

# **Esami**

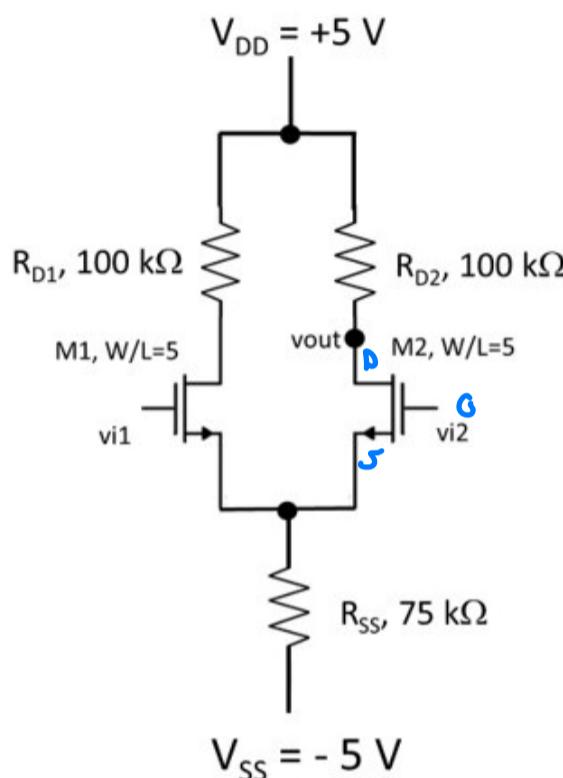
# **MOS DIF**

**by [www.stefanoivancich.com](http://www.stefanoivancich.com)**

# Esame 2018-06-19

Con riferimento all'amplificatore differenziale mostrato in figura, supponendo che i transistor MOSFET a canale n M1 ed M2 siano identici e con  $W/L = 5$ , con i parametri elettrici indicati,

- 1) Identificare il punto operativo  $V_{GSQ}$ ,  $I_{DQ}$ ,  $V_{DSQ}$  dei transistor, nell'ipotesi che gli ingressi  $v_{i1}$  e  $v_{i2}$  siano a massa
- 2) dopo aver risolto l'equazione di secondo grado relativa al calcolo delle tensioni e correnti nel punto operativo, verificare che i transistor siano in saturazione e che la somma di  $V_{DS}$  e delle cadute di tensione su  $R_{D1}$  e su  $R_{SS}$  corrisponda a  $V_{DD} + V_{SS}$
- 3) calcolare la potenza dissipata dalla resistenza  $R_{SS}$
- 4) Calcolare la transconduttanza  $gm$  dei transistor M1 ed M2 nel punto operativo
- 5) Calcolare il guadagno differenziale  $v_{out}/(v_{i1}-v_{i2})$  con  $v_{i1}=v_{id}/2$  e  $v_{i2}=-v_{id}/2$
- 6) Calcolare il guadagno di modo comune  $v_{out}/v_{icm}$  con  $v_{i1}=v_{i2}=v_{icm}$  e il CMRR



$$\begin{aligned} V_{Tn} &= +0.5 \text{ V} \\ k'_n &= 200 \mu\text{A/V}^2 \\ \lambda &= 0 \text{ V}^{-1} \end{aligned}$$

1) I COMBINAZIONI SONO SIMMETRICHE CONSIDERO SOLO MEZZO CIRCUITO

$$\begin{cases} I_{D1} = \frac{1}{2} k'_n (W/L) (V_{GS} - V_t)^2 \\ V_{GS} = V_G - V_S = -(2R_{SS}I_{D1} + V_{SS}) = 5 - 150k \cdot I_{D1} \end{cases}$$

$$\Rightarrow \frac{2 \cdot I_{D1}}{k'_n (W/L)} = (5 - 150k \cdot I_{D1} - V_t)^2 = 20.25 + 2.25 \cdot 10^{10} \cdot I_{D1}^2 - 1.35M I_{D1}$$

$$\Rightarrow 2.25 \cdot 10^{10} \cdot I_{D1}^2 - 1.35M I_{D1} + 20.25 = 0$$

$$I_{D1,1,2} = \frac{-b \pm \sqrt{b^2 - 4ac}}{2a} = \frac{1.352M \pm 73511}{5.5 \cdot 10^{10}} = \begin{cases} \frac{2.85 \cdot 10^{-5}}{5.5 \cdot 10^{10}} \Rightarrow V_{GD} = 2.16, V_{GS} = 0.71 \\ \frac{3.17 \cdot 10^{-5}}{5.5 \cdot 10^{10}} \Rightarrow V_{GD} = -1.83, V_{GS} = 0.24 \end{cases}$$

$$V_{DS} = V_D - V_S = -V_{GD} - (-V_{GS}) = 2.9 \text{ V}$$

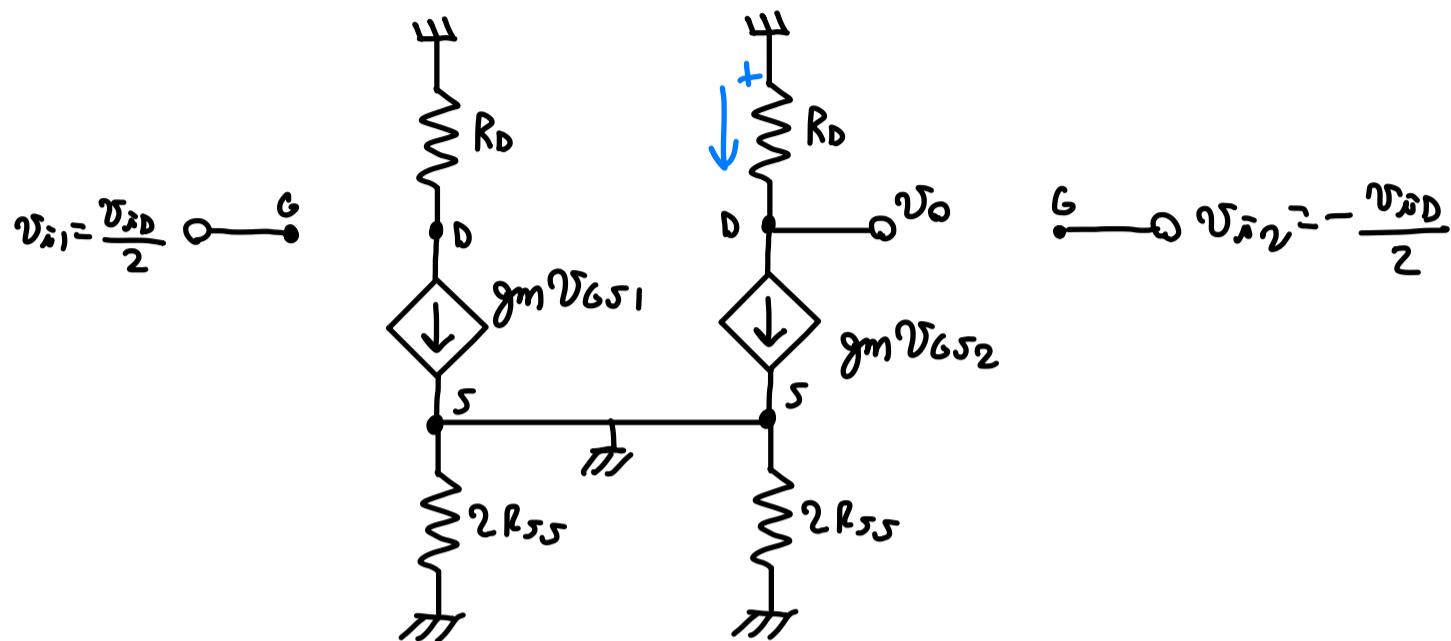
2) • VERIFICO SATURAZIONE:

$$• V_{DD} + (-V_{SS}) = R_D I_D + V_{DS} + 2R_{SS} I_D = 10 \text{ OK}$$

3)  $P_{R_{SS}} = R_{SS} \cdot (2I_D)^2 = \dots$

4)  $gm_1 = gm_2 = k_m' (W/L) \cdot (V_{GS} - V_t) = 2.5 \cdot 10^{-5}$   $1/gm = 4167 \Omega$

5) MODO DIFFERENZIALE: SOURCE CONNESSI A MASSA

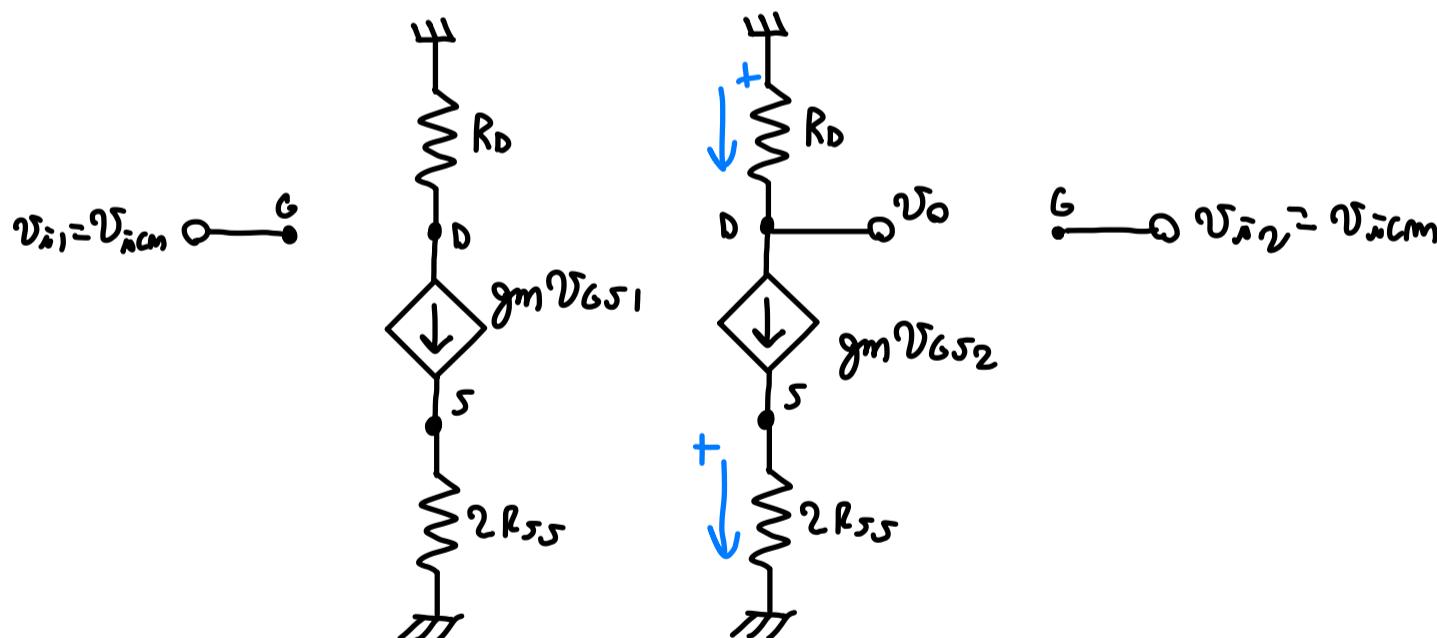


$$V_o = -R_D gm V_{GS2} = R_D gm V_{DD}/2$$

$$V_{i1} - V_{i2} = V_{DD}$$

$$A_D = \frac{V_o}{V_{i1} - V_{i2}} = R_D gm / 2 = 12$$

6) MODO COMUNE: SOURCE STAGNANTI



$$V_{GS2} = V_G - V_S = V_{GS1} - 2R_{SS} gm V_{GS2} \Rightarrow V_{GS2} = V_{GS1} / (1 + 2R_{SS} gm)$$

$$V_o = -R_D gm V_{GS2}$$

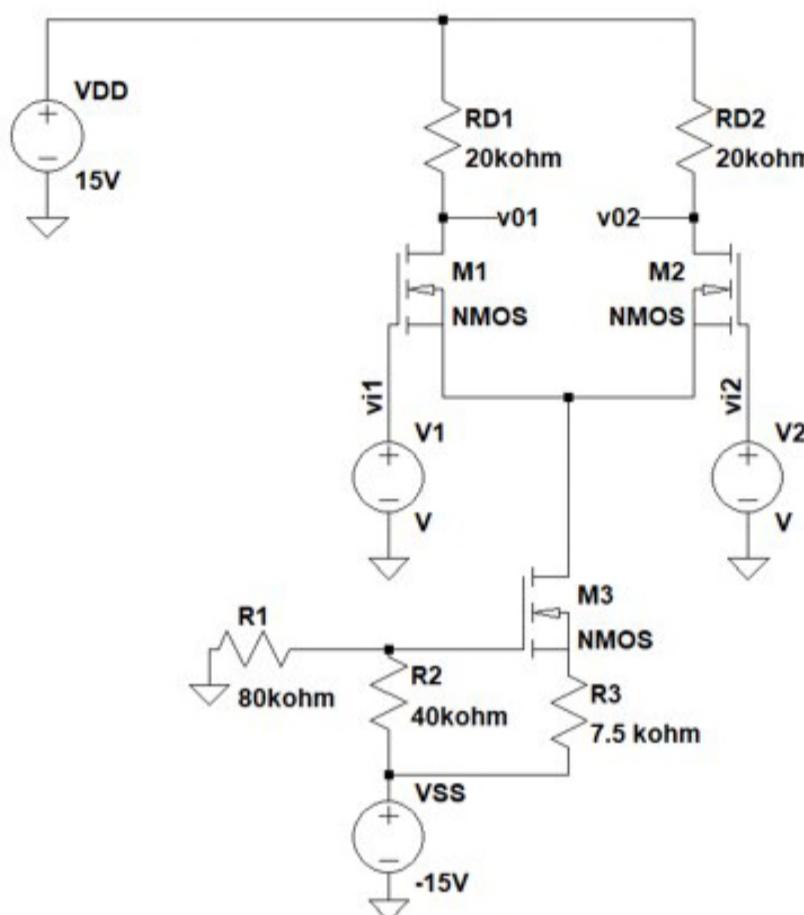
$$A_{CM} = V_o / V_{GS1} = -R_D gm / (1 + 2R_{SS} gm) = -0.65$$

$$CMRR = \frac{|A_D|}{|A_{CM}|} = 18.4G = 25.3 \text{ dB}$$

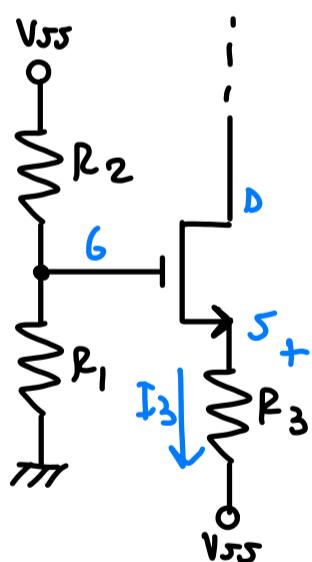
# Esame 2018-07-04 1

Nel circuito in figura, tutti i transistor hanno tensione di sogli  $V_T = 1 \text{ V}$ ,  $k_n = 400 \mu\text{A}/\text{V}^2$ ,  $\lambda = 0 \text{ V}^{-1}$

1. Trovare la tensione  $V_{GS3}$  del transistor M3
2. Trovare la corrente di drain di M3
3. Trovare la tensione  $V_{GS12}$  dei transistor M1, M2
4. Verificare che tutti i transistor siano in saturazione
5. Calcolare la transconduttanza di M1, M2 nel punto di lavoro



1)



$$V_{GS3} = \frac{R_1}{R_1 + R_2} V_{SS} = -10 \text{ V}$$

$$V_{DS3} = V_{SS} + R_3 I_3 = -15 + R_3 I_3$$

$$V_{GS3} = V_{GS3} - V_{DS3} = 5 - R_3 I_3$$

$$I_3 = \frac{1}{2} k_m (V_{GS3} - V_t)^2 = \frac{1}{2} k_m (5 - R_3 I_3)^2$$

$$\Rightarrow \frac{2I_3}{k_m} = 16 + R_3^2 I_3^2 - 8R_3 I_3 \Rightarrow R_3^2 I_3^2 - (8R_3 + 2/k_m) I_3 + 16 = 0$$

$$\Rightarrow 56.25M I_3^2 - 65k I_3 + 16 = 0$$

$$I_{31,2} = \frac{65k \pm 25k}{112.5M} = \begin{cases} -\frac{3.56 \cdot 10^{-4}}{8 \cdot 10^{-4}} \\ + \end{cases} \Rightarrow V_{GS3} = 2.33 > V_t \Rightarrow OK$$

$$2) I_3 = 3.56 \cdot 10^{-4}$$

3) CIRCUITO SIMMETRICO: POSSO CONSIDERARE SOLO METÀ  
CON  $I_1 = I_2 = I_3/2 = 1.78 \cdot 10^{-4} A$

$$I_1 = \frac{1}{2} k_m (V_{GS1} - V_t)^2 \Rightarrow V_{GS2} = V_{GS1} = \sqrt{\frac{2I_1}{k_m}} + V_t = 1.94 V > V_t \Rightarrow \text{OK}$$

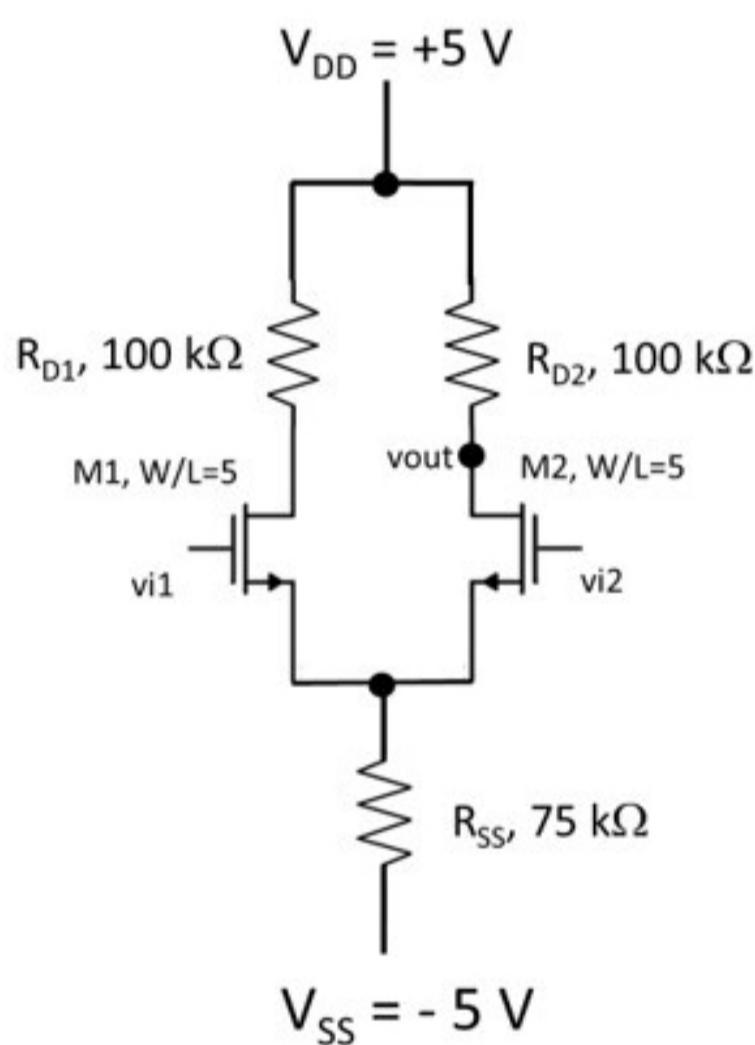
4)  $V_{D3} = V_{S1} = V_G - V_{GS1} = 0 - 1.94 = -1.94$   
 $V_{GD3} = V_{G3} - V_{D3} = -10 - (-1.94) = -8.06 < V_t \Rightarrow \text{OK}$   
 $V_{GD1} = V_{GD2} = V_G - V_{D1} = 0 - (V_{DD} - R_D, I_1) = -11.44 < V_t \Rightarrow \text{OK}$

5)  $g_{m1} = g_{m2} = k_m (V_{GS1} - V_t) = 3.76 \cdot 10^{-4}$

# Esame 2018-07-04 2

Con riferimento all'amplificatore differenziale mostrato in figura, supponendo che i transistor MOSFET a canale n M1 ed M2 siano identici e con  $W/L = 5$ , con i parametri elettrici indicati,

- 1) Identificare il punto operativo  $V_{GSQ}$ ,  $I_{DQ}$ ,  $V_{DSQ}$  dei transistor, nell'ipotesi che gli ingressi  $v_{i1}$  e  $v_{i2}$  siano a massa
- 2) dopo aver risolto l'equazione di secondo grado relativa al calcolo delle tensioni e correnti nel punto operativo, verificare che i transistor siano in saturazione e che la somma di  $V_{DS}$  e delle cadute di tensione su  $R_{D1}$  e su  $R_{SS}$  corrisponda a  $V_{DD} + V_{SS}$
- 3) calcolare la potenza dissipata dalla resistenza  $R_{SS}$
- 4) Calcolare la transconduttanza  $gm$  dei transistor M1 ed M2 nel punto operativo
- 5) Calcolare il guadagno differenziale  $v_{out}/(v_{i1}-v_{i2})$  con  $v_{i1}=v_{id}/2$  e  $v_{i2}=-v_{id}/2$
- 6) Calcolare il guadagno di modo comune  $v_{out}/v_{icm}$  con  $v_{i1}=v_{i2}=v_{icm}$  e il CMRR in dB



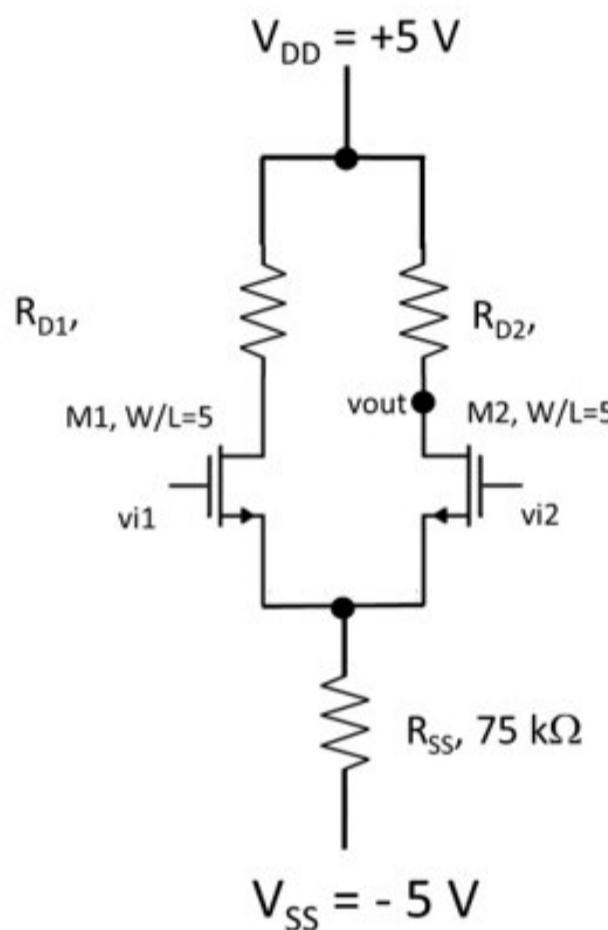
$$\begin{aligned}V_{Th} &= +0.5 \text{ V} \\k'_n &= 200 \mu\text{A/V}^2 \\\lambda &= 0 \text{ V}^{-1}\end{aligned}$$

ESAME IDEMNICO A 2018-06-19

# Esame 2018-07-18

Con riferimento all'amplificatore differenziale mostrato in figura, supponendo che i transistor MOSFET a canale n M1 ed M2 siano identici e con  $W/L = 5$ , con i parametri elettrici indicati e  $R_{D1} = R_{D2} = 50 \text{ k}\Omega$ ,

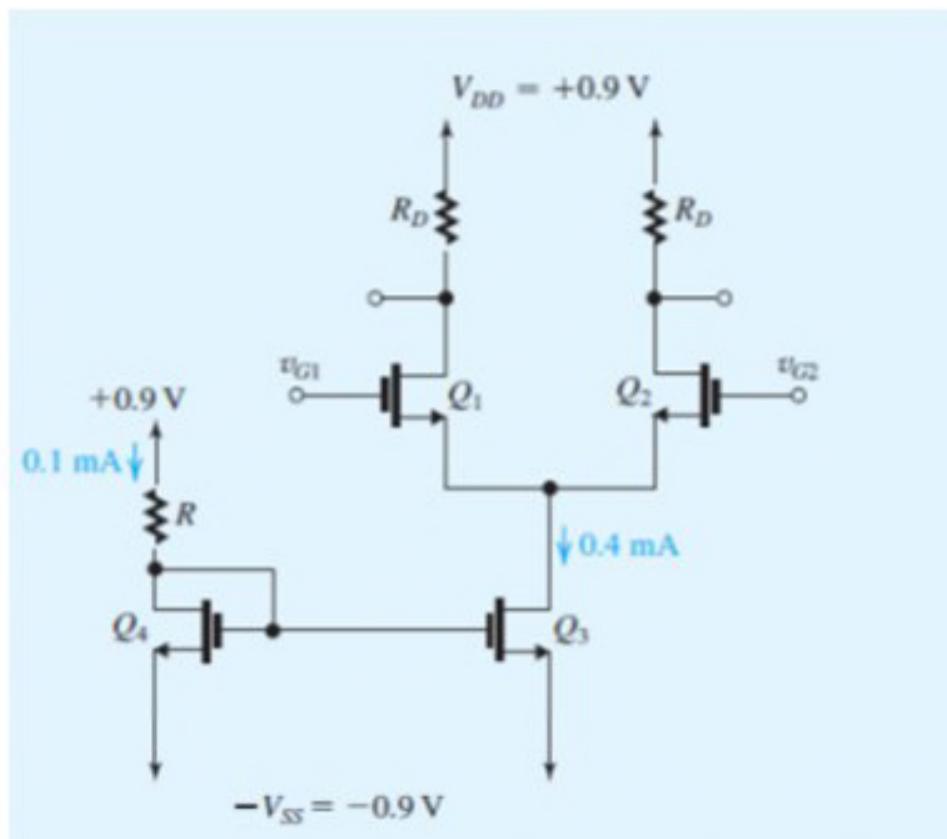
- 1) Identificare il punto operativo  $V_{GS0}$ ,  $I_{D0}$ ,  $V_{DSQ}$  dei transistor, nell'ipotesi che gli ingressi  $v_{i1}$  e  $v_{i2}$  siano a massa
- 2) dopo aver risolto l'equazione di secondo grado relativa al calcolo delle tensioni e correnti nel punto operativo, verificare che i transistor siano in saturazione e che la somma di  $V_{DS}$  e delle cadute di tensione su  $R_{D1}$  e su  $R_{SS}$  corrisponda a  $V_{DD} + |V_{SS}|$
- 3) calcolare la potenza dissipata dalle resistenze  $R_{D1}$  e  $R_{D2}$  e dai transistor
- 4) Calcolare la transconduttanza  $gm$  dei transistor M1 ed M2 nel punto operativo
- 5) Calcolare il guadagno differenziale  $v_{out}/(v_{i1}-v_{i2})$  con  $v_{i1}=v_{id}/2$  e  $v_{i2}=-v_{id}/2$
- 6) Calcolare il guadagno di modo comune  $v_{out}/v_{icm}$  con  $v_{i1}=v_{i2}=v_{icm}$  e il CMRR



$$\begin{aligned}V_{Th} &= +0.5 \text{ V} \\k'_n &= 200 \mu\text{A/V}^2 \\&\lambda_n = 0 \text{ V}^{-1}\end{aligned}$$

ESAME IDENTICO A 2018-06-19  
MA CON  $R_{D1} = R_{D2} = 50 \text{ k}\Omega$

# Esame 2018-07-18



Dato il circuito in figura, nel quale la tensione di sogli dei transistor è  $V_{tn} = 0.4 \text{ V}$  e  $k_n' = 0.4 \text{ mA/V}^2$ ,  $(W/L)_1 = (W/L)_2 = 44.4$ ,  $(W/L)_3 = 88.8$ ,  $(W/L)_4 = 22.2$ .

Determinare il punto di lavoro di Q4, la corrente di drain di Q3, Q1, Q2. Verificare che i transistor si trovino in saturazione. Calcolare la transconduttanza  $gm$  di Q1 e Q2, il guadagno differenziale dell'amplificatore, il guadagno di modo comune e il CMRR, tutti con uscita *single-ended* e nell'ipotesi che  $\lambda = 0$ . Cosa cambia se  $\lambda \neq 0$ ?

1)  $ID_{Q4} = \dots$

2) caduta di tensione su R = ....., caduta  $V_{DSQ4} = \dots$

3)  $ID_3 = \dots$ ;  $ID_1 = \dots$ ;  $ID_2 = \dots$

4) Verifica saturazione

5) Transconduttanza  $gm = \dots$

6) Guadagno differenziale = .....

7) Guadagno di modo comune e CMRR = .....

**1)**

$$ID_4 = 0.1 \text{ mA}$$

$$ID_4 = \frac{1}{2} k_n' (W/L)_4 (V_{GS4} - V_t)^2 \Rightarrow V_{GS4} = \sqrt{\frac{2 ID_4}{k_n' (W/L)_4}} + V_t = 0.51 \text{ V} > V_t \Rightarrow \text{OK}$$

$$V_{GD4} = 0 < V_t \Rightarrow \text{OK}$$

$$= V_{DS4}$$

**2)**  $V_{GS4} = V_{DS4} = V_{DD} - R ID_4 - V_{SS} \Rightarrow R ID_4 = V_{DD} - V_{SS} - V_{GS4} = 0.99 \text{ V}$

**3)** CIRCUITO SIMMETRICO: POSSO CONSIDERARE SOLO METÀ

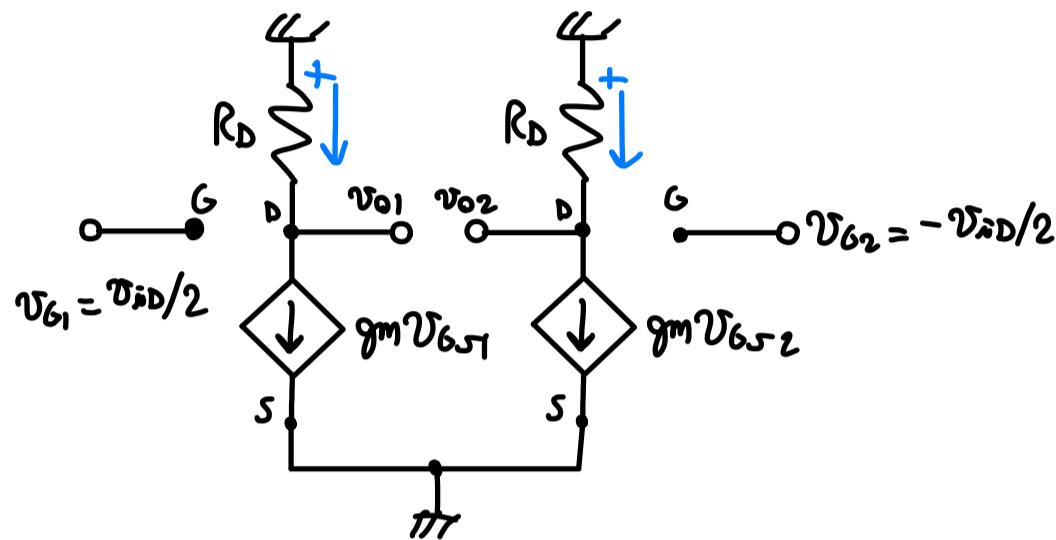
$$I_1 = I_2 = I_3 / 2 = 0.2 \text{ mA}$$

4)  $I_1 = \frac{1}{2} k_m (W/L), (V_{GS1} - V_t)^2 \Rightarrow V_{GS1} = \sqrt{\frac{2 I_D}{k_m (W/L)}} + V_t = 0.55 V > V_t \Rightarrow OK$   
 $= V_{GS2} = -V_{S1} = -V_{S2}$

$V_{GD2} = V_{GD1} = V_G, V_A = 0 - (V_{DD} - R_D I_1) \leq V_t \Rightarrow \text{SOLUZIONE SE} R_D \leq (V_t + V_{DD}) / I_1 \leq 6.5 k\Omega$

5)  $g_{m1} = g_{m2} = k_m (W/L), (V_{GS1} - V_t) = 2.66 \cdot 10^{-3}$

### 6) MODO DIFFERENZIALE: SOURCES CONNESSI A MASSA



$V_{id} = V_{G1} - V_{G2}$

$V_{o1} = -R_D g_m V_{GS1} = -R_D g_m V_{id}/2$

$V_{o2} = -R_D g_m V_{GS2} = +R_D g_m V_{id}/2$

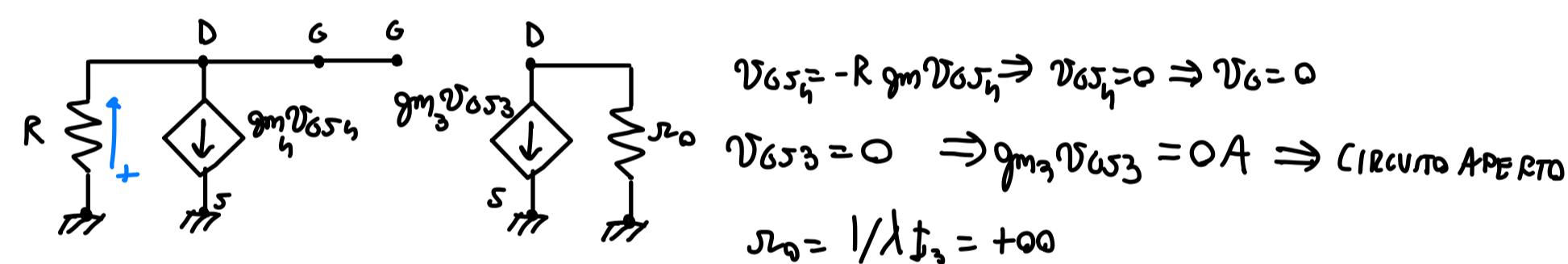
$V_{od} = V_{o2} - V_{o1} = R_D g_m V_{id}$

$A_D (\text{SINGOLARE})_1 = \frac{V_{o1}}{V_{id}} = -\frac{R_D g_m}{2} = -8.658$

$A_D (\text{SINGOLARE})_2 = \frac{V_{o2}}{V_{id}} = +\frac{R_D g_m}{2} = +8.658$

$A_D (\text{DIFF}) = \frac{V_{od}}{V_{id}} = R_D g_m = 17.316$

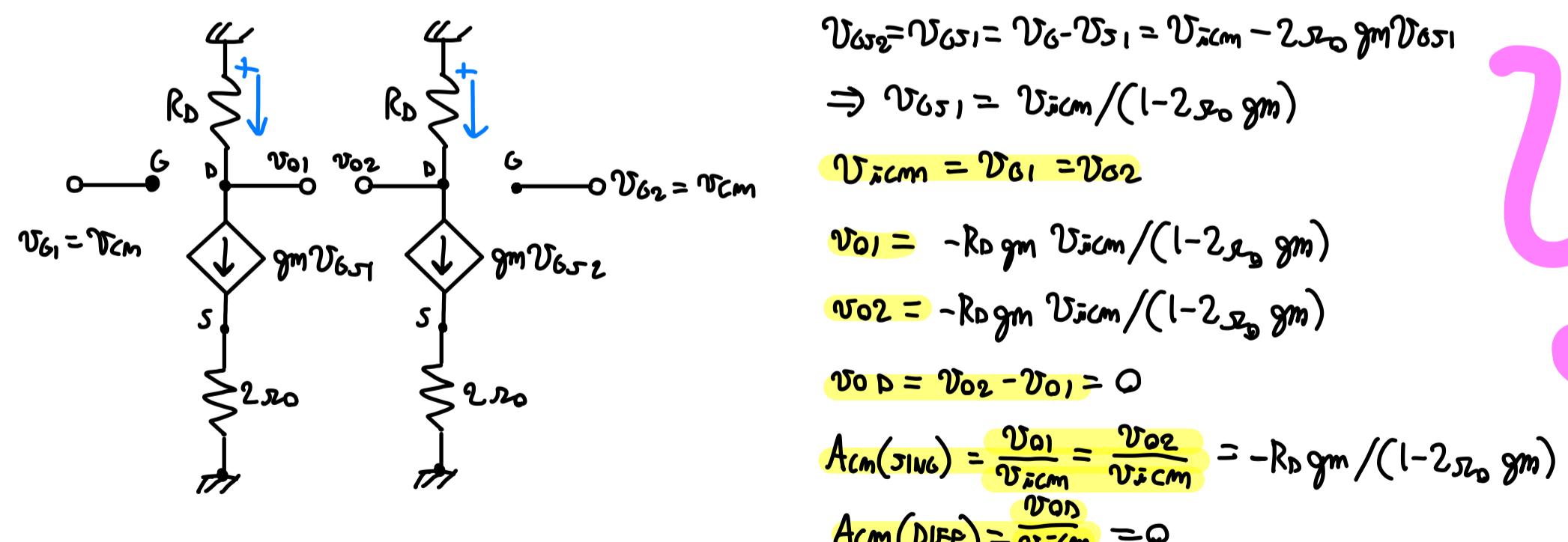
### 7) MODO COMUNE: SOURCES STACCATI



$V_{GS1} = -R_D g_m V_{GS1} \Rightarrow V_{GS1} = 0 \Rightarrow V_G = 0$

$V_{GS3} = 0 \Rightarrow g_m V_{GS3} = 0 A \Rightarrow \text{CIRCUITO APERTO}$

$\infty = 1/\lambda t_s = +\infty$



$V_{GS2} = V_{GS1} = V_G - V_{S1} = V_{icm} - 2R_D g_m V_{GS1}$

$\Rightarrow V_{GS1} = V_{icm} / (1 - 2R_D g_m)$

$V_{icm} = V_{G1} = V_{G2}$

$V_{o1} = -R_D g_m V_{icm} / (1 - 2R_D g_m)$

$V_{o2} = -R_D g_m V_{icm} / (1 - 2R_D g_m)$

$V_{od} = V_{o2} - V_{o1} = 0$

$A_{cm} (\text{SING}) = \frac{V_{o1}}{V_{icm}} = \frac{V_{o2}}{V_{icm}} = -R_D g_m / (1 - 2R_D g_m)$

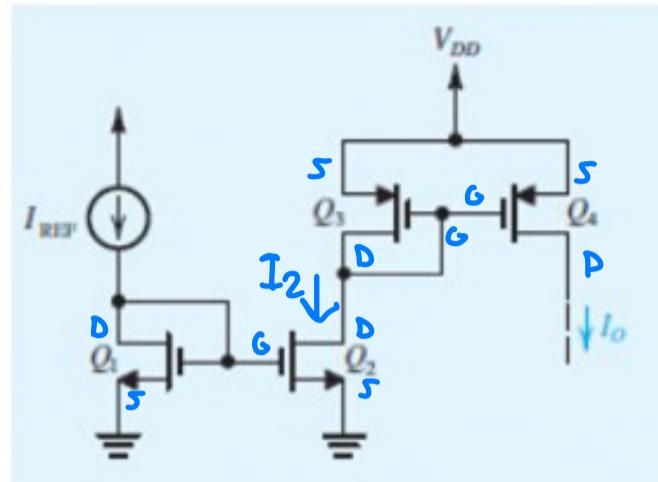
$A_{cm} (\text{DIFF}) = \frac{V_{od}}{V_{icm}} = 0$

• SICHIORME  $S_0 = +\infty \quad A_{cm} = 0$

8)  $CMRR (\text{SINGOLARE}) = 20 \log_{10} \frac{|A_D|_s}{|A_{cm}|_s} = \frac{R_D g_m / 2}{R_D g_m / (1 - 2R_D g_m)} =$   
 $CMRR (\text{DIFF}) = 20 \log_{10} \frac{|A_D|_{\text{DIFF}}}{|A_{cm}|_{\text{DIFF}}} = \frac{R_D g_m}{Q} = +\infty \Rightarrow$  MEGLIO PRENDERE L'OUTPUT DIFFERENZIALE + (MRR è ALTO MEGLIO è)

# Esame 2018-07-18

Per il circuito in figura, scrivere l'espressione di  $I_o$  in funzione di  $I_{REF}$  e del rapporto  $(W/L)_i$ ;  $i = 1, 2, 3, 4$  dei transistori.  
Assumere  $\lambda = 0$ .



$$I_{REF} = \frac{1}{2} k_m' (W/L)_1 (V_{GS1} - V_{tM})^2 \Rightarrow V_{GS1} = \sqrt{\frac{2 I_{REF}}{k_m' (W/L)_1}} + V_{tM}$$

$$V_{GS2} = V_{GS1}$$

$$I_2 = \frac{1}{2} k_m' (W/L)_2 (V_{GS2} - V_{tM})^2 = \frac{1}{2} k_m' (W/L)_2 \left( \sqrt{\frac{2 I_{REF}}{k_m' (W/L)_1}} + V_{tM} - V_{tM} \right)^2$$

$$\stackrel{(W/L)_2}{=} \frac{(W/L)_2}{(W/L)_1} I_{REF}$$

$$I_3 = I_2 = \frac{1}{2} k_m' (W/L)_3 (V_{GS3} - |V_{tp}|)^2 \Rightarrow V_{GS3} = \sqrt{\frac{2 I_2}{k_m' (W/L)_3}} + |V_{tp}|$$

$$V_{GS4} = V_{GS3}$$

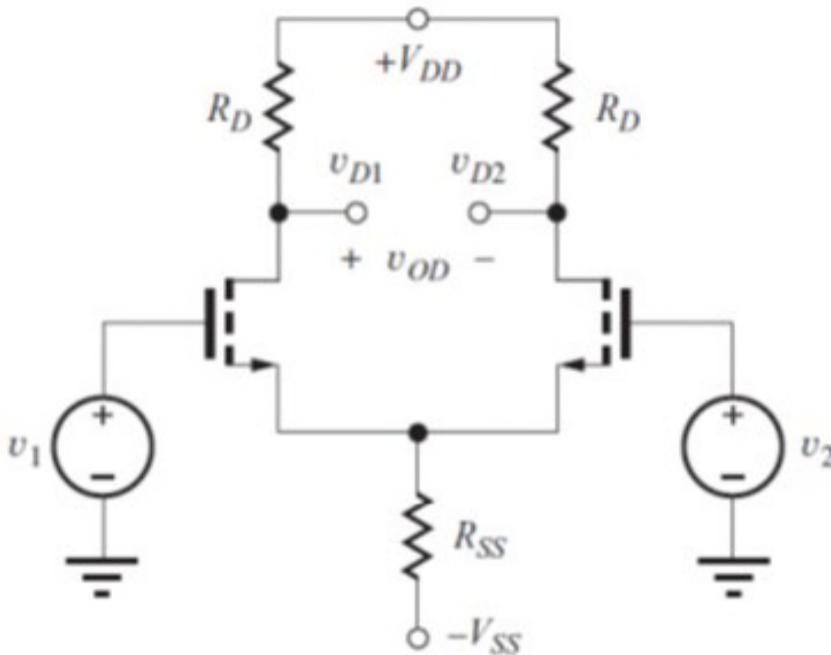
$$I_0 = \frac{1}{2} k_m' (W/L)_4 (V_{GS4} - |V_{tp}|)^2 = \frac{1}{2} k_m' (W/L)_4 \left( \sqrt{\frac{2 I_2}{k_m' (W/L)_3}} + |V_{tp}| - |V_{tp}| \right)^2$$

$$\stackrel{(W/L)_4}{=} \frac{(W/L)_4}{(W/L)_3} I_2 = \frac{(W/L)_4}{(W/L)_3} \frac{(W/L)_2}{(W/L)_1} I_{REF}$$

# Esame 2018-09-17

Dato l'amplificatore operazionale in figura, con  $V_{DD} = V_{SS} = 15 \text{ V}$ ,  $R_{SS} = 62 \text{ k}\Omega$ ,  $R_D = 62 \text{ k}\Omega$ ,  $k_n = 400 \mu\text{A/V}^2$  e  $V_{TN} = 1 \text{ V}$ ,

- (a) calcolare il punto operativo dei due transistor
- (b) calcolare il guadagno differenziale
- (c) calcolare il guadagno di modo comune
- (d) calcolare il fattore di reiezione di modo comune
- (e) calcolare la resistenza differenziale di ingresso



A) CIRCUITO SIMMETRICO : POSSO CONSIDERARE SOLO METÀ

$$V_{GS} = V_G - V_S = -(2R_{SS} \cdot I_1 + V_{SS}) = 15 - 2R_{SS} I_1$$

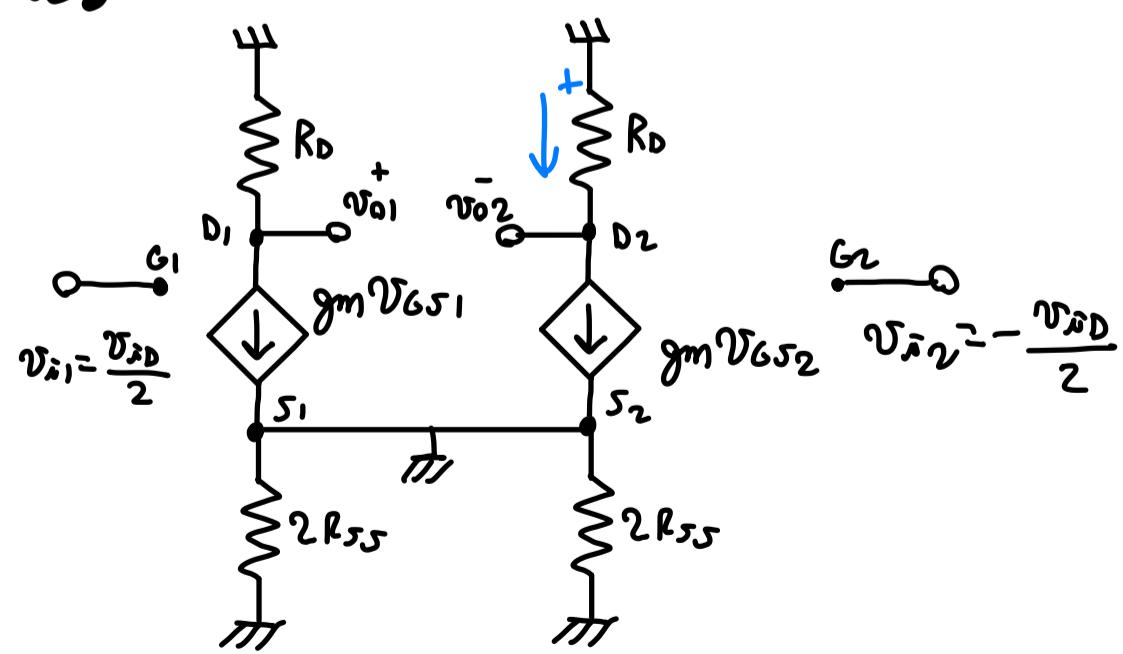
$$I_1 = \frac{1}{2} k_n (V_{GS} - V_t)^2 = \frac{1}{2} k_n (15 - 2R_{SS} I_1)^2 = 200 \mu \left( 196 + 1.5376 \cdot 10^{-10} I_1^2 - 3.481 \cdot 10^6 I_1 \right)$$

$$\Rightarrow 1.5376 \cdot 10^{10} I_1^2 - 3.481 \cdot 10^6 I_1 + 196 = 0$$

$$\Rightarrow I_{1,12} = \frac{3.481 \cdot 10^6 \pm 250 \cdot 153}{2 \cdot 1.5376 \cdot 10^{10}} = \begin{cases} \frac{1.07 \cdot 10^{-4}}{1.19 \cdot 10^{-4}} \Rightarrow V_{GS} = 1.73 > V_t \Rightarrow OK \\ + \end{cases}$$

$$V_{DS} = V_D - V_S = V_{DD} - R_D \cdot I_1 - (2 \cdot R_{SS} \cdot I_1 + V_{SS}) = V_{DD} - V_{SS} - (R_D + 2R_{SS}) \cdot I_1 = 8.36 \text{ V}$$

B) MODO DIFFERENZIALE: SOURCES CONNESSI A MASSA



$$gm_1 = gm_2 = k_n (V_{GS} - V_t) = 2.92 \cdot 10^{-4}$$

$$V_{SD} = V_1 - V_2$$

$$V_{D1} = -R_D gm V_{GS1} = -R_D gm V_{SD}/2$$

$$V_{D2} = -R_D gm V_{GS2} = +R_D gm V_{SD}/2$$

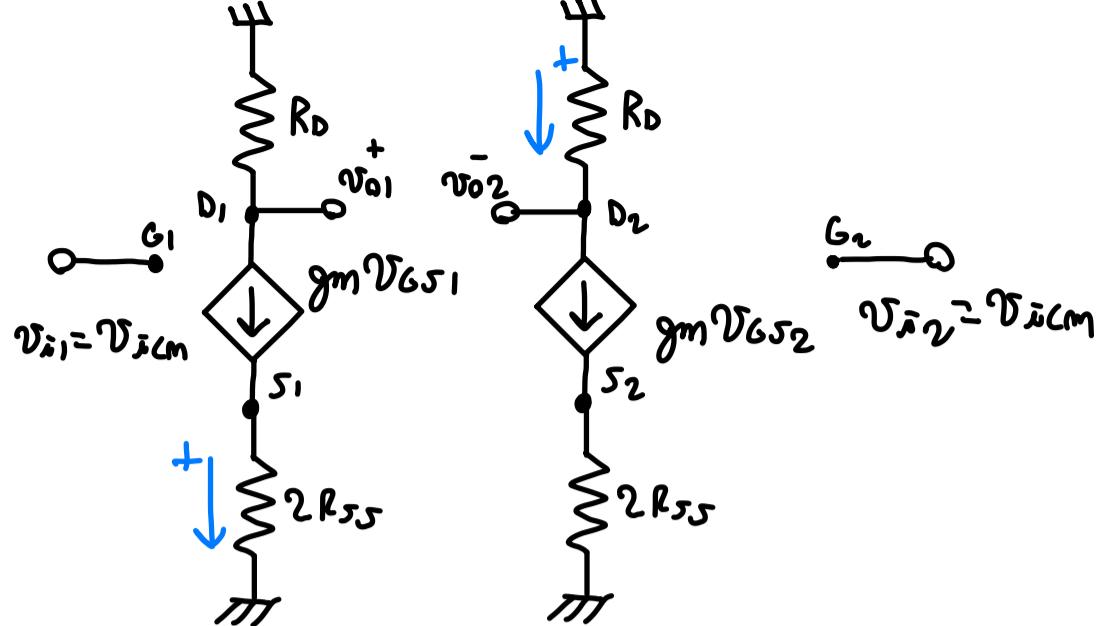
$$V_{OD} = V_{D2} - V_{D1} = R_D gm V_{SD}$$

$$A_D(\text{SINGLE})_1 = \frac{V_{D1}}{V_{SD}} = -R_D gm / 2 = -9.052$$

$$A_D(\text{SINGLE})_2 = \frac{V_{D2}}{V_{SD}} = +R_D gm / 2 = +9.052$$

$$A_D(\text{DIFF}) = \frac{V_{OD}}{V_{SD}} = R_D gm = 18 \cdot 10^4$$

### C) MODO COMUNE: SOURCES STACCATI



$$V_{02} = V_{01} = V_G - V_{S1} = V_{icm} - 2R_{SS} g_m V_{01}$$

$$\Rightarrow V_{01} = V_{icm} / (1 - 2R_{SS} g_m)$$

$$V_{icm} = V_1 = V_2$$

$$V_{01} = -R_D g_m V_{01} = -R_D g_m V_{icm} / (1 - 2R_{SS} g_m)$$

$$V_{02} = -R_D g_m V_{02} = -R_D g_m V_{icm} / (1 - 2R_{SS} g_m)$$

$$V_{0D} = V_{02} - V_{01} = 0$$

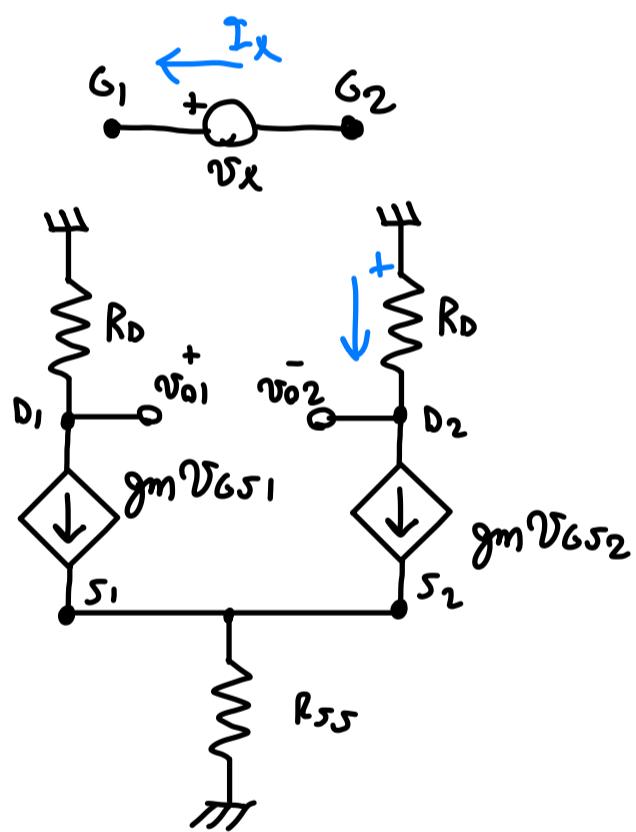
$$A_{cm}(\text{SINGOL}) = \frac{V_{01}}{V_{icm}} = \frac{V_{02}}{V_{icm}} = -R_D g_m / (1 - 2R_{SS} g_m)$$

$$A_{cm}(\text{DIFP}) = \frac{V_{0D}}{V_{icm}} = 0 = -0.51$$

$$CMRR(\text{SINGOL}) = 20 \log \frac{|A_D|_S}{|A_{cm}|_S} = 20 \log \frac{9.052}{0.51} = 24.98 \text{ dB}$$

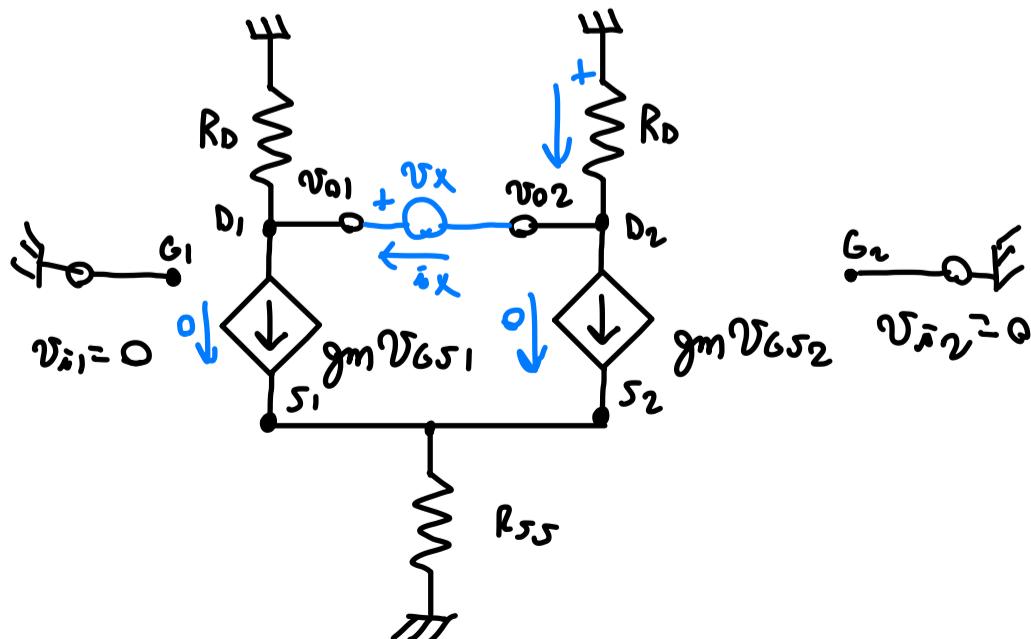
$$CMRR(\text{DIFP}) = 20 \log \frac{|A_D|_{\text{DIFP}}}{|A_{cm}|_{\text{DIFP}}} = 20 \log \frac{18 \cdot 10^4}{0} = +\infty$$

### E) RESISTENZA DIFFERENZIALE IN INGRESSO: APPLICA $V_x$ TRA I 2 INGRESSI



$$R_{IN}(\text{DIFP}) = \frac{V_x}{I_x} = \frac{V_x \text{ CONNESSO AL VVAGO}}{QVINDI I_x = 0} = +\infty$$

### F) RESISTENZA DIFFERENZIALE IN USCITA: APPLICA $V_x$ TRA LE USCITE



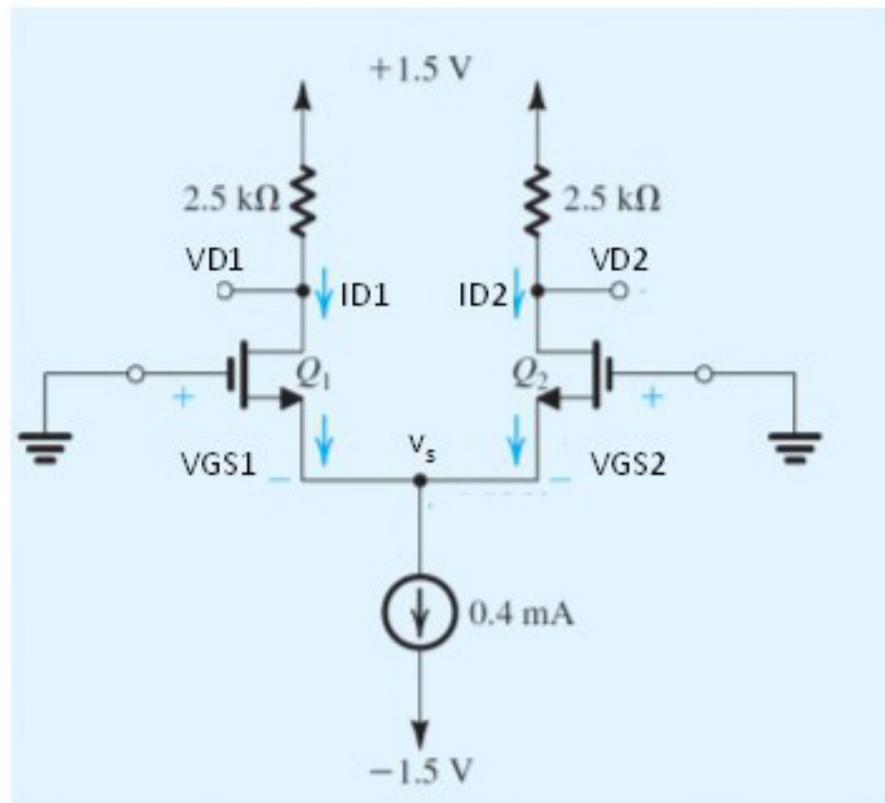
$$V_{01} = V_{02} = 0$$

$$g_m V_{01} = g_m V_{02} = 0 A$$

$$i_x = V_x / 2R_D$$

$$R_{OT} = \frac{V_x}{i_x} = 2R_D$$

# Esame 2019-01-30



Dato il circuito in figura, nel quale i transistor MOS a canale n ad arricchimento sono caratterizzati da  $k_n = 4 \text{ mA/V}^2$ ,  $V_{Tn} = 0.5 \text{ V}$ , si trascuri la modulazione della lunghezza di canale e si calcolino a) le tensioni  $V_{GS}$  dei due transistor; (b) le tensioni di drain  $V_D$  dei due transistor; (c) le correnti di drain dei due transistor; (d) la tensione  $v_s$ . (e) qual è il valore più alto di  $v_{CM}$  per il quale i due transistor si mantengono in saturazione? (f) sostituire il generatore di corrente con una resistenza connessa tra  $v_s$  e -1.5 V, tale da mantenere una corrente circa pari a 0.4 mA. Supponendo di utilizzare questo circuito come amplificatore differenziale, quanto varrebbe in questo caso il guadagno differenziale, il guadagno di modo comune e il CMRR?

**A)** CIRCUITO SIMMETRICO: POSSO CONSIDERARE SOLO METÀ

$$I_1 = I_2 = I/2 = 0.2 \text{ mA}$$

$$I_1 = \frac{1}{2} k_m (V_{GS1} - V_t)^2 \Rightarrow V_{GS1} = V_{GS2} = \sqrt{\frac{2 I_1}{k_m}} + V_t = 0.82 > V_t \Rightarrow \text{OK}$$

**B)**  $V_{D1} = V_{D2} = V_{DD} - R_D I_1 = 1 \text{ V}$

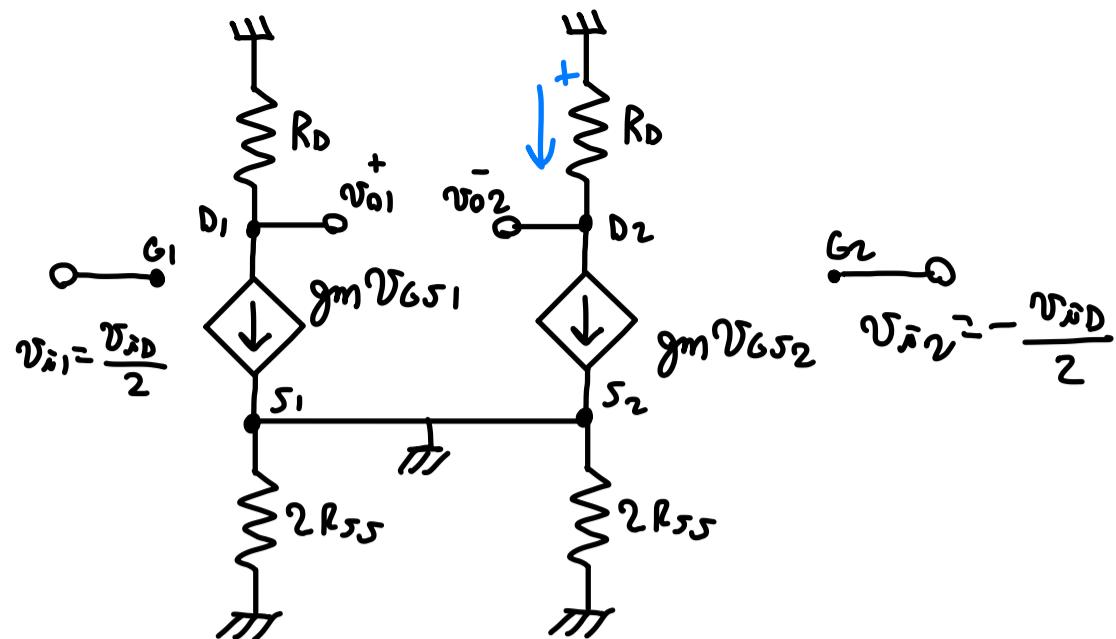
**C)**  $I_{D1} = I_{D2} = I_1 = 0.2 \text{ mA}$

**D)**  $V_{GS} = V_G - V_S = 0 - V_S \Rightarrow V_S = -V_{GS} = -0.82 \text{ V}$

**E)** CONDIZIONI DI SATURAZIONE:  $\begin{cases} V_{GS} \geq V_t \\ V_{GD} \leq V_t \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} V_G \geq V_t + V_S \\ V_G \leq V_t + V_D \end{cases} \Rightarrow -0.32 \leq V_G \leq 1.5$

**F)**  $R_{SS} = (V_S - V_{SS})/I = 1700 \Omega$

## MODO DIFFERENZIALE: SORGES CONNESSI A MASSA



$$g_{m1} = g_{m2} = k_m (V_{GS1} - V_t) = 1.28 \cdot 10^{-3}$$

$$V_{xD} = V_1 - V_2$$

$$V_{o1} = -R_D g_m V_{GS1} = -R_D g_m V_{xD}/2$$

$$V_{o2} = -R_D g_m V_{GS2} = +R_D g_m V_{xD}/2$$

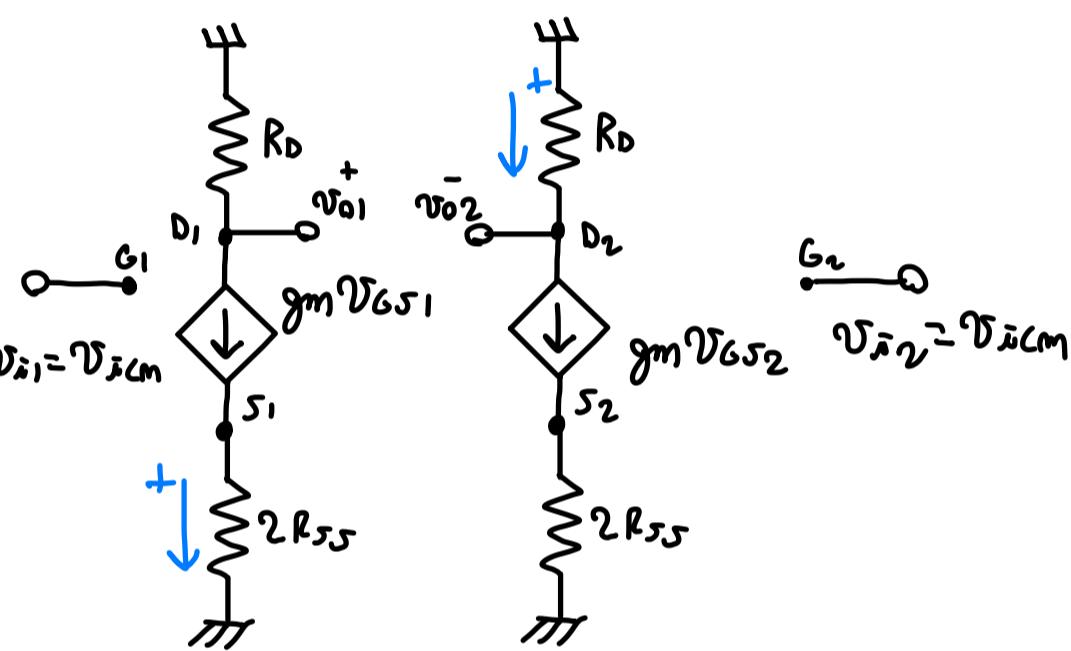
$$V_{oD} = V_{o2} - V_{o1} = R_D g_m V_{xD}$$

$$A_D(\text{SING})_1 = \frac{V_{o1}}{V_{xD}} = -R_D g_m / 2 = -1.6$$

$$A_D(\text{SING})_2 = \frac{V_{o2}}{V_{xD}} = +R_D g_m / 2 = +1.6$$

$$A_D(\text{DIFF}) = \frac{V_{oD}}{V_{xD}} = R_D g_m = 3.2$$

## MODO COMUNE: SORGES STACCATI



$$V_{GS2} = V_{GS1} = V_G - V_{S1} = V_{xcm} - 2R_{ss} g_m V_{o1}$$

$$\Rightarrow V_{GS1} = V_{xcm} / (1 - 2R_{ss} g_m)$$

$$V_{xcm} = V_1 = V_2$$

$$V_{o1} = -R_D g_m V_{GS1} = -R_D g_m V_{xcm} / (1 - 2R_{ss} g_m)$$

$$V_{o2} = -R_D g_m V_{GS2} = -R_D g_m V_{xcm} / (1 - 2R_{ss} g_m)$$

$$V_{oD} = V_{o2} - V_{o1} = 0$$

$$A_{cm}(\text{SING}) = \frac{V_{o1}}{V_{xcm}} = \frac{V_{o2}}{V_{xcm}} = -R_D g_m / (1 - 2R_{ss} g_m)$$

$$A_{cm}(\text{DIFF}) = \frac{V_{oD}}{V_{xcm}} = 0 \quad \underline{\underline{= 0.95}}$$

$$CMRR(\text{SING}) = 20 \log \frac{|A_D|_s}{|A_{cm}|_s} = 20 \log \frac{1.6}{0.95} = 5.53 \text{ dB}$$

$$CMRR(\text{DIFF}) = 20 \log \frac{|A_D|_{\text{DIR}}}{|A_{cm}|_{\text{DIR}}} = 20 \log \frac{3.2}{0} = +\infty$$