

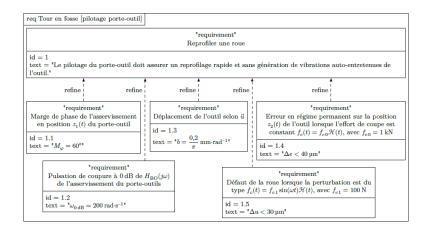
## Modélisation du mouvement pour la commande

## Objectif

Modéliser le comportement dynamique de l'outil et du porte-outil, puis étudier une commande en position  $z_1(t)$  comprenant un correcteur proportionnel.

Le système composé de l'outil et du porte-outil est modélisé sur la figure 2. Le porte-outil, de masse  $m_1=5522\,\mathrm{kg}$ , est considéré indéformable et en liaison glissière de direction  $\overrightarrow{z_0}$  avec le bâti. Une chaîne de motorisation électrique permet de déplacer le porte-outil et une structure de commande associée permet d'asservir la position  $z_1(t)$  par rapport à une position de référence. La chaîne de motorisation exerce une force motrice  $\overrightarrow{f}_m(t) = f_m(t) \overrightarrow{z_0}$  sur le porte-outil.

La cahier des charges est donné sur la figure suivante.



Les positions du porte-outil et du point C par rapport à leur position de référence sont respectivement paramétrées par  $z_1(t)\overrightarrow{z_0}$  et  $z_2(t)\overrightarrow{z_0}$ , avec  $z_1(t)\overrightarrow{z_0}$  et  $z_2(t)\overrightarrow{z_0}$  des grandeurs algébriques (figure 2). Les conditions initiales sont toujours supposées nulles.

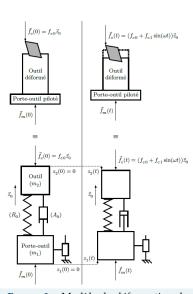
Le théorème de la résultante dynamique appliqué au porte-outil puis à l'outil permet

Concours Centrale Supelec - PSI 2018.

B2-07

C2-02





**FIGURE 2** – Modèle de déformation de l'outil avec le porte-outil piloté

d'obtenir les deux relations suivantes :

$$m_1\ddot{z}_1(t) + \lambda \dot{z}_1(t) + Kz_1(t) = \lambda \dot{z}_2(t) + Kz_2(t) + f_m(t)$$
  
 $m_2\ddot{z}_2(t) + \lambda \dot{z}_2(t) + Kz_2(t) = \lambda \dot{z}_1(t) + Kz_1(t) + f_c(t)$ 

Le modèle correspondant est représenté par le schéma bloc de la figure 3.

**Question 1** Exprimer les fonctions  $H_1(p)$ ,  $H_2(p)$ ,  $H_3(p)$  et  $H_4(p)$  en fonction de K,  $\lambda$ ,  $m_1$  et  $m_2$ .

Le modèle de la figure 3 est réduit au modèle équivalent de la figure figure 4.

**Question 2** Exprimer  $N_1(p)$  et  $N_2(p)$  en fonction de  $H_1(p)$ ,  $H_2(p)$ ,  $H_3(p)$  et  $H_4(p)$ .

Question 3 Montrer que  $N_2(p)$  peut s'écrire sous la forme  $N_2(p) = A \frac{p^2 + 2\xi_1\omega_1p + \omega_1^2}{p^2(p^2 + 2\xi_2\omega_2p + \omega_2^2)}$ . Exprimer  $\xi_1$ ,  $\xi_2$ ,  $\omega_1$ ,  $\omega_2$  et A en fonction de  $m_1$ n  $m_2$ ,  $\lambda$  et K.

Le diagramme de Bode associé à la fonction de transfert  $N_2(p)$  est représenté ci-contre.

**Question 4** Compléter ce diagramme par les tracés asymptotiques en module et en phase, et conclure sur la cohérence du diagramme donné.

**Question 5** Au regard des valeurs numériques, montrer que la fonction de transfert  $N_2(p)$  peut être approchée par la fonction  $N_{2\rm app}(p)=\frac{A}{p^2}$ . En utilisant une couleur différente, tracer le diagramme de Bode associé à la fonction de transfert  $N_{2\rm app}(p)$  sur le document réponse et conclure sur la validité de ce modèle approché.

Le modèle approché  $(N_{2\text{app}}(p))$  est retenu pour la suite de l'étude. Le schéma bloc modélisant la régulation de la position  $z_1(t)$  est donné en figure figure 5, en considérant un correcteur proportionnel de gain  $K_p$ .

**Question 6** Justifier qu'une correction proportionnelle ne permet pas de respecter l'ensemble des critères du diagramme des exigences de la figure 1.

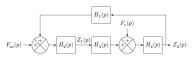


FIGURE 3 – Modèle de l'outil et du porteoutil

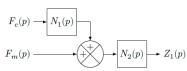
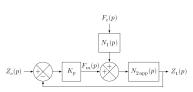
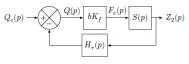


FIGURE 4 – Modèle équivalent



**FIGURE 5** – Modèle de synthèse de la régulation en position  $z_1(t)$  du porteoutil

D'un point de vue numérique,  $K_f = 1.5 \times 10^9 \text{N m}^{-2}$  et  $\tau = 1 \text{ s}$ .



**FIGURE 6** – Modèle équivalent de la chaîne d'asservissement complète

## Analyse de l'influence d'un paramètre

On a d'une part  $Q(p) = Q_c(p) - Z_2(p)H_r(p)$ .

D'autre part, la quantité de matière enlevée est donnée par  $q(t) = q_c(t) - z_2(t) + z_2(t - \tau)$  où  $\tau$  est la durée nécessaire à la roue pour effectuer un tour complet.

**Question 7** Déterminer  $H_r(p)$  en fonction de  $\tau$ .

Le schéma-blocs retenu est donné ci-contre.

La figure 7 représente le diagramme de Bode de la fonction de transfert en boucle ouverte du système modélisé figure 6, avec  $b=\frac{5\times 10^{-2}}{\pi} \mathrm{mm\,rad}^{-1}$ 

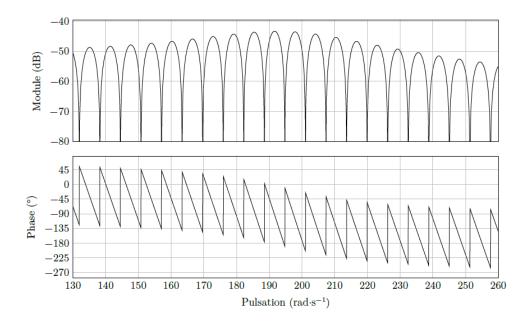


FIGURE 7 – Diagramme de Bode de la boucle ouverte du schéma-blocs

Les « zéros de transmission » d'une fonction de transfert H(p) correspondent aux pulsations  $\omega$  pour lesquelles  $H(j\omega)$  est nul.

**Question 8** Préciser l'expression de la fonction de transfert en boucle ouverte de la figure 16 puis vérifier la cohérence du diagramme de Bode de la figure 7 en analysant les « zéros de transmission ».

**Question 9** Déterminer un ordre de grandeur du paramètre *b* permettant de conserver la stabilité du système en boucle fermée. Conclure sur la compatibilité de cette valeur maximale avec un bon amortissement de l'asservissement.

## Éléments de correction

1. 
$$H_1(p) = \lambda p + K$$
,  $H_2(p) = \frac{1}{m_1 p^2 + \lambda p + K}$ ,  $H_3(p) = \lambda p + K$ ,  $H_4(p) = \frac{1}{m_2 p^2 + \lambda p + K}$ .

2. 
$$N_1(p) = H_1(p)H_4(p)$$
 et  $N_2(p) = \frac{H_2(p)}{1 - H_1(p)H_2(p)H_3(p)H_4(p)}$ .

3. 
$$\omega_1^2 = \frac{K}{m_2}$$
,  $\omega_2^2 = K \frac{m_1 + m_2}{m_1 m_2}$ ,  $\xi_1 = \frac{\lambda}{2\sqrt{m_2 K}}$  et  $\xi_2 = \lambda \frac{\sqrt{m_1 + m_2}}{2\sqrt{K m_1 m_2}}$ 

4

5. 
$$A = 1,87 \cdot 10^{-4}$$
.

6.

7. 
$$H_r(p) = 1 - e^{-\tau p}$$
.

8.

9. 
$$b_{\text{lim}} = 2.83 \,\text{mm rad}^{-1}$$
.

