

Specifica

K costante di Boltzmann = $1,380649 \cdot 10^{-23} \text{ J/K}$

T Temperatura ambiente = 300 K ($= 26,85 \text{ }^\circ\text{C}$)

$\omega_{t,db}$ Gain Bandwidth = 5 MHz $2\pi = 10^7 \text{ rad/s}$

$\frac{V_{in}}{I_{Q}}$ Tensione di saturazione riferita all'ingresso $\Rightarrow \frac{V_{in}^2}{\Delta_f^2} = (26 \cdot 10^3)^2 \text{ V}^2$

SR Slew Rate, $\frac{dV_{out}}{dt} = +5/10^6 \text{ V/s}$

$$1) C_c = \frac{16 KT}{3 \omega_{t,db} \frac{V_{in}^2}{\Delta_f^2}} \left(1 + \frac{SR}{\omega_{t,db} V_{out}} \right)$$

$$21 \leq V_{in,max} = V_{DD} - V_{DS,sat} - V_{D1} + V_{DS,sat} = V_{DD} - V_{DS,sat} - V_{D1} + V_{in}$$

$$V_{DS,sat} \leq V_{DD} - V_{DS,sat} - V_{D1} + V_{in} \Rightarrow V_{DS,sat} = 0,203 \text{ V}$$

$$C_c = 1,832276648 \cdot 10^{-16} \approx 1,832 \text{ pF}$$

$$2) I_T = SR (C_c + C_L) = 34,16138324 \cdot 10^{-6} \approx 34,161 \mu\text{A}$$

$$22 \geq V_{in,max} = V_{DS,sat} + V_{DS} \Rightarrow V_{DS,sat} \leq V_{in,max} - V_{DS} = 0,3 \text{ V}$$

$$3) L_6 = \sqrt{\frac{3}{2} \frac{\mu_p V_{DS} C_c}{\omega_{t,db} (C_c + C_L) f_0(PM)}}$$

$$22 \leq V_{in,max} = V_{DD} - V_{DS,sat}$$

$$V_{DS,sat} \leq V_{DD} - V_{DS,sat} = 0,3 \text{ V}$$

$$L_6 = 5,264993728 \cdot 10^{-6} \approx 5,265 \mu\text{m}$$

μ_p Mobilità portatori di carica (tracce) = $\frac{K'}{C_{ox}} = \frac{K_P}{C_{ox}}$

$$= \frac{K_P}{C_{ox}} \frac{f_{ox}}{f_0} = 41,5 \cdot 10^{-4} \times \frac{36 \cdot 10^9}{36 \cdot 10^9 \cdot 10^4} = 12,43879368 \cdot 10^{-3} \frac{\text{m}^2}{\text{V} \cdot \text{s}}$$

$f_0(PM)$ in $PM > 60^\circ$

Introduzione del polo P_3 , riflessa sul PM:

$$PM = \arctg \left(\frac{P_3 S_6 V_{DS}}{P_2 C_{ox} V_{DS} \frac{C_c}{C_c + C_L} \frac{1}{\omega_{t,db}}} \right)$$

con $I_D = I_T$

$$P_2 = \mu_p C_{ox} = K_P$$

Conoscendo il nuovo valore di $V_{DS,sat}$ rispetto alla specifica si $V_{in,max}$

$$L_6^* = 4,934352177 \cdot 10^{-6}$$

$$S_6^* = 37,6898817 \rightarrow W_6^* = 1,656226137 \cdot 10^{-4}$$

$$4) S_6 = \frac{W_6}{L_6} \Rightarrow S_6 = \frac{2 I_D}{P_2 W_6^2}$$

$$S_6 = 18,29257463 \approx 18,293$$

$$\hookrightarrow W_6 = 36,31023103 \cdot 10^{-6} \approx 36,31 \mu\text{m}$$

$$5) I_T = SR C_c = 34,16138324 \cdot 10^{-6} \approx 34,161 \mu\text{A}$$

$$I_1 = I_2 = I_3 = I_4 = I_5 = \frac{I_T}{2} = 1,58019162 \cdot 10^{-6} \approx 1,581 \mu\text{A}$$

Perfetto Bilanciamento

$$6) S_1 = \frac{W_1}{L_1} = \frac{2 I_1}{P_1 W_1^2} = 1,987235700 \approx 1,987$$

$$\text{con } V_{DS,sat} = \frac{SR}{\omega_{t,db}} = 0,1531549431 \approx 0,153$$

$$7) S_5 = \frac{W_5}{L_5} = \frac{2 I_5}{P_5 W_5^2} = 0,9497541892 \approx 0,9498$$

$$+3 \geq V_{in,max} = V_{DS,sat} + V_{DS} + V_{D1} + V_{in}$$

$$V_{DS,sat} \leq V_{DS,sat} - V_{DS} - V_{D1} - V_{in} \Rightarrow V_{DS,sat} = 0,3308452563 \approx 0,331$$

$$8) \frac{S_7}{S_5} = \frac{I_7}{I_5} \rightarrow S_7 = \frac{I_7}{I_5} S_5 = \left(\frac{C_c + C_L}{C_c} \right) S_5 = 3,423610149 \approx 3,423$$

$$9) S_3 = S_4 = \frac{S_7}{2 S_5} S_5 = 2,452846318 \approx 2,453$$

$$9. \frac{1}{2} R_c = \frac{1}{g_{m6}} \left(1 + \frac{C_c}{C_L} \right) = \frac{1}{\frac{1}{1,0 \cdot 10^{-4}} \cdot 1} \left(1 + \frac{C_c}{C_L} \right) = 16373,07338 \Omega$$

$$S_3^* = S_4^* = 5,053827128$$

$$R_c^* = 11406,57445 \approx 11,406 \text{ K}\Omega$$

Con i nuovi dimensionamenti di I_D implementati si avrà un peggioramento di PM, ma rispetto ancora la specifica

$$PM = 59,99999993$$

$$E_{tot} = 0,0000012$$

252

3.2) $R_C = \frac{1}{g_{m6}} \left(1 + \frac{C_L}{C} \right) = \frac{1}{\sqrt{2\beta_p S_p I_0}} \left(1 + \frac{C_L}{C} \right) = 16373.07338 \Omega$
 Valore ANALITICO di R_C
~~1111~~ $\approx 16.373 \text{ K}\Omega$

$$R_C^* = 11406.57445 \approx 11.406 \text{ K}\Omega$$

QUINDI RASUMENDO I DIMENSIONAMENTI TROVATI

Essendo transistor in saturazione possiamo verificare la validità dei calcoli

$$V_{ov} = \sqrt{\frac{2I_{DQ}}{\beta_p S_p}}$$

	$\frac{W}{L}$	V_{ov}	I_D	
M_1	1987	0.159	4.581 μ	✓
M_2	51	V_{ov1}	4.581 μ	✓
M_3	2453	0.209	4.581 μ	✗ ₁₂
M_4	2453	V_{ov}	4.581 μ	✗ ₁₂
M_5	9919	0.331	34.161 μ	✓
M_6	1828	0.300	34.161 μ	✓
M_7	3429	0.300	34.161 μ	✗ ₁

Le tensioni di overdrive erano dettate dalle specifiche sulle oscillazioni (V_{ov}) scelta i dimensionamenti e ricavati dall'ipotesi di PERFETTO BILANCIAMENTO.

prodotta per mantenere zero e mantenere $V_{ov3} = 0.209$, così che si rispetti la specifica, si deve imporre la condizione di bilanciamento $V_{ov6} = V_{ov3} = V_{ov4} = 0.209$!

x la condizione di bilanciamento si deve avere
 $V_{ov3} = V_{ov4}$ ma $V_{ov3} = V_{ov3}$
 $V_{ov4} = V_{ov4}$
 $V_{ov3} = V_{ov4} = V_{ov6}$

x M_7 è impossibile risolvere il problema perché I_{D7} è dettata da S_7 e C_L , mentre S_7 è dettato da S_7 per poter avere $S_7^* = S_7^*$
 partendo da $V_{ov7}^* = 0.3308450569 \approx 0.331$ ($= V_{ov5}$)
 quindi non risulterà rispettata la specifica di V_{ov7} !

$$\Sigma \% \approx 1,4 \%$$

11) $S_8 = \frac{C_L}{C_{in6}} S_8 = 43056.93836 \approx 4306$

$$R_C = R_{C_{M9}}$$

$$V_{ov9} = \frac{1}{\beta_p S_9 R_C} = 0.2939393939$$

$$R_{C_{M9}}^{un} = \frac{1}{\beta_p S_9 V_{ov9}}$$

$$S_9^* = 1040765425$$

$$V_{ov9}^* = V_{ov6} = 0.209$$

12) Verifica del rispetto di specifica A_v^{dB}

$$A_v = -g_{m1} R_{out1} (-g_{m6}) R_{out6} =$$

$$= \sqrt{2\beta_p S_1 I_1} \frac{1}{g_{d1} + g_{d6}} \sqrt{2\beta_p S_6 I_6} \frac{1}{g_{d6} + g_{d7}} =$$

$$= \frac{\sqrt{2\beta_p S_1 I_1}}{(\lambda_1 + \lambda_6) I_1} \frac{\sqrt{2\beta_p S_6 I_6}}{(\lambda_6 + \lambda_7) I_6} = 300630.8859$$

$$A_v^{dB} = 20 \log(A_v) = 109.5606716 > 80 \text{ dB}$$

Rete di Biasing

venerdì 4 agosto 2023 10:30

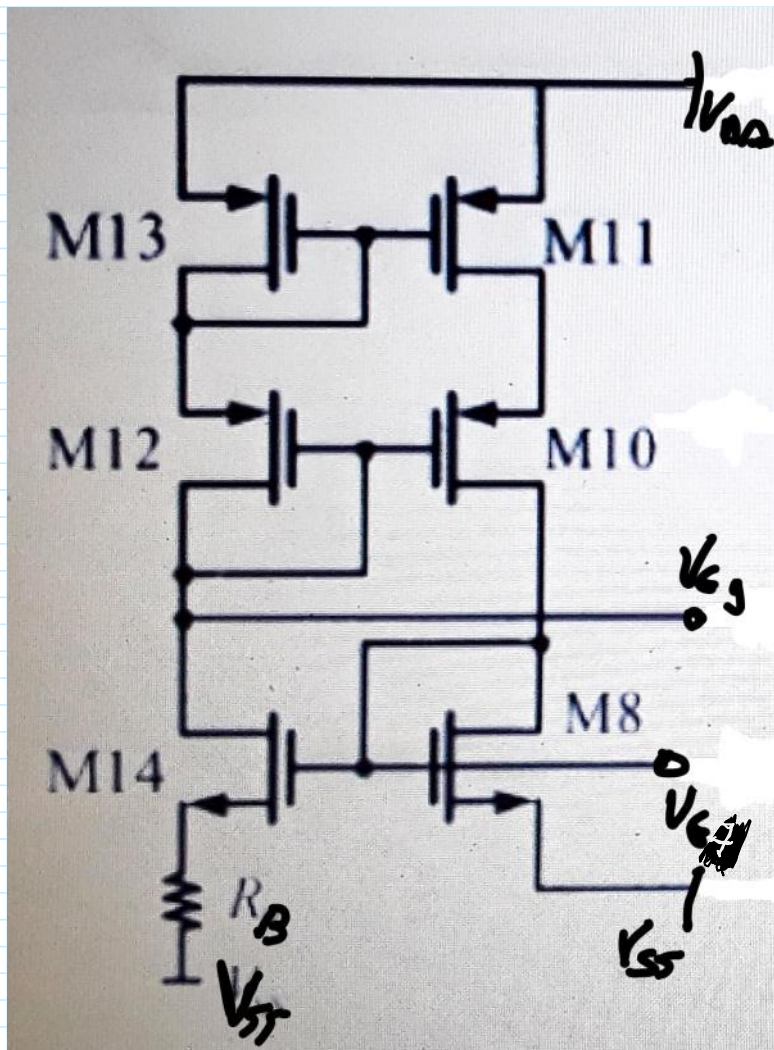
A questo punto dati tutti i parametri possiamo calcolare i valori di tensione che la rete di biasing ci deve fornire

$$1) V_{G5} = V_{G7} = V_{G8} = V_{OV} + V_{SS} + V_{TH} = -1.59154943$$

$$V_{OV5} = V_{OV7} = V_{OV8}$$

$$2) V_{GG} = V_{DD} - V_{OV9} - V_{OV6} - 2|V_{TP}| = 0.28$$

Avevo ora $V_{G7,5,8,14}$ e V_{G9} possiamo ora andare a dimensionare la rete di biasing.



Recordando le considerazioni fatte al punto 11) della rete semplice:

$$V_{GS13} = V_{GS6} \quad \wedge \quad V_{GS12} = V_{GS3}$$

$$V_{ov13} = V_{ov6} = 0.209$$

$$V_{ov12} = V_{ov3} = 0.209$$

$$\frac{S_{12}}{I_{12}} = \frac{S_{13}}{I_{13}} = \frac{S_6}{I_6} \rightarrow S_{13} = \frac{S_6}{I_6} \cdot I_{13} !$$

Siccome abbiamo uno specchio di corrente la corrente che scorre sulla rete di Biasing è identica per tutti i transistor.

Pertanto, si cerca di avere una $I_{13/12/11/10/8/14}$ la più bassa possibile perché anch'essa determina dissipazione di potenza, purché però aspettando le V_{ov} imposte e cercando di avere dimensionamenti

le V_{ov} imposte e cercando di avere dimensionamenti
non troppo bassi.

$$\times I_{13} = \frac{I_6}{4} = 854034581 \mu A$$

$$S_{13} = \frac{I_6}{4} = 9422470425 = S_{12}$$

$I_2 = I_{13}$ ed essendo uno specchio di corrente $I_{12} = I_{13} = I_{10} = I_{11} = I_{14}$
ed essendo V_{gs} entrante in un gate $I_{12} = I_{10}$

$$S_8 = \frac{2 I_8}{\beta_{M1} V_{ov8}^2} = 0.8574025351$$

Ora rimane solo M_{14} , imponendo

per $S_{14} = 4 S_8 = 3.42961014$ si ottiene

una

$$V_{ov14} = \sqrt{\frac{2 I_{14}}{\beta_{M1} S_{14}}} = 0.1654225285$$

e una resistenza R_p data da

$$R_p = \frac{V_{ov8} - V_{ov14}}{I_{14}} = 19369.53515 \approx 19369 \text{ K}\Omega$$

C_c incognita variabile

$$1) L_6 = \sqrt{\frac{3}{2} \cdot \frac{4 \mu V_{ov6}}{\omega_{6ps} \cdot \tan(\phi_M)}} \sqrt{\frac{C_c}{C_c + C_L}}$$

$$L_6 = 8.485893405 \cdot 10^{-6} \sqrt{\frac{C_c}{C_c + C_L}} \text{ sF}$$

$$2) S_6 = \frac{2 I_7}{\beta_p' V_{ov6}^2} = \frac{2 S R (C_c + C_L)}{\beta_p' V_{ov6}^2}$$

$$S_6 = 5516445489 \cdot 10^{12} \cdot (C_c + C_L)$$

$$\hookrightarrow W_6 = S_6 L_6$$

$$3) I_{1,2,3,4} = \frac{I_5}{2} = \frac{S R \cdot C_c}{2} = \frac{5 \cdot 10^6 C_c}{2}$$

$$S_1 = S_2 = \frac{5 \cdot 10^6 C_c}{182 \cdot 10^{-6} (V_{ov1})^2}$$

$$S_1 = S_2 = 1084571912 \cdot 10^{12} C_c$$

$$4) S_5 = 5019717902 \cdot 10^{11} C_c$$

$$5) S_7 = 5019717902 \cdot 10^{11} (C_c + C_e)$$

$$6) S_3 = S_4 = 2758222745 \cdot 10^{12} C_c$$

$$7) R_c = \frac{1}{g_{m6}} \left(1 + \frac{C_c}{C_c} \right) = \frac{1}{\sqrt{\beta_p' 2 S_6 I_7}} \left(1 + \frac{C_c}{C_c} \right) =$$

$$= \frac{1}{\sqrt{2 \beta_p' \frac{5.516445489 \cdot 10^{12}}{C_c + C_L} \cdot S R}} \left(\frac{C_c + C_L}{C_c} \right) \approx$$

$$R_c = \frac{1}{C_c} 209 \cdot 10^{-8}$$

$$8) S_g = \frac{C_c}{C_c + C_e} S_6 \rightarrow V_{ov12} = V_{ov9} = V_{ov6} = .209$$

$$S_g = 5516445489 \cdot 10^{12} C_c$$

$$9) I_{B3} = \frac{I_6}{4} = \frac{SR (C_c + C_e)}{4}$$

$$S_{B3} = \frac{5516445489 \cdot 10^{12} (C_c + C_e)}{4}$$

||
S₁₂

$$10) S_8 = \frac{2 \frac{SR (C_c + C_e)}{4}}{\beta'_M V_{ov8s}^2}$$

$$S_8 = 1.254929476 \cdot 10^{21} (C_c + C_e)$$

$$S_{14} = 5019717302 \cdot 10^{11} (C_c + C_e)$$

$$R_{\beta} = \frac{V_{ov8} - V_{ov14}}{\frac{SR}{4} (C_c + C_e)} = \frac{1323380227 \cdot 10^{-7}}{(C_c + C_e)}$$