

TD11

TD 11 / ASSERVIR UN SYSTÈME

Correction

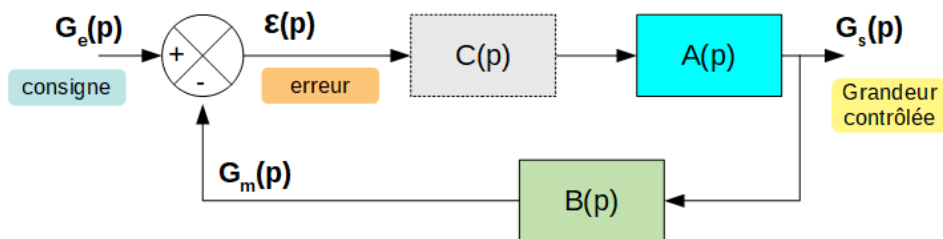
Exercice 1 - Boucle ouverte et boucle fermée

Notions abordées

- ▷ Modélisation d'un Amplificateur Linéaire Linéaire - ordre 1
- ▷ Intérêt du rebouclage d'un ALI

Boucle ouverte et boucle fermée

On s'intéresse au système bouclé suivant :



où :

- $A(p)$: système à asservir
- $B(p)$: système de mesure (retour) de la grandeur à asservir
- $C(p)$: correcteur de l'asservissement
- $G_e(p)$: grandeur physique de consigne
- $G_s(p)$: grandeur physique de sortie
- $\varepsilon(p)$: erreur entre la consigne et la sortie

Boucle ouverte

1. Calculez la fonction de transfert en boucle ouverte : $TF_{BO}(p) = \frac{G_m(p)}{\varepsilon(p)}$

Réponse

$$TF_{BO}(p) = \frac{G_m(p)}{\varepsilon(p)} = C(p) \cdot A(p) \cdot B(p)$$

2. Calculez la fonction de transfert en boucle fermée, entre la consigne et la grandeur contrôlée : $TF_{BF}(p) = \frac{G_s(p)}{G_e(p)}$

Réponse

On a $G_s(p) = C(p) \cdot A(p) \cdot \varepsilon(p)$ et $\varepsilon(p) = G_e(p) - B(p) \cdot G_s(p)$

On obtient alors : $G_s(p) = C(p) \cdot A(p) \cdot (G_e(p) - B(p) \cdot G_s(p))$

Ce qui donne :

$$TF_{BF}(p) = \frac{G_s(p)}{G_e(p)} = \frac{A(p) \cdot C(p)}{1 + A(p) \cdot C(p) \cdot B(p)}$$

On notera $L(p) = A(p) \cdot B(p) \cdot C(p)$.

3. Que devient l'expression précédente $TF_{BF}(p)$?

Réponse

$$TF_{BF}(p) = \frac{G_s(p)}{G_e(p)} = \frac{A(p) \cdot C(p)}{1 + L(p)}$$

4. Ce système peut-il être instable ?

Réponse

Il peut devenir instable si pour une valeur de fréquence (pulsation), $L(p) = -1$ (nombre réel de valeur égale à -1).

Il existe des critères de stabilité basés sur les pôles de la fonction de transfert qui seront vus dans le cours d'automatique de 2A.

Début de démonstration

La réponse en fréquence d'un système peut se mettre sous la forme : $T_{FTBF}(p) = N(p)/D(p)$ où $N(p)$ et $D(p)$ sont des polynômes en p .

Il est possible par décomposition en éléments simples d'obtenir la forme suivante :

$$T_{FTBF}(p) = \sum_k \frac{c_k}{p - a_k}$$

où les a_k sont réels ou complexes conjugués, ce sont les pôles de la fonction de transfert $T(p)$.

Par fonction de Laplace inverse, on peut montrer que l'application d'un dirac sur un tel système amène la sortie à évoluer de la façon suivante :

$$s(t) = \sum_k c_k \cdot e^{a_k \cdot t}$$

Cette expression tend vers une valeur finie (amortissement) lorsque les **pôles** a_k de la fonction de transfert sont à **valeurs réelles négatives**. C'est une condition nécessaire à la stabilité d'un système.

5. Est-ce qu'un système d'ordre 1 stable (de la forme $A(p) = \frac{A_0}{1+j\omega/\omega_0}$) non corrigé mais rebouclé peut devenir instable ? Un système d'ordre supérieur à 1 ?

Réponse

Dans le cas $A(p)$ du premier ordre, de la forme $A(p) = \frac{A_0}{1+j\omega/\omega_0}$, par rebouclage, le dénominateur de la FTBF devient $1 + A(p) \cdot B(p)$. Le système reste stable si $B(p) = B_0 > 0$.

Dans le cas $A(p)$ du second ordre, par rebouclage, le dénominateur de la FTBF peut devenir réel pur pour une valeur de fréquence particulière et avoir une valeur inférieure à -1. Dans ce cas, le système peut devenir instable.

Critères de stabilité

Selon le degré du polynôme $D(p)$, il peut être difficile d'en trouver les pôles.

Il existe alors des critères (algébriques ou graphiques) permettant de déterminer la stabilité d'un système en boucle fermée à partir de l'étude en fréquence en boucle ouverte :

- **critère du revers de Nyquist** (basé sur l'étude dans le plan complexe de Nyquist) ;
- **critère de Routh**, critère permettant de déterminer à partir du polynôme $D(p)$ de la fonction de transfert le signe des racines de ce polynôme

Boucle fermée

En boucle fermée, on désire que le système :

- suive la consigne en régime établi (précision)
- élimine les perturbations (rejet des perturbations)
- ait une dynamique rapide

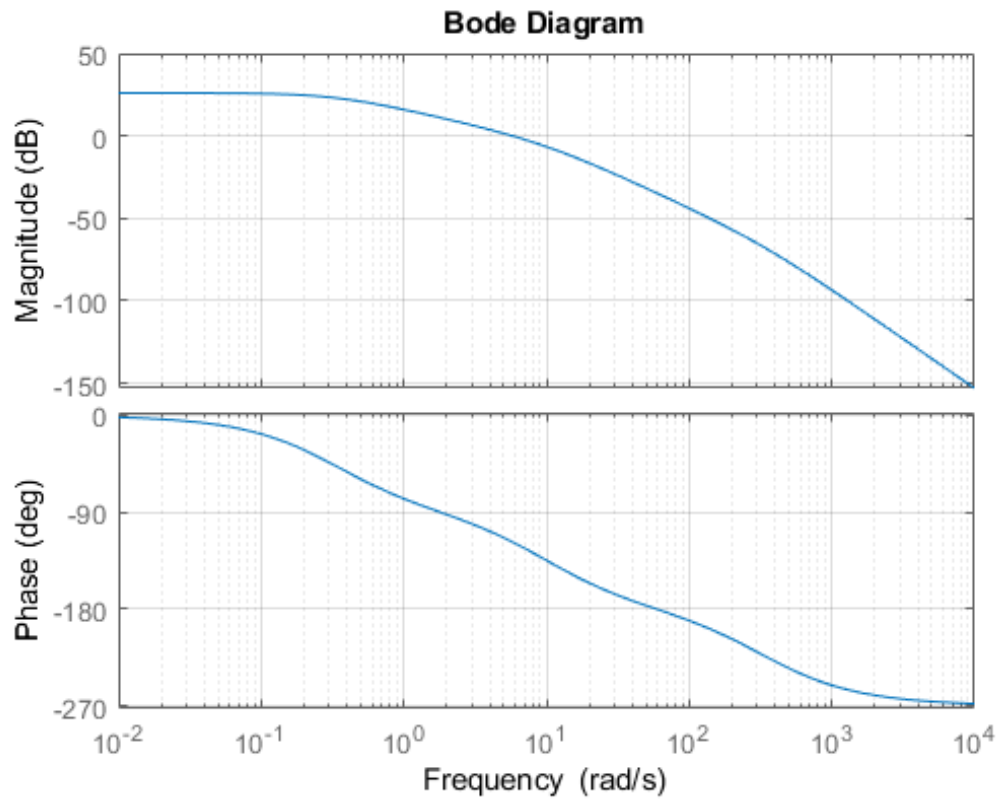
Stabilité d'un système

Certains systèmes bouclés peuvent devenir instable si la fonction de transfert en boucle ouverte s'approche trop près (pour certaines fréquences) de la valeur -1. En ajoutant des éléments correcteurs, il est possible de modifier le comportement et ainsi éviter que le système ne devienne instable, tout en essayant de le rendre plus rapide et plus robuste.

Pour estimer les risques d'instabilité, on s'intéresse aux marges de gain et de phase d'un système en boucle ouverte, qui déterminera ensuite sa robustesse en boucle fermée.

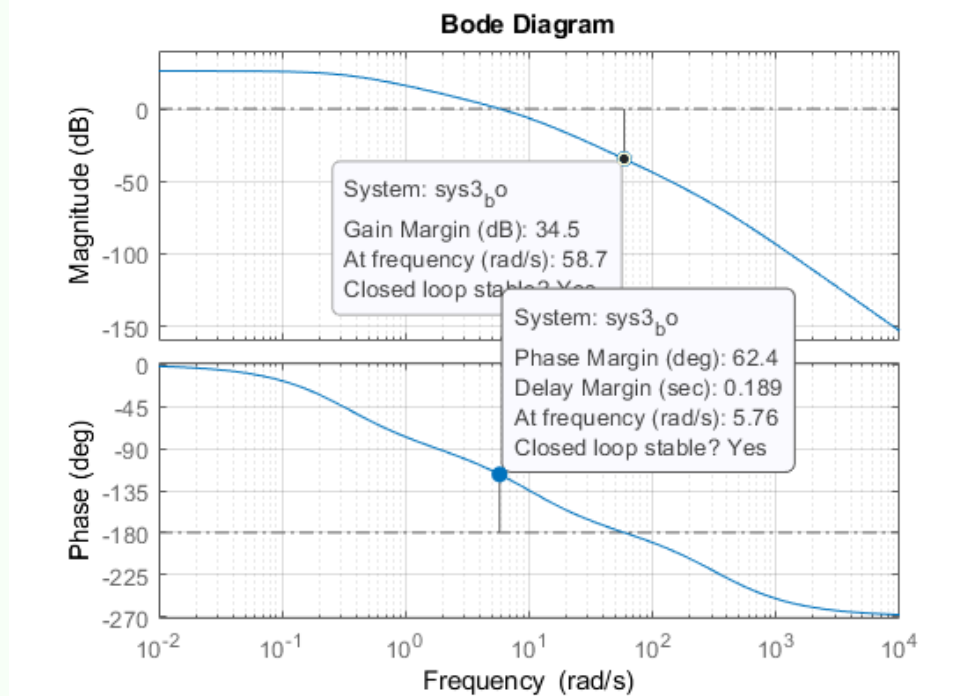
Le point critique à ne pas franchir est le point -1, c'est à dire la pulsation pour laquelle $|L(p)| = 1 = 0dB$ et $arg(L(p)) = -\pi$.

On propose d'étudier le système dont on donne le diagramme de Bode suivant :



1. Mesurez les marges de gain et de phase et concluez sur sa stabilité en boucle fermée.

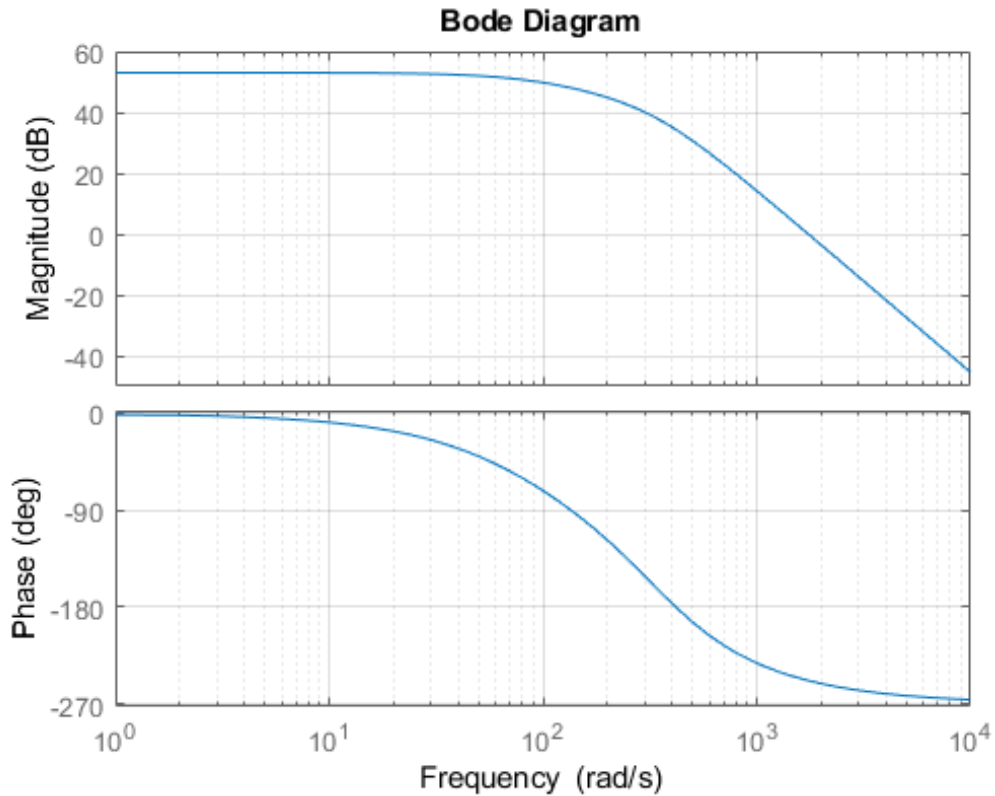
Réponse



Quelques informations sur ces marges :

- **Un système est stable en BF si la marge de phase est positive.**
- La marge de gain correspond au gain supplémentaire maximum que l'on peut donner au système en BO sans risquer de le rendre instable en BF.
- Plus les marges sont grandes, plus robuste est la stabilité

2. Qu'en est-il de ce nouveau système dont on donne le diagramme de Bode ?



Réponse

Ce système est instable... Pour $G = 0\text{dB}$, on a une phase inférieure à -180deg .
La marge de phase est donc négative.

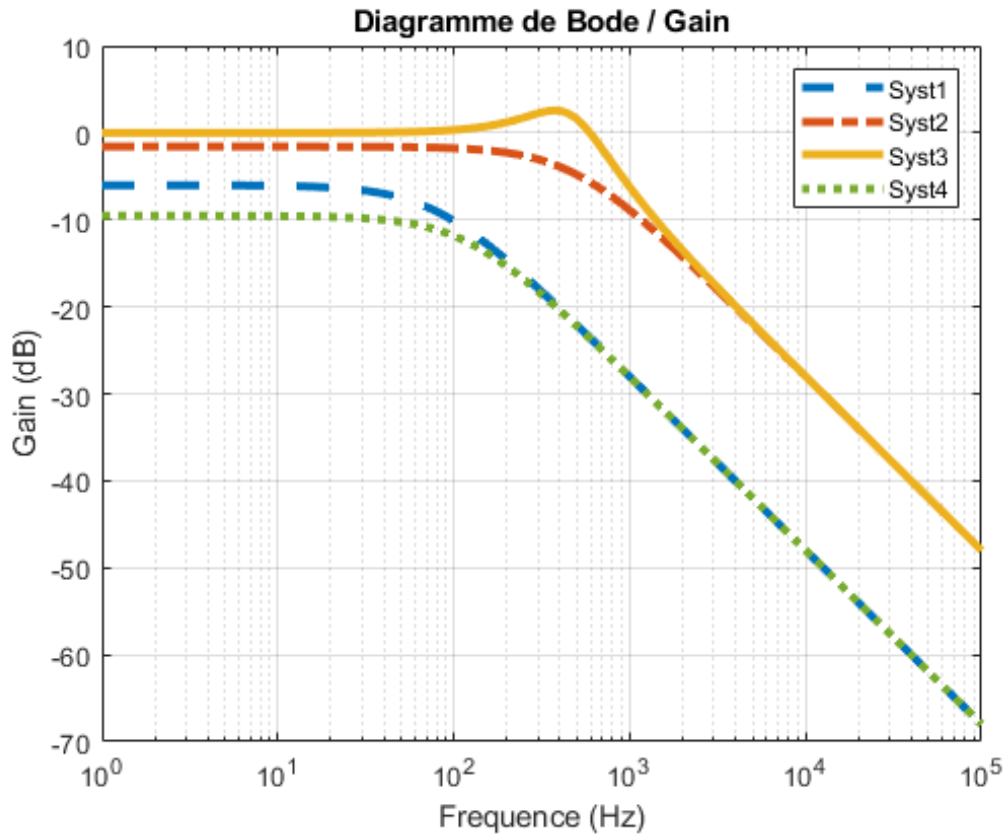
Correction d'un système

Dans cette partie, on utilisera comme exemple un système du premier ordre de la forme :

$$H(p) = \frac{H_0}{1 + \tau \cdot p}$$

On prendra $H_0 = 0.5$ et $\tau = 2 \cdot 10^{-3}$

1. Parmi les réponses en fréquence proposées par la suite, laquelle correspond :
 - (a) au système en boucle ouverte
 - (b) au système en boucle fermée, avec un retour unitaire ($B(p) = 1$) et sans correction ($C(p) = 1$)
 - (c) au système en boucle fermée, avec un retour unitaire ($B(p) = 1$) et une correction proportionnelle ($C(p) = G$ avec $G = 10$)
 - (d) au système en boucle fermée, avec un retour unitaire ($B(p) = 1$) et une correction proportionnelle et intégrale ($C(p) = G + 1/(\tau_i \cdot p)$ avec $G = 10$ et $\tau_i = 3 \cdot 10^{-5}$)



Réponse

On peut calculer la fonction de transfert en boucle fermée, avec et sans correction.

Cas boucle fermé sans correction (B = 1) :

$$FTBF(p) = \frac{H(p)}{1 + H(p)} = \frac{H_0}{1 + H_0} \cdot \frac{1}{1 + \frac{\tau \cdot p}{1 + H_0}}$$

Gain statique : $FTBF_0 = H_0 / (1 + H_0)$

Constante de temps : $\tau_B F = \tau / (1 + H_0) < \tau$

Cas boucle fermé avec correction proportionnelle (G = 10 et B = 1) :

$$FTBF(p) = \frac{C(p) \cdot H(p)}{1 + C(p) \cdot H(p)} = \frac{G \cdot H_0}{1 + G \cdot H_0} \cdot \frac{1}{1 + \frac{\tau \cdot p}{1 + G \cdot H_0}}$$

Gain statique : $FTBF_0 = G \cdot H_0 / (1 + G \cdot H_0) = 0.803 = -1.5 \text{ dB}$

Constante de temps : $\tau_B F = \tau / (1 + G \cdot H_0) < \tau$

Cas boucle fermé avec correction proportionnelle et intégrale (G = 10 et B = 1) :

$$FTBF(p) = \frac{C(p) \cdot H(p)}{1 + C(p) \cdot H(p)}$$

$$C(p) \cdot H(p) = \frac{H_0 \cdot G \cdot \tau_i \cdot p + H_0}{\tau_i \cdot p + \tau \cdot \tau_i \cdot p}$$

On obtient en boucle fermée une réponse du second ordre, qui peut être résonant.

$$FTBF(p) = \frac{G \cdot \tau_i \cdot p}{1 + (1/H_0 + K) \cdot \tau_i \cdot p + \tau \cdot \tau_i p^2 / H_0}$$

Réponse

Identification des réponses en fréquence

Syst 1 : Sys Bouclé : on peut calculer le gain statique qui vaut $0.5/(1 + 0.5)$ ($G_0 = -9.6$ dB) et premier ordre

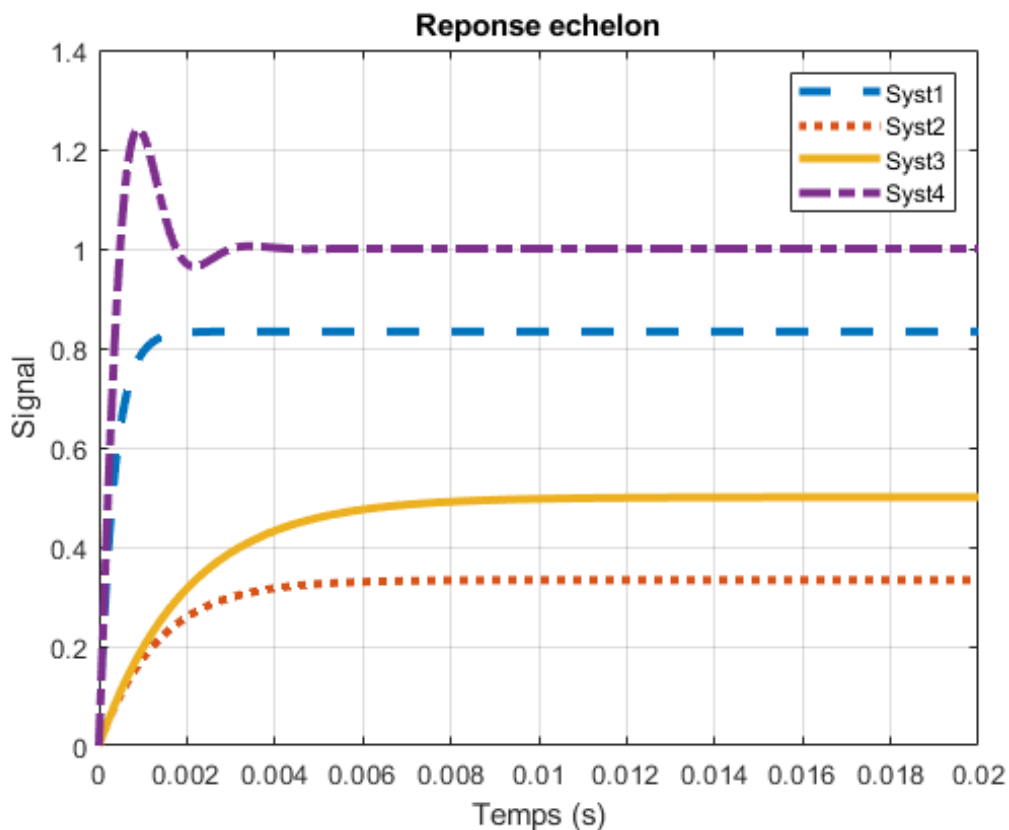
Syst 2 : Sys Bouclé + P : erreur statique encore présente mais système plus rapide

Syst 3 : Sys Bouclé + PI : pas d'erreur statique (gain statique = 0dB) et système avec la plus grande bande-passante, mais pouvant devenir très résonant

Syst 4 : Sys Ouvert : $G_0 = -6$ dB et premier ordre

Il est intéressant de voir ici que le rebouclage et la correction d'un système permet de modifier sa réponse en fréquence et donc sa réponse à un échelon.

2. Même question avec les réponses indicielles suivantes.



Réponse

Syst 1 : Sys Bouclé + P : erreur statique encore présente mais système plus rapide, mais pouvant devenir oscillant si G mal choisi

Syst 2 : Sys Bouclé : on peut calculer le gain statique qui vaut $0.5/(1 + 0.5)$

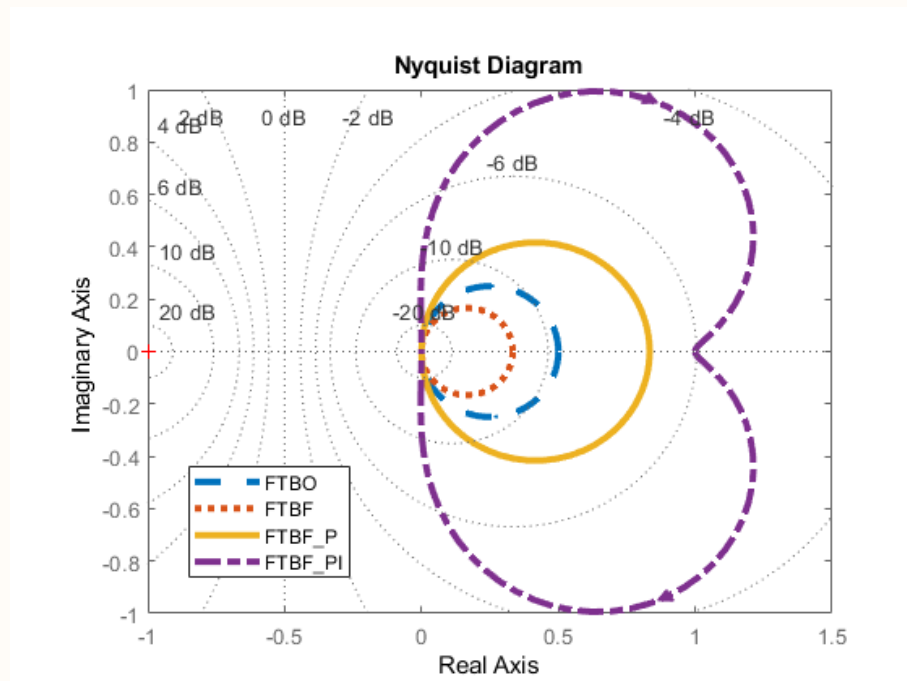
Syst 3 : Sys Ouvert : gain statique = 0.5 et constante de temps

Syst 4 : Sys Bouclé + PI : pas d'erreur statique pour une consigne appliquée à 1 et résonance (ordre 2 à cause du correcteur)

Il est intéressant de voir ici que le rebouclage et la correction d'un système permet de modifier sa réponse en fréquence et donc sa réponse à un échelon.

Complément d'information

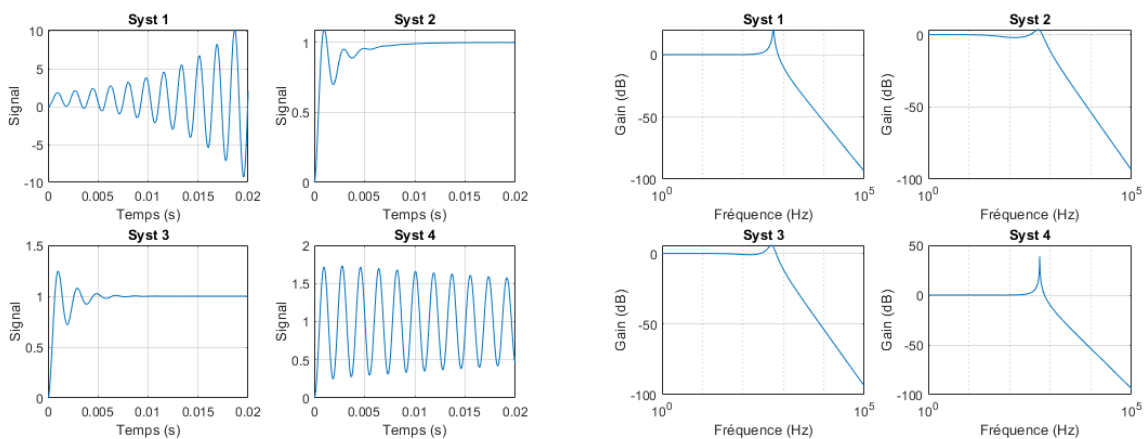
On peut aussi introduire ici les lieux de Nyquist pour étudier ensuite la stabilité.



Correction et stabilité

On se base sur le système précédent, $H(p) = \frac{H_0}{1+\tau_i \cdot p}$, rebouclé de manière unitaire ($B(p) = 1$) et une correction proportionnelle et intégrale ($C(p) = G + 1/(\tau_i \cdot p)$ avec $G = 10$).

Précisez si la correction intégrale est bien choisie dans les 4 cas suivants (réponse indicielle et réponse fréquentielle).



Réponse

Syst 1 : La réponse indicielle de ce système part à la dérive (ne converge pas). Ce système est instable.

Syst 2 : La réponse indicielle de ce système est amortie, mais le temps de montée semble mal choisi. Le paramètre τ_i est probablement mal choisi.

Syst 3 : La réponse indicielle de ce système est relativement bien amortie et tend vers une valeur finie. Le paramétrage du correcteur semble le meilleur dans ce cas là.

Syst 4 : La réponse indicielle de ce système est peu amorti. Le correcteur semble mal paramétré.

Exercice 2 - Exemple 1 : Amplificateur non-inverseur

Notions abordées

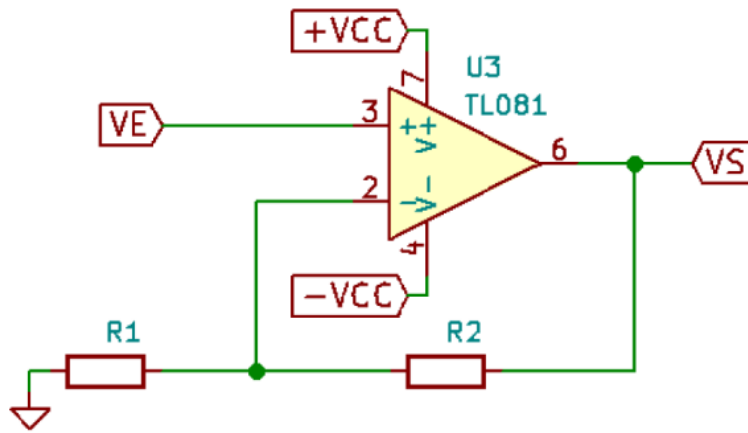
▷ Système rebouclé basé sur les ALI

On rappelle qu'un ALI (Amplificateur Linéaire Intégré) peut être modélisé par une fonction de transfert du premier ordre du type :

$$A(p) = \frac{A_0}{1 + \frac{p}{\omega_0}}$$

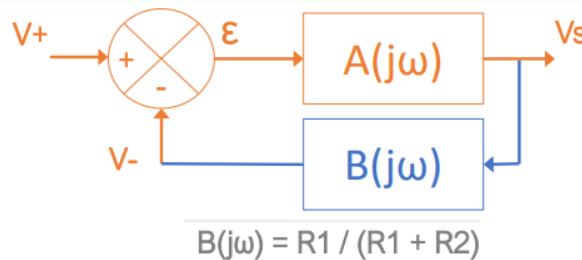
où A_0 est l'amplification différentielle statique et $\omega_0 = \frac{GBP}{A_0}$ la pulsation de coupure, avec GBP la bande-passante unitaire.

On réalise autour de cet ALI un montage non-inverseur, dont le schéma est donné par la suite.



1. Proposez un schéma bloc pour un montage amplificateur non-inverseur.

Réponse



$B(p) = V-(p)/V_S(p) = R_1/(R_1 + R_2)$ si R_2 est la résistance de contre-réaction et R_1 la résistance à la masse.

2. Calculez la fonction de transfert en boucle fermée de ce montage.

Réponse

On a $G(p) = A(p)/(1 + A(p) \cdot B(p))$ avec $A(p)$ la fonction de transfert de l'ALI et $B(p) = \frac{R_1}{R_1 + R_2}$.
On obtient alors :

$$G(p) = \frac{\frac{A_0}{1 + \frac{p}{\omega_c}}}{1 + \frac{A_0}{1 + \frac{p}{\omega_c}} \cdot \frac{R_1}{R_1 + R_2}}$$

Après simplification, on obtient :

$$G(p) = \frac{A_0}{1 + A_0 \cdot \frac{R_1}{R_1 + R_2}} \cdot \frac{1}{1 + \frac{p}{\omega_c} \cdot \frac{1}{1 + A_0 \cdot \frac{R_1}{R_1 + R_2}}}$$

3. Que valent à présent le gain statique et la pulsation caractéristique de ce système (pour les mêmes valeurs de A_0 et GBP) ?

Réponse

Le gain statique vaut alors : $G_0 = \frac{A_0}{1 + A_0 \cdot \frac{R_1}{R_1 + R_2}}$

On peut simplifier si A_0 est « grand » par : $G_0 = \frac{R_1 + R_2}{R_1}$.

La pulsation de coupure vaut : $\omega_0 = \omega_c \cdot (1 + A_0 \cdot \frac{R_1}{R_1 + R_2})$,

donc $f_0 = 2 \cdot \pi \cdot f_c \cdot (1 + A_0 \cdot \frac{R_1}{R_1 + R_2}) = GBP \cdot \frac{(1 + A_0 \cdot \frac{R_1}{R_1 + R_2})}{A_0}$.

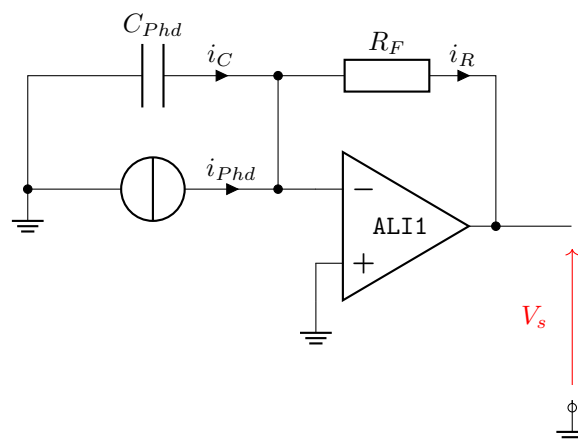
On peut là aussi simplifier si A_0 est « grand » par $f_0 = GBP \cdot \frac{R_1}{R_1 + R_2}$

Exercice 3 - Exemple 2 : Montage transimpédance

Notions abordées

- ▷ Modélisation du montage transimpédance

On propose le montage transimpédance suivant :



On rappelle la fonction de transfert obtenue au TD précédent :

$$\frac{V_s}{i_{Phd}} = K \cdot \frac{R_F}{1 + p \cdot \frac{1}{1 + A_0} \left(\frac{\omega_c + \omega_0}{\omega_c \cdot \omega_0} \right) + (p)^2 \cdot \frac{1}{1 + A_0} \cdot \frac{1}{\omega_c \cdot \omega_0}}$$

où $\omega_0 = GBP/A_0$, $\omega_c = \frac{1}{R_F \cdot C_{Phd}}$ et $K = \frac{A_0}{1 + A_0}$

Il est possible de la mettre sous la forme d'un système rebouclé.

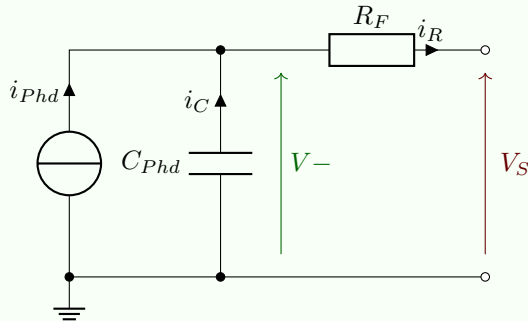
1. Que valent alors les blocs $A(p)$ et $B(p)$?

Réponse

$A(p)$ est la fonction de transfert de l'ALI de type : $A(p) = \frac{A_0}{1 + \frac{p}{\omega_0}}$

Et $B(p)$ correspond à la fonction de transfert liée à C_{Phd} et R_F .

On peut aussi rappeler le schéma suivant pour le rebouclage :



Dans un TD précédent, on obtient $V^- = (V_S + R_F \cdot i_{Phd}) \cdot \frac{1}{1 + p \cdot R_F \cdot C_{Phd}}$.

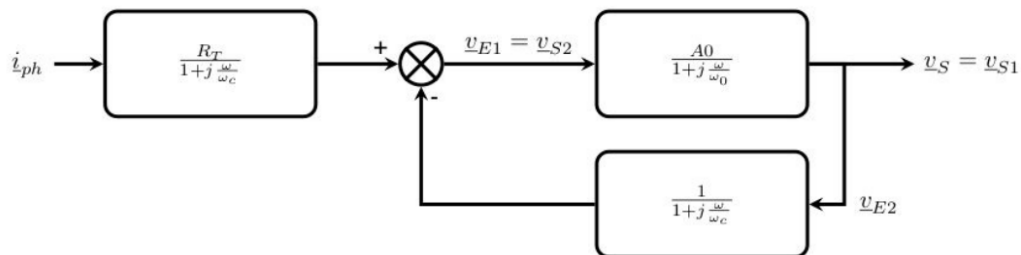
On peut alors décomposer V^- en deux parties :

$$V_1^- = V_S \cdot \frac{1}{1 + p \cdot R_F \cdot C_{Phd}}$$

et

$$V_2^- = R_F \cdot i_{Phd} \cdot \frac{1}{1 + p \cdot R_F \cdot C_{Phd}}$$

On se retrouve alors avec le montage suivant :



On rappelle que si on suppose $A_0 \gg 1$, on obtient les valeurs de fréquence de coupure et de facteur d'amortissement suivantes :

$$\omega_T \approx \sqrt{\omega_c \cdot A_0 \cdot \omega_0} = \sqrt{\omega_c \cdot \omega_{GBP}}$$

$$m_T = \frac{\omega_c + \omega_0}{2 \cdot \omega_T} \approx \frac{1}{2} \cdot \sqrt{\frac{\omega_c}{\omega_{GBP}}}$$

2. Ce système peut-il devenir instable ?