricamente  $V_{SG3} = 1'37V$

Hemos comprobado que con  $V_{DD} = 3V$  el amplificador se comporta como amplificador diferencial, ya que:

$$V_{DD} - V_{SG3} - V_{S1} > V_{in} - V_{S1} - V_{TN}$$

$$3 - 1'37 > \text{zona de entrada} - 0'7$$

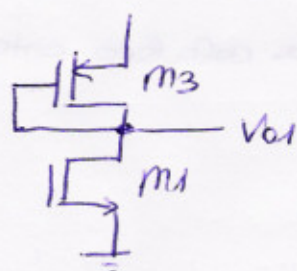


Obtendremos la ganancia diferencial del circuito haciendo uso de su simetría:

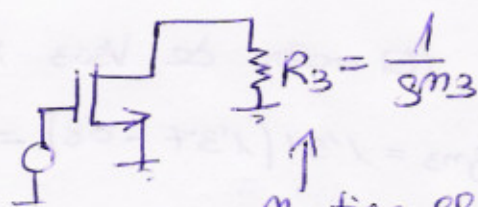
$$A_d = \frac{V_{out1} - V_{out2}}{V_{i1} - V_{i2}} \Big|_{V_{icm}=0}$$

Si  $V_i = V_{i1} = V_{i2}$ , entonces  $A_d = \frac{V_{out1} - V_{out2}}{2V_i}$

Los transistores  $m_3$  y  $m_4$ :



equivalente



$m_3$  tiene el mismo comportamiento que la resistencia: convierte variaciones de corriente en una variación de tensión.

Entonces, se tiene que:

$$V_{out1} = -g_{m1} R_3 V_i = -g_{m1} \frac{1}{g_{m3}} V_i$$

$$V_{out2} = -g_{m2} \frac{1}{g_{m4}} (-V_i) \rightarrow \text{Hacemos un procedimiento similar para } m_2 \text{ y } m_4.$$

Como el circuito es simétrico,

tenemos que:  $g_{m1} = g_{m2}$  y que  $g_{m3} = g_{m4}$

Con esto:

$$\left. \begin{aligned} V_{out1} &= -g_{m1} R_3 V_i = -g_{m1} \frac{1}{g_{m3}} V_i \\ V_{out2} &= -g_{m1} \frac{1}{g_{m3}} (-V_i) \end{aligned} \right\} \rightarrow \text{La salida diferencial: } V_{out1} - V_{out2} = -g_{m1} \frac{1}{g_{m3}} (2V_i)$$

La ganancia diferencial es, por tanto:

$$A_d = -g_{m1} / g_{m3}$$

Calculamos numéricamente la ganancia diferencial:

$$A_d = \frac{-g_{m1}}{g_{m3}}$$

$$g_{m1} = \mu_n C_{ox} \left(\frac{W}{L}\right)_1 (V_{GS1} - V_{tn}) = g_{m2}$$

(El valor de  $V_{GS1}$  y  $k_n$  ya lo hemos calculado anteriormente)

$$g_{m1} = 13.4 (0.893 - 0.7) = 2.586 \text{ mA/V}$$

$$g_{m3} = \mu_p C_{ox} \left(\frac{W}{L}\right)_3 (V_{SG3} - |V_{tp}|) = g_{m4}$$

(El valor de  $V_{SG3}$  y  $k_p$  ya lo hemos calculado anteriormente).

$$g_{m3} = 1.54 (1.37 - 0.8) = 0.8778 \text{ mA/V}$$

La ganancia diferencial es:

$$A_d = \frac{-g_{m1}}{g_{m3}} = \frac{-2.586}{0.8778} = \underline{\underline{-2.946}}$$