# Concevoir la partie commande des systèmes asservis afin de valider leurs performances

Chapitre 1 - Correction des SLCI

Sciences
Industrielles de
l'Ingénieur

**TD 99** 



Train d'aterrissage d'hélicoptère \*\*

Banque PT - SIA 2014

Savoirs et compétences :

#### Mise en situation

Lors d'atterrissages d'hélicoptères à grande, les oscillations induites par l'impact au sol du train d'atterrissage principal génèrent des contraintes mécaniques importantes à la liaison du pylône de queue avec la cabine. Les oscillations du pylône de queue de l'appareil ne sont pas négligeables. Lors de ces atterrissages, les vitesses verticales minimales sont de l'ordre de  $2\,\mathrm{m\,s^{-1}}$  mais peuvent atteindre des valeurs plus importantes lors d'appontage sur un bateau à cause des mouvements du bateau dus à la houle. La résistance aux crashs correspond à la possibilité de garder opérationnel un appareil qui aurait atterri avec une vitesse d'impact pouvant atteindre  $4\,\mathrm{m/s}$ .

Objectif Pour une vitesse d'impact de 4 m s<sup>-1</sup> l'accélération de la queue doit rester inférieure à 3 rad s<sup>-2</sup>.

### Fonction de transfert en boucle ouverte non corrigée

Objectif II s'agit dans un premier temps d'analyser la forme de la fonction de transfert en boucle ouverte non corrigée de la chaîne de commande semi-active.

**Question** 1 Déterminer littéralement et sous forme canonique la fonction de transfert  $H_F(p) = \frac{\dot{Z}^*(p)}{F_{co}(p)}$ .

$$\begin{aligned} & \text{Correction} \\ & H_{F}(p) = \frac{H_{Z}(p)\frac{1}{p}}{1 + \lambda_{a}H_{Z}(p)\frac{1}{p}} = \frac{\frac{K_{Z}p^{2}}{1 + \frac{2\xi_{Z}}{\omega_{Z}}p + \frac{p^{2}}{\omega_{Z}^{2}}}}{1 + \lambda_{a}\frac{K_{Z}p^{2}}{1 + \frac{2\xi_{Z}}{\omega_{Z}}p + \frac{p^{2}}{\omega_{Z}^{2}}}} \frac{1}{p} = \frac{K_{Z}p^{2}}{p\left(1 + \frac{2\xi_{Z}}{\omega_{Z}}p + \frac{p^{2}}{\omega_{Z}^{2}}\right) + \lambda_{a}K_{Z}p^{2}}} \\ & = \frac{K_{Z}p}{1 + \left(\frac{2\xi_{Z}}{\omega_{Z}} + \lambda_{a}K_{Z}\right)p + \frac{p^{2}}{\omega_{Z}^{2}}}. \end{aligned}$$

**Question 2** Déterminer littéralement et sous forme canonique la fonction de transfert en boucle ouverte non corrigée  $H_{BONC}(p)$ .

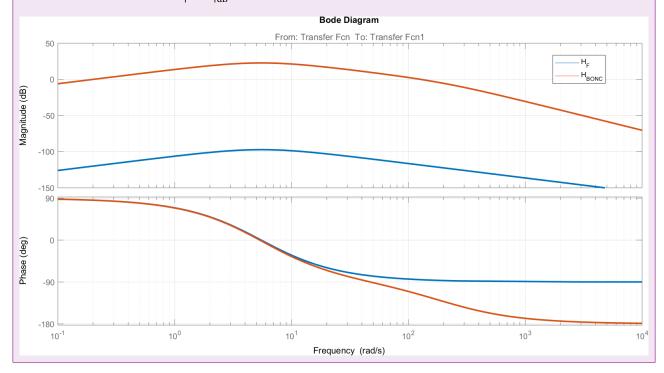
Correction 
$$H_{\text{BONC}}(p) = \frac{K_Z p}{1 + \left(\frac{2\xi_Z}{\omega_Z} + \lambda_a K_Z\right) p + \frac{p^2}{\omega_Z^2}} \cdot \frac{K_S}{1 + T_S p}.$$

**Question** 3 Justifier la forme de ce diagramme en traçant les asymptotes et en indiquant comment retrouver sur le tracé les valeurs de  $K_z$  et  $\omega_z$ . Tracer en rouge les diagrammes de la fonction  $H_{BONC}(p)$ . On prendra pour cela  $20 \log K_S \simeq 100 \, \mathrm{dB}$ .



**Correction**  $H_F$  est un second ordre dérivé de coefficient d'amortissement  $\xi_F$  et de pulsation propore  $\omega_Z$ . Ne pouvant pas calculer  $\xi_F$ , l'allure du diagrame de Bode suggère que  $\xi_F < 1$  car il y a une seule rupture de pente à  $\omega_Z = 5.5 \, \mathrm{rad} \, \mathrm{s}^{-1}$ .

Pour  $\omega < \omega_Z <$  l'asymptote du second ordre à un gain de 0 dB. Seul le dérivateur est influent. En conséquence, pour  $\omega = 1 \, \text{rad s}^{-1}$ , on a donc  $\left| K_Z p \right|_{\text{dB}} = 20 \log K_Z = -106$ . On a donc  $K_Z = 5 \times 10^{-6}$ .



#### Choix et réglage de la correction

**Objectif** II s'agit à présent de définir la structure du correcteur et de proposer un réglage permettant de satisfaire les critères du cahier des charges.

**Question** 4 Quelle doit être la classe minimale du correcteur afin de garantir le critère de précision?

**Correction** Pour que l'erreur statique soit nulle, il faut que la classe de la FTBO soit de 1. La classe de la FTBO non corrigée étant de «-1», il faut donc que le correcteur soit de classe 2 pour que le critère de précision soit garanti.

**Question** 5 Évaluer les marges de stabilité pour ce réglage. Déterminer la valeur de  $K_p$  garantissant le critère de pulsation de coupure à 0 dB. Ce correcteur peut-il permettre de répondre aux critères de performances énoncés en début de partie? Justifier la réponse

Correction La marge de gain est de 18 dB et la marge de phase est de 95°.

Pour avoir une pulsation de coupure à 0 dB de  $6 \,\mathrm{rad}\,\mathrm{s}^{-1}$ , il faut relever le gain de 20 dB soit  $K_P = 10$ . Dans ces conditions, la marge de phase est de  $-15^\circ$  et la marge de gain est  $-2\,\mathrm{dB}$ .

En conséquences, le système est précis (écart nul) et la pulsation de coupure du cahier des charges est respectée. Les marges ne sont plus satisfaites.

**Question** 6 Comment se nomme l'action de correction obtenue avec ce terme?

**Correction** L'action de correction obtenue est de l'avance de phase.

**Question** 7 *Quelle valeur doit-on donner* à μ pour garantir le critère de marge de phase?

**Correction** Cas 1: on conserve  $K_P = 10$ . Le correcteur doit ajouter 60° de phase pour  $\omega = 6 \,\mathrm{rad}\,\mathrm{s}^{-1}$ . Il faut donc  $\mu = 14$ .

Cas 2: on reprend  $K_P = 1$ . Dans ce cas, on souhaite que lorsque  $\omega = 6 \, \text{rad s}^{-1}$ ,  $\varphi$  soit égal à 45°. Il faut donc



ajouter 65° de phase à cette pulsation. Dans ces conditions,  $\mu = 20$ .

Le critère de précision reste validé car il y a toujours les deux intégrateurs dans le correcteur.

**Question** 8 En déduire les valeurs de T et de  $K_P$  permettant d'assurer les critères de stabilité et de bande passante énoncés au début de partie. Le critère de précision est-il validé?

Correction Dans le cas 1 :  $\omega = \frac{1}{T\sqrt{\mu}} \Leftrightarrow T = \frac{1}{\omega\sqrt{\mu}} = \frac{1}{6\sqrt{14}} = 0.045$  s. Le gain  $K_P$  déjà déterminé permet de satisfaire le cahier des charges. Il faut donc que le gain du correcteur à avance de phase soit nul à la pulsation de coupure à  $\omega_{0\mathrm{dB}}$ .

Il faut donc que  $\frac{1}{2} (20 \log(\mu K_P') + 20 \log K_P') = 0 \Rightarrow \log(\mu K_P'^2) = 0 \Rightarrow \mu K_P'^2 = 1 \Rightarrow K_P' = \sqrt{1/\mu} = 0,267.$ 

Dans le cas 2 :  $\omega = \frac{1}{T\sqrt{\mu}} \Leftrightarrow T = \frac{1}{\omega\sqrt{\mu}} = \frac{1}{6\sqrt{20}} = 0.037 \text{ s.}$ 

Actuellement, le gain est de -20 dB pour  $\omega = 6$  rad s $^{-1}$ . Il faut donc augmenter le gain de 20 dB pour la pulsation  $\frac{1}{T\sqrt{u}}$ . Ceci revient donc à résoudre  $20\log K_p + \frac{1}{2} \left(20\log \mu K_p - 20\log K_p\right) = 20 \Rightarrow \log K_p + \log \sqrt{\mu} = 1 \Rightarrow K_p \sqrt{\mu} = 10$  $\Rightarrow K_p = 10/\sqrt{20} = 2, 6.$ 

**Remarque:** dans le cas 1 le gain du correcteur est  $K_P \times K_P' = 2, 6$ . Dans le cas 2  $K_p = 2, 6$ .

## Validation des performances

Objectif II s'agit dans cette dernière partie de vérifier les performances globales de la boucle d'asservissement.

**Question** 9 En analysant cette courbe, conclure quant à la validité du cahier des charges.

**Correction** Pour une vitesse d'impact de 4 m s<sup>-1</sup> l'accélération reste bien inférieure à 3 rad s<sup>-2</sup>.