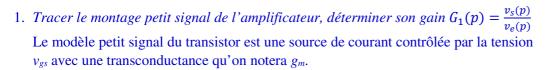
ELEC101 – Corrigés exos LG2 Amplification 1

Ex. 1: Amplificateur élémentaire

Objectif : amplificateur avec un gain DC (à la fréquence f = 0 Hz) de 500 (54 dB). La capacité CL modélise la capacité de charge de l'amplificateur qui inclut les capacités parasites de l'amplificateur lui-même et des autres blocs connectés à la sortie de l'amplificateur.



$$V_{e} \circ \bigcup_{s}^{VDD} V_{s}$$

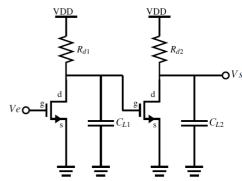
$$v_s = (R_d//C_L)(-g_m v_e) = \frac{-g_m R_d v_e}{1 + R_d C_L p}$$

$$\Rightarrow G_1(p) = \frac{-g_m R_d}{1 + R_d C_L p}$$

2. En déduire l'expression du module du gain dans le domaine de Fourier. Quel est le filtrage réalisé par l'amplificateur ? Quel est son gain DC pour $g_m = 3$ mS et $R_d = 10 \ \text{k}\Omega$?

$$|G_1(j\omega)| = \frac{g_m R_d}{\sqrt{1 + (R_d C_L \omega)^2}}$$

Le filtrage réalisé est un filtrage passe bas. En fait, tous les amplificateurs à cause de leurs capacités parasites intrinsèques ont forcément un comportement passe bas au-delà d'une certaine fréquence fixée par la résistance et la capacité de charge. Le gain DC vaut $|G_1(0)| = g_m R_d = 30 \rightarrow \text{insuffisant vs } \ll \text{ cahier des charges } \gg \text{ candidates}.$



3. Tracer le montage petit signal du montage à 2 étages et calculer son gain $G_2(p) = \frac{v_s(p)}{v_e(p)}$. Calculer son gain DC pour $g_m = 3$ mS et $R_{d1} = R_{d2} = 10$ k Ω .

$$G_{tot}(p) = G_1(p)G_2(p) = \frac{g_m^2 R_{d1} R_{d2}}{(1 + R_{d1} C_{L1} p)(1 + R_{d2} C_{L2} p)} = \frac{g_m^2 R_{d1} R_{d2}}{1 + (R_{d1} C_{L1} + R_{d2} C_{L2})p + R_{d1} R_{d2} C_{L1} C_{L2} p^2}$$

Le Gain DC vaut $|G_{tot}(0)| = R_{d1}R_{d2}g_m^2 = 900$.

4. Quels sont les conditions sur R_{d1} , R_{d2} , C_{L1} et C_{L2} qui permettent de garantir la stabilité de l'amplificateur 2 étages ?

$$g_{m}ve \geqslant_{R_{d1}} C_{L1} \qquad g_{m}vi \geqslant_{R_{d2}} C_{L}$$

$$(1 + R_{d1}C_{L1}p)(1 + R_{d2}C_{L2}p) = 0$$

Donne les pôles : $p_{1,2} = -\frac{1}{R_{d_{1,2}}C_{L_{1,2}}} < 0 \rightarrow \text{Ampli inconditionnellement stable}$.

Ex. 2 : Etude de la précision d'un amplificateur

On considère un montage d'un amplificateur élémentaire composé d'une source de courant commandée par la tension d'entrée V_e , d'une résistance ($R=10 \text{ k}\Omega$) et d'une tension d'alimentation constante $V_{dd}=3.3 \text{ V}$ (figure 1.3). Le courant I_s est donné par : $I_s=K(V_e-V_T)^2$, $K=500 \text{ }\mu\text{A/V}^2$, $V_T=0.7 \text{ V}$.

Nous appliquons un signal d'entrée $V_e(t) = B + A \cos \omega t$ avec B = 1.65 V.

1. Déterminer l'expression du signal de sortie V_s.

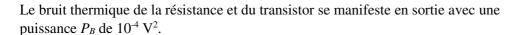
Maille de sortie:

$$V_{s} = V_{dd} - RK(V_{e} - V_{T})^{2} = V_{dd} - RK(B - V_{T} + A\cos\omega t)^{2}$$

= $V_{dd} - RK(B - V_{T})^{2} - 2RKA(B - V_{T})\cos\omega t - RKA^{2}\cos^{2}\omega t$

de la forme : $V_s = \alpha_0 + \alpha_1 \cos \omega t + \alpha_2 \cos 2\omega t$

avec:
$$\alpha_0 = V_{dd} - RK(B - V_T)^2 - RK\frac{A^2}{2}$$
, $\alpha_1 = -2RKA(B - V_T)$, $\alpha_2 = -RK\frac{A^2}{2}$.





Le « gain à la fondamentale » (ou « gain linéaire ») est défini par :
$$G_1 = \left| \frac{\alpha_1}{A} \right| = 2RK(B - V_T)$$

Le THD est défini par :
$$THD = \left| \frac{\alpha_2}{\alpha_1} \right| = \frac{A}{4(B-V_T)} \rightarrow THD_{dB} = 20 \log \frac{A}{4(B-V_T)}$$

La puissance d'une sinusoïde est donnée par $\frac{A^2}{2}$. Donc la puissance du signal en sortie est : $P_S = G_1^2 \frac{A^2}{2}$

Le SNR est donc :
$$SNR_{dB} = 10 \log \frac{P_s}{P_B} = 10 \log \frac{G_{1/2}^{2A^2}}{P_B}$$

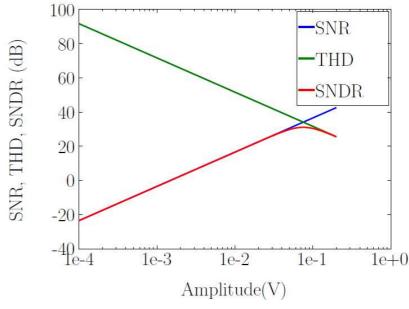
Et le SNDR :
$$SNDR_{dB} = 10 \log \frac{P_s}{P_B + P_D} = 10 \log \frac{G_1^2 \frac{A^2}{2}}{P_B + \frac{\alpha_2^2}{2}}$$

Rappel : l'expression pour convertir le TDH en dB est $10 \log THD$ (= $10 \log THD^2$) car le TDH est défini en amplitudes ; en revanche, le SNR et le SNDR sont définis en puissance, donc on utilise la définition standard du dB.

A.N.: pour
$$A = 0.01 \text{ V}$$
: $G_1 = 9.5$, $TDH = -51.6 \text{ dB}$, $SNR = 16.5 \text{ dB}$, $SNDR = 16.5 \text{ dB}$.

pour
$$A = 0.1 \text{ V}$$
: $G_1 = 9.5$, $TDH = -31.6 \text{ dB}$, $SNR = 36.5 \text{ dB}$, $SNDR = 30.4 \text{ dB}$.

Dans la figure ci-contre, nous avons tracé le SNR, SNDR et la THD en fonction de l'amplitude. Comme on peut le constater, l'augmentation de l'amplitude du signal d'entrée engendre une augmentation du SNR car cela augmente la puissance du signal d'entrée alors que la puissance du bruit reste constante. Par ailleurs, on remarque qu'à faible amplitude, le SNDR est presque égal au SNR car contribution des distorsions négligeable. Au fur et à mesure qu'on augmente l'amplitude, la contribution des distorsions devient de plus en plus importante, augmentation leur quadratique car les non-linéarités présentes sont d'ordre 2. Passé une



certaine valeur de A, la contribution des distorsions devient plus importante que celle du bruit et ainsi l'augmentation de l'amplitude résulte en une diminution du SNDR.