

### Exercice n°1. AO du second ordre bouclé sur un retour réel

Un ALI du second ordre, de transfert  $\underline{\mu} = \frac{\mu_0}{1 + 2m(j\omega/\omega_0) + (j\omega/\omega_0)^2}$ , est bouclé par un retour réel

positif  $\beta$ . On prendra  $\mu_0 = 10^5$ ,  $m = 1$ ,  $\omega_0 = 10^4$  rad/s et  $\beta = 1/10$ .

1) Indiquer un circuit permettant de réaliser ce type de bouclage avec cette valeur de  $\beta$ .

2) Représenter soigneusement le diagramme de Bode ( $G_{dB}$  seulement) correspondant à au transfert de

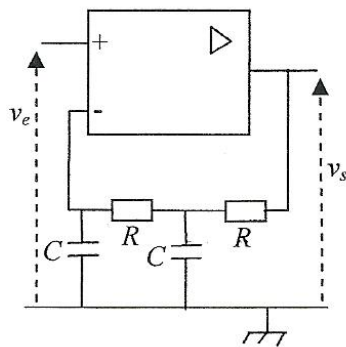
l'ALI seul  $\underline{\mu}$  et à celui du système bouclé  $\underline{A_F} = \frac{\underline{\mu}}{1 + \underline{\mu}\beta}$ .

On montrera que le transfert en boucle fermée peut se mettre sous la forme

$$\underline{A_F} = \frac{A_0}{1 + 2m_F(j\omega/\omega'_0) + (j\omega/\omega'_0)^2} \text{ avec } A_0 \approx \frac{1}{\beta} \omega'_0 = \omega_0 \sqrt{1 + \mu_0\beta} \text{ et } m_F = \frac{m}{\sqrt{1 + \mu_0\beta}}$$

Commenter le résultat obtenu.

### Exercice n°2. Stabilité d'un circuit à AO compensé avec bouclage sur la borne -



On considère le circuit suivant avec  $R = 50 \text{ K}\Omega$  et  $C = 10 \text{ }\mu\text{F}$ .

1) Pensez-vous que ce circuit sera stable ?

2) L'ALI est un ALI compensé de transfert  $\underline{\mu} = \frac{\mu_0}{1 + (j\omega/\omega_0)}$  avec

$\mu_0 = 10^5$  et  $\omega_0 = 10$  rad/s.

3) Le circuit est un système bouclé.

Identifier la chaîne directe et la chaîne de retour. Montrer que le

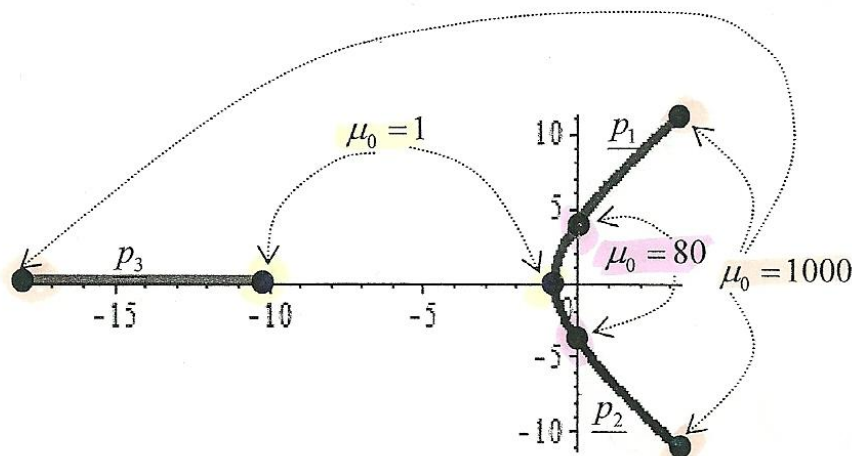
transfert  $\underline{K}$  de la chaîne de retour s'écrit  $\underline{K} = \frac{1}{1 + 3jx + (jx)^2}$  en

notant  $x = RC\omega$ .

4) Déterminer le transfert du système bouclé  $\underline{H_b}(j\omega)$  et déterminer sa limite pour un gain en boucle ouverte infini.

5) Etude détaillée de la stabilité. A partir du transfert "exact" obtenu en 4, montrer que l'équation

caractéristique permettant d'étudier la stabilité s'écrit  $\mu_0 + \left(1 + \frac{p}{\omega_0}\right)(1 + 3RCp + R^2C^2p^2) = 0$ .



On a représenté ci-contre l'évolution des trois racines dans le plan complexe (le lieu des racines) quand le gain  $\mu_0$  de l'AO évolue de 1 à 1000. Commenter les courbes précédentes et conclure sur la stabilité du montage.

### Exercice n°3. Comparaison des bandes passantes des montages "inverseur" et "non inverseur"

On souhaite réaliser un montage amplificateur de tension de gain  $G_0$  en valeur absolue dans sa bande passante. Le signe du gain est sans importance si bien que l'on peut utiliser pour cela un montage "inverseur" (gain négatif  $-G_0$ ) ou un montage "non inverseur" (gain positif  $G_0$ ). Les deux montages

sont réalisés autour du même type d'ALI compensé dont on tient compte de la bande passante finie:

$$v_s = \underline{\mu}(j\omega)\underline{\varepsilon} \text{ avec } \underline{\mu}(j\omega) \text{ du premier ordre } \underline{\mu}(j\omega) = \frac{\mu_0}{1 + j\omega / \omega_0}. \text{ Numériquement, on prendra les}$$

valeurs typiques  $\mu_0 = 10^5$  et  $\omega_0 = 10$  rad/s.

Pour une valeur donnée de  $G_0$  lequel des deux montages aura la bande passante la plus grande ? Commenter.

#### Exercice n°4. Amplificateurs en cascade

On souhaite réaliser un montage amplificateur de tension de gain  $G_0$  positif donné dans sa bande passante. On peut utiliser pour cela un unique montage à ALI non inverseur (gain positif  $G_0$ ) ou deux montages à ALI non inverseur de gain  $\sqrt{G_0}$  chacun dans sa bande passante.

Les deux montages sont réalisés autour du même type d'AO compensé dont on tient compte de la

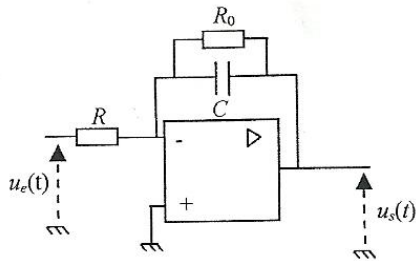
$$\text{bande passante finie: } v_s = \underline{\mu}(j\omega)\underline{\varepsilon} \text{ avec } \underline{\mu}(j\omega) \text{ du premier ordre } \underline{\mu}(j\omega) = \frac{\mu_0}{1 + j\omega / \omega_0}.$$

Numériquement, on prendra les valeurs typiques  $\mu_0 = 10^5$  et  $\omega_0 = 10$  rad/s.

Pour une valeur donnée de  $G_0$  lequel des deux montages (un seul amplificateur ou deux en cascade) aura la bande passante la plus grande ? Représenter les diagrammes de Bode dans le cas  $G_0 = 100$ .

#### Exercice n°5. Comportement fréquentiel de l'intégrateur « amélioré »

On considère le montage intégrateur à ALI "amélioré" pour empêcher qu'il ne dérive : une résistance  $R_0$ , « grande », est placée en parallèle sur le condensateur. On prendra typiquement  $R = 1 \text{ K}\Omega$ ,  $C = 100 \text{ nF}$  et  $R_0 = 1 \text{ M}\Omega$ .



1) On suppose l'ALI idéal. Déterminer le transfert du montage. Dans quel domaine de fréquence est-il effectivement intégrateur ?

2) On souhaite maintenant prendre en compte le comportement fréquentiel de l'ALI compensé :  $\underline{u}_s = \underline{\mu}\underline{\varepsilon}$  avec  $\underline{\mu}$  du premier

$$\text{ordre : } \underline{\mu} = \frac{\mu_0}{1 + j\frac{\omega}{\omega_0}} \text{ Numériquement, on prendra les valeurs}$$

typiques  $\mu_0 = 10^5$  et  $\omega_0 = 10$  rad/s.

a) En tenant compte des simplifications permises par les ordres de grandeur de  $R$ ,  $C$ ,  $R_0$ ,  $\mu_0$  et  $\omega_0$ , montrer que le transfert de l'intégrateur peut se mettre sous la forme :

$$\underline{H} = \frac{-R_0 / R}{1 + R_0 C (j\omega) + \frac{R_0 C}{\mu_0 \omega_0} (j\omega)^2}$$

b) Mettre finalement le transfert précédent sous la forme :  $\underline{H} = \frac{-R_0 / R}{\left(1 + \frac{j\omega}{\omega_1}\right)\left(1 + \frac{j\omega}{\omega_2}\right)}$  avec les

pulsations de coupure qui s'écrivent  $\omega_1 = \frac{1}{R_0 C}$  et  $\omega_2 = \mu_0 \omega_0$  compte tenu de l'inégalité

$R_0 C \mu_0 \omega_0 \gg 1$ . Représenter le diagramme de Bode correspondant. Dans quel domaine de fréquence le circuit est-il un intégrateur ? Comment se comporte-t-il en dehors de ce domaine ?