

Robot endoscopie

Q.1. Identifier alors cette la fonction de transfert correspondant et identifier les différents paramètres de celle-ci.

On observe une pente à l'origine non nulle, on peut donc assimiler ce système à un système du premier ordre de la forme $H(p) = \frac{K}{1+\tau p}$

Par identification (valeur finale + pente à l'origine), on trouve $K = 0,44 \text{ rad. s}^{-1}V^{-1}$ et $\tau = 0,015s$.

Q.2. Identifier la fonction de transfert à partir du diagramme de Bode. Justifier que le modèle identifié à la question 1 est pertinent dans une certaine bande de pulsation à préciser. Vérifier que les coefficients obtenus pour la fonction de transfert du motoréducteur par l'identification temporel sont cohérents avec ceux obtenus par identification fréquentielle.

On observe que les variations du gain sont une pente nulle à l'origine avec un gain de -8dB et une pente de -40 dB/dec pour les hautes pulsations. Entre les deux, on remarque clairement une pente à -20 dB/dec. De même, le déphasage par de 0 à -90° puis -180° asymptotiquement. Ainsi le modèle du premier ordre n'est pas valable sur toute la bande de pulsations mais uniquement pour les pulsations inférieures à 400 rad/s.

Si on suppose que le modèle du premier ordre est cohérent dans la première zone, on peut identifier le gain K à partir de la valeur de l'asymptote horizontale du gain et la constante de temps à partir de la première pulsation de coupure, qui correspond à la pulsation où le déphasage vaut -45°.

Pour un déphasage de -45°, on relève une pulsation de 70 rad/s, ce qui correspond à une constante de temps de 1/70 soit à peu près 0,015 s, ce qui est proche de la valeur obtenue par l'identification temporelle. La valeur initiale du gain valant -8 dB, on détermine le gain à partir de l'inverse de la relation $20\log(K) = -8$ soit $K = 10^{-\frac{8}{20}} = 0,4$, ce qui correspond à nouveau à peu près à la valeur obtenue précédemment.

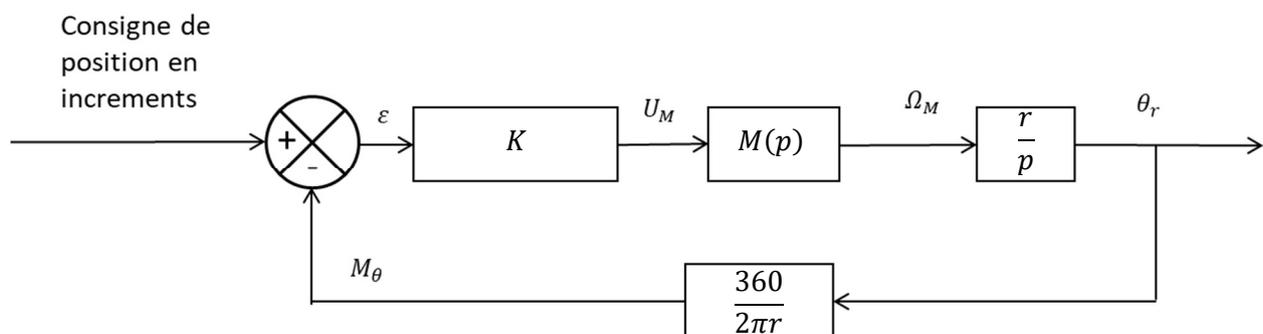
Q.3. Exprimer les fonctions de transferts $H_{cap}(p)$, $H_I(p)$ et $H_{red}(p)$.

$$H_{cap}(p) = \frac{360}{2\pi}$$

$$H_I(p) = \frac{1}{p}$$

$$H_{red}(p) = r$$

Q.4. Compléter le schéma bloc donné sur le document réponse de sorte à ce qu'il soit identique à celui de la question 3.

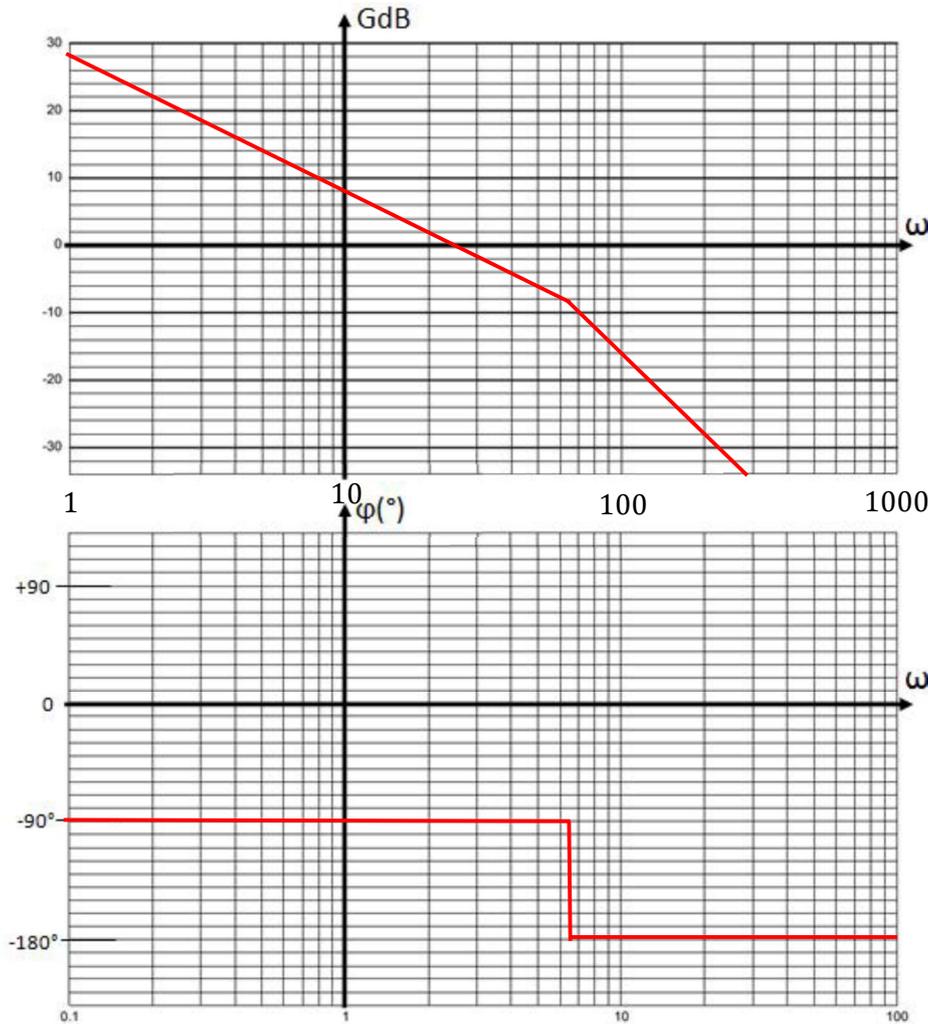


Q.5. Montrer que la fonction de transfert en boucle ouverte est donnée par l'expression suivante :

$$FTBO(p) = \frac{25K}{(1+0.015p)p}$$

La FTBO est donnée par le produit des blocs de la boucle. Ainsi, $FTBO(p) = K.M(p).B(p).C = \frac{360 \cdot 50 \cdot 0,4 \cdot K}{2\pi p 50(1+0,015p)} = \frac{25K}{(1+0.015p)p}$

Q.6. Tracer sur le papier semi-logarithmique du document réponse les diagrammes de Bode asymptotique du système en boucle ouverte pour $K = 1$ et l'allure des diagrammes de Bode réel.



Q.7. Que peut-on choisir pour modéliser $H_2(p)$? Donner la (les) valeur(s) numérique(s) du (des) paramètre(s).

Le tracé de $D_{crem}(p) = f(\theta_r(p))$ est une droite affine, on peut donc modéliser H_2 par un gain. La valeur de ce gain est donnée par le coefficient directeur de la droite : $H_2 = 19,2 \cdot 10^{-3} \text{m} \cdot \text{rad}^{-1}$.

Q.8. Établir à partir de cette courbe l'expression de la fonction de transfert $H_3(p)$, déterminer les valeurs caractéristiques de celle-ci.

On observe sur la courbe un dépassement et une pente à l'origine nulle. On peut donc modéliser ce système par un second ordre.

La valeur asymptotique vaut 0,02m. Sachant de la consigne est de $20 \cdot 10^{-3} \text{m}$, le gain est égal à 1.

Le premier dépassement relatif vaut $\frac{30-20}{20} = 0,5 = 50\%$. A partir de l'abaque on trouve $\xi = 0,2$

Pour ω_0 on mesure le temps de réponse à 5% de 0,5s. Grace à l'abaque on a alors la relation $15 = 0,5 * \omega_0$ donc $\omega_0 = 30 \text{ rad/s}$

Q.9. Le critère du cahier des charges sur la précision est-il respecté ?

$$e_{rs} = \lim_{t \rightarrow \infty} e(t) - s(t) = \lim_{p \rightarrow 0} (1 - H(p)) = 0$$

Le système est donc précis, le CdC est respecté.

Q.10. Le critère sur la bande passante à -3dB est-il respecté ?

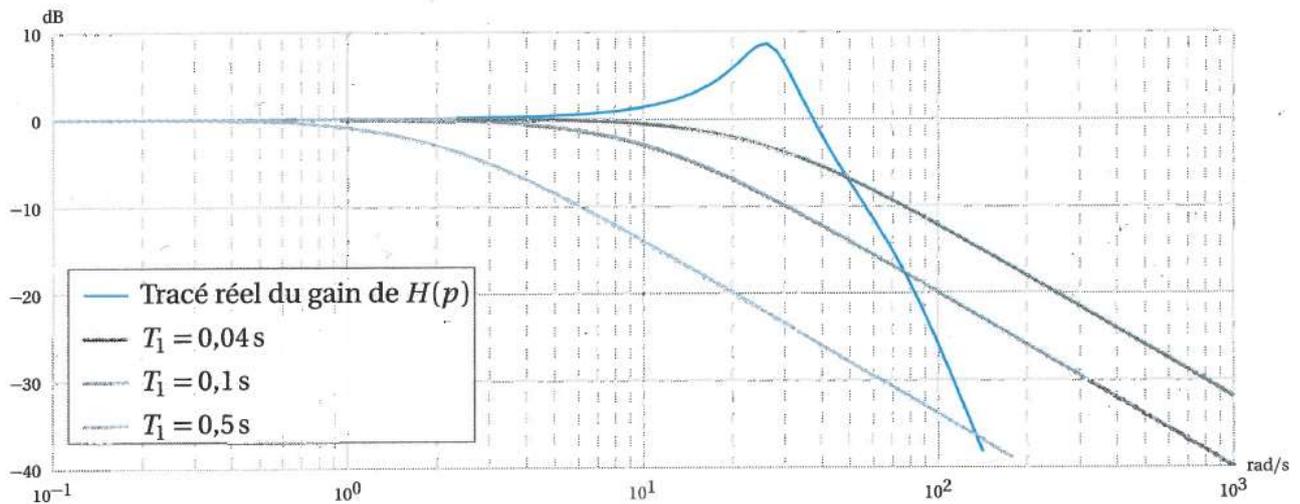
La courbe passe sous les -3 dB à la pulsation 40 rad/s, ce qui correspond à une fréquence de 6 Hz, ce qui est bien supérieur à la valeur du cahier des charges (4Hz mini). Le critère est bien respecté.

Q.11. Déterminer à partir du diagramme de Bode l'amplitude du mouvement pris par l'instrument. Quelle est alors le risque sur la plaie chirurgical ?

A partir de diagramme de gain, on détermine pour une pulsation de 4Hz (inverse de la période) soit 25 rad/s, un gain de 8 dB. Cela correspond donc à un gain de la fonction de transfert de $10^{\frac{8}{20}} = 2,5$. Ainsi, l'amplitude de sortie est plus que doublé, et donc le phénomène de tremblement est accentué par la machine.

Il y a donc un risque important d'augmentation de l'incision lors de l'opération.

Q.12. Tracer sur la courbe de gain précédentes (sur le document réponse) les trois diagrammes de gain de ses filtres avec des couleurs différentes.



Q.13. Sachant que les mouvements dont la période est inférieure à une seconde ne doivent pas être atténuer de plus de 1 dB, indiquer le (ou les) filtre(s) qui ne convient (conviennent) pas.

La courbe n°3 a pour pulsation de coupure $1/0.5 = 2 \text{ rad. s}^{-1}$ donc en dessous de $6,28 \text{ rad. s}^{-1}$ (1Hz), ceci veut dire que les pulsations autour de 1Hz vont être trop atténuées. Ce filtre ne convient donc pas.

Q.14. Quel est le filtre qui convient le mieux ?

La courbe 1 a une pulsation de coupure de $1/0.04 = 25 \text{ rad. s}^{-1}$ donc l'atténuation de gain ne supprimera pas le pic de 8,5dB situé aussi à 25 rad. s^{-1} : ce filtre ne convient pas. Le second coupe à 10 rad/s ce qui est juste avant le pic (qui est à 3 rad/s) donc il l'atténuera (on lit sur le diagramme que le gain du correcteur est de -9dB pour $\omega = 25 \text{ rad. s}^{-1}$, ce qui compense bien le pic de 8,5dB). Ce filtre est le plus adapté.