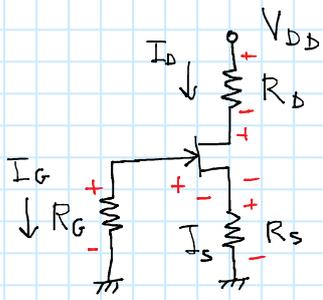


Circuito di Auto Polarizzazione Usa un solo generatore



$$I_G \approx 0$$

$$I_D \approx I_S$$

La corrente di perdita I_{GSS} (piccolissima) produce su R_G una tensione V_{RG} trascurabile quindi $V_G \approx 0$ (G è a massa)

R_G può essere fissata a piacere purché elevata per mantenere bassa I_C
 R_G rappresenta la R di ingresso dello stadio a JFET (in // a R_{GS})

Per la maglia di ingresso,

$$V_{RS} + V_{GS} - V_{RG} = 0 \rightarrow R_S I_S + V_{GS} - 0 = 0 \rightarrow V_{GS} = -R_S I_S$$

$$V_{GS} = -R_S I_D$$

Per la maglia di uscita:

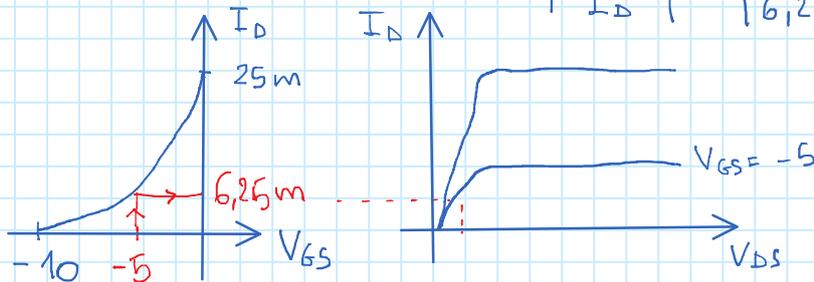
$$V_{DD} - V_{RD} - V_{DS} - V_{RS} = 0 \rightarrow V_{DD} - R_D I_D - V_{DS} - R_S I_D = 0$$

$$V_{DD} - V_{DS} - (R_D + R_S) I_D = 0 \rightarrow V_{DS} = V_{DD} - (R_D + R_S) I_D$$

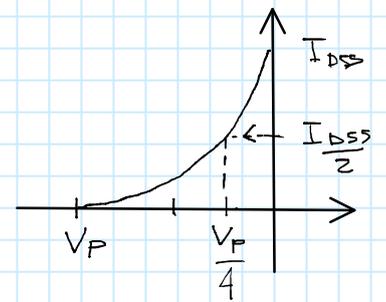
Esempio: Calcolare R_S per autopolarizzare a $V_{GS} = -5V$ un JFET a canale N con $I_{DSS} = 25mA$ e $V_p = -10V$

$$I_D = I_{DSS} \left(1 - \frac{V_{GS}}{V_p}\right)^2 = 25m \left(1 - \frac{-5}{-10}\right)^2 = 25m \cdot \frac{1}{4} = 6,25mA$$

$$V_{GS} = R_S I_D \Rightarrow R_S = \left| \frac{V_{GS}}{I_D} \right| = \left| \frac{-5}{6,25m} \right| = 0,8k = 800 \Omega$$



Polarizzazione nel punto centrale
delle caratteristiche di trasferimento



Se $V_{GS} = \frac{V_P}{4} \Rightarrow I_D = \frac{I_{DSS}}{2}$

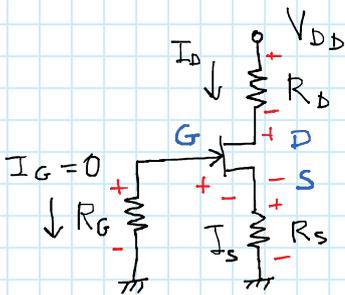
Infatti, sostituendo $V_{GS} = \frac{V_P}{4}$ in: $I_D = I_{DSS} \left(1 - \frac{V_{GS}}{V_P}\right)^2$

$$I_D = I_{DSS} \left(1 - \frac{\frac{V_P}{4}}{V_P}\right)^2 = I_{DSS} \left(1 - \frac{1}{4}\right)^2 = I_{DSS} \left(\frac{3}{4}\right)^2 \approx I_{DSS} \cdot 0,5625$$

$$\approx \frac{I_{DSS}}{2}$$

Esempio: Calcolare R_S, R_D, R_G per ottenere una polarizzazione nel pto centrale e $V_D = 6V$ Dati: $I_{DSS} = 15mA$ $V_P = -8V$
 $V_{DD} = 12V$
 POTENZIALE P.TO D

Punto centrale $\Rightarrow I_D = I_{DSS} = \frac{15mA}{2} = 7,5mA \leftarrow V_{GS} = \frac{V_P}{4} = \frac{-8}{4} = -2V$



$$V_{R_S} + V_{GS} - V_{R_G} = 0 \Rightarrow R_S I_S + V_{GS} = 0$$

$$R_S = \left| -\frac{V_{GS}}{I_S} \right| \text{ INVAL. ASS. PERCHÉ } R_S > 0$$

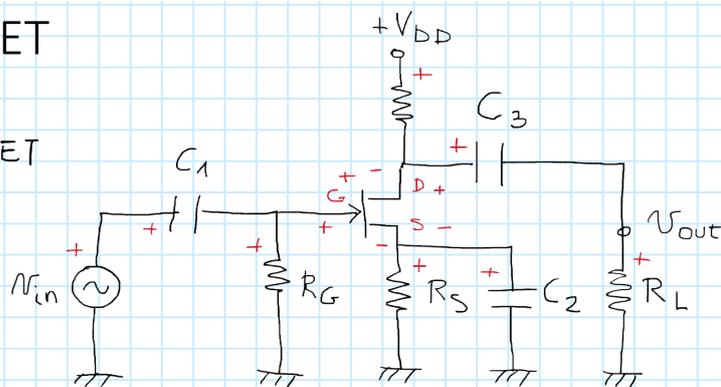
$$R_S = \left| \frac{V_{GS}}{I_D} \right| = \left| \frac{-2}{7,5mA} \right| \approx 267 \Omega$$

$$V_{DD} - R_D I_D - V_D = 0 \Rightarrow R_D = \frac{V_{DD} - V_D}{I_D} = \frac{12 - 6}{7,5mA} = 800 \Omega$$

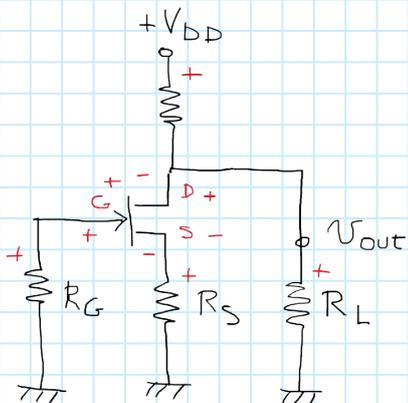
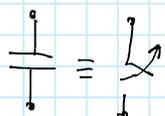
R_G può essere scelto a piacere purché di valore grande

L'amplificazione del JFET

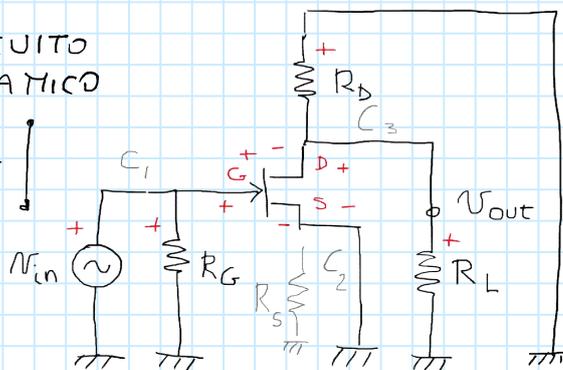
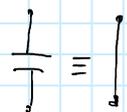
In figura abbiamo un JFET autopolarizzato



CIRCUITO STATICO



CIRCUITO DINAMICO



In ingresso c'è un generatore di segnale v_{in} accoppiato capacitivamente (C_1) al GATE.

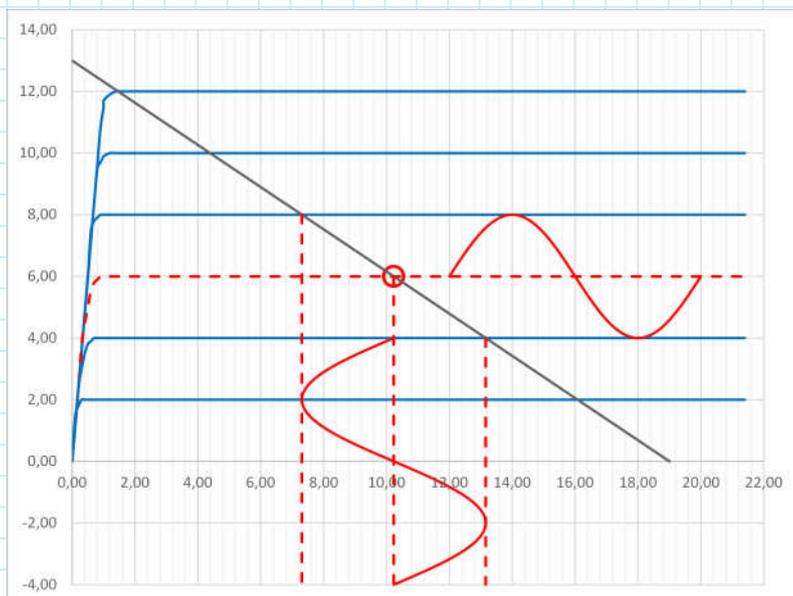
R_G ($M\Omega$) mantiene a 0 la V_G ed evita un'eccessiva caricarsi di v_{in} (v_{in} lavora "a vuoto")

R_S produce la tensione di polarizzazione V_{GS}

C_2 (condens. di bypass) mantiene a massa dinamica il SOURCE

v_{in} produce una oscillazione di V_{GS} attorno al pto di lavoro Q generando di conseguenza una oscillazione di i_D

$i_D \uparrow \rightarrow V_{R_D} \uparrow \rightarrow V_{D_S} \downarrow \Rightarrow i_D$ e V_{R_D} IN FASE V_{D_S} in CONTRO FASE

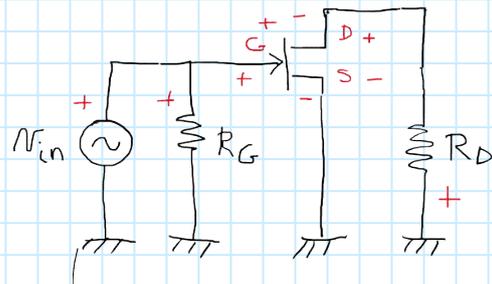


Guadagno di tensione

La transconduttanza, approssimando la curva $i_D(v_{GS})$ alla sua tangente, è definita dalla: $g_m = \frac{\Delta I_D}{\Delta V_{GS}}$

In termini di grandezze variabili:

$$g_m = \frac{i_D}{v_{GS}} \rightarrow i_D = g_m \cdot v_{GS}$$



GUADAGNO DI TENSIONE:
(definizione)

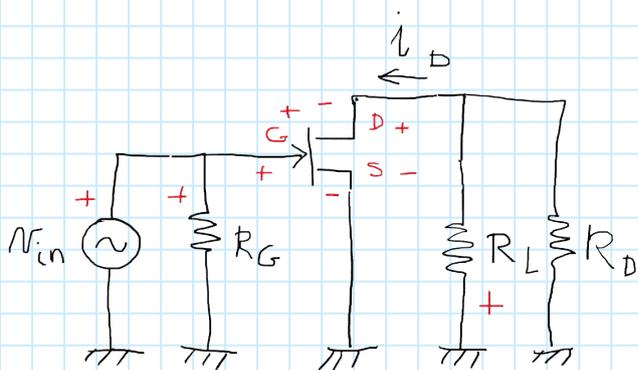
$$A_V \triangleq \frac{v_{DS}}{v_{GS}}$$

CIRCUITO DINAMICO
(senza il carico)

$$\begin{cases} v_{DS} = -R_D i_D \\ v_{GS} = \frac{i_D}{g_m} \end{cases} \Rightarrow \underline{A_V = -\frac{R_D i_D}{i_D/g_m} = -g_m R_D}$$

$$v_{GS} = v_{in}$$

$$\underline{v_{out} = v_{DS} = A_V \cdot v_{GS} = -g_m R_D v_{in}} \quad \text{IN ASSENZA DI CARICO}$$



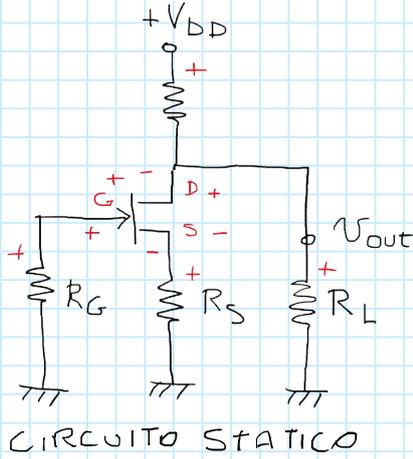
Se è presente un carico R_L , nel circuito dinamico il carico risulterà in parallelo ad R_D . Nel calcolo di A_V si sostituisce $R_L // R_D$ ad R_D .

CIRCUITO DINAMICO
(con carico)

$$\underline{A_V = -g_m R_L // R_D}$$

$$\underline{v_{out} = v_{DS} = A_V v_{GS} = -g_m R_L // R_D \cdot v_{in}}$$

Punto di lavoro: calcolo analitico



$$\begin{cases} V_{GSQ} = -R_S I_D \\ I_D = I_{DSS} \left(1 - \frac{V_{GS}}{V_P}\right)^2 \end{cases}$$

$$I_D = I_{DSS} \left(1 + \frac{R_S I_D}{V_P}\right)^2$$

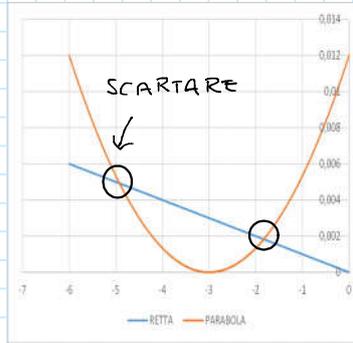
$$I_D = I_{DSS} + 2 I_{DSS} \frac{R_S}{V_P} I_D + I_{DSS} \frac{R_S^2}{V_P^2} I_D^2$$

$$I_{DSS} \frac{R_S^2}{V_P^2} \cdot I_D^2 + \left(2 I_{DSS} \frac{R_S}{V_P} - 1\right) \cdot I_D + I_{DSS} = 0$$

è una eq. di 2° grado in I_D

$$a = I_{DSS} \frac{R_S^2}{V_P^2} \quad b = 2 I_{DSS} \frac{R_S}{V_P} - 1 \quad c = I_{DSS}$$

La risolvo e delle 2 soluzioni considero solo la più piccola

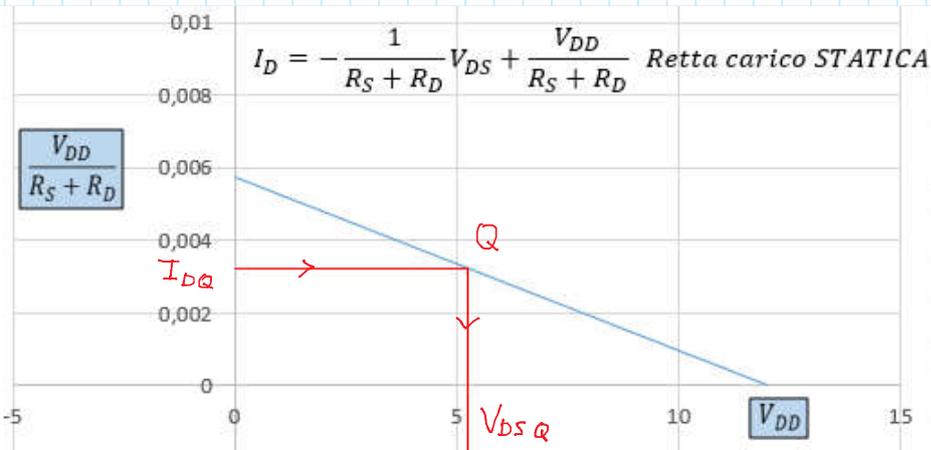


Nell'equazione della retta di carico:

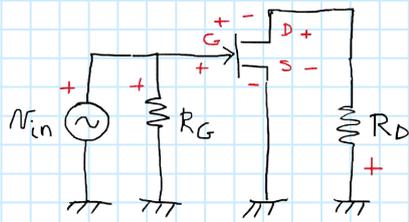
$$(R_D + R_S) I_D + V_{DS} = V_{DD}$$

sostituisco la I_{DQ} trovata e ricavo V_{DSQ}

$$V_{DSQ} = V_{DD} - (R_S + R_D) I_{DQ}$$



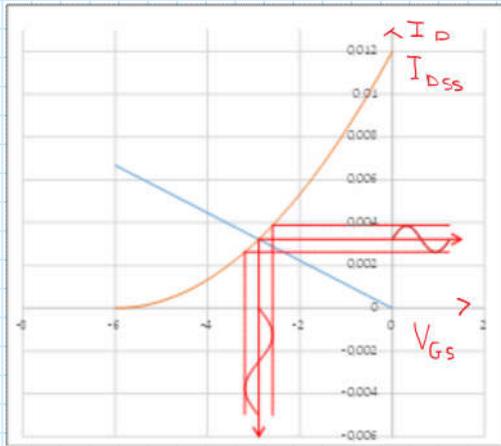
Analisi dinamica: calcolo analitico



Bisogna fare riferimento al circuito dinamico ($C \rightarrow I.C.C.$)

$v_{in} = v_{GS} \Rightarrow v_{GS}$ oscilla attorno al punto di lavoro V_{GSQ} causando una

corrispondente variazione della i_D attorno ad I_{DQ}



L'oscillazione di i_D causa una oscillazione di v_{DS} attorno V_{DSQ}
 v_{DS} è la tensione di uscita in quanto è applicata su R_D
 (o su $R_L // R_D$ in presenza di carico)

NB Per il circ. dinamico $v_{DS} = -R_D // R_L \cdot i_D \Rightarrow i_D = -\frac{1}{R_D // R_L} v_{DS}$ RETTA DI CARICO DINAMICA
 Quindi è su questa retta che avvengono le oscillazioni (dinamiche)

Per il calcolo di v_{DS} si utilizza la formula del guadagno di tensione ricavata in precedenza:

$$A_v = -g_m R_L // R_D \Rightarrow v_{out} = -g_m R_L // R_D \cdot v_{in}$$

Tendo conto dell'analisi statica e dell'analisi dinamica:

$$v_{out}(t) = V_{DSQ} + A_v v_{in}$$