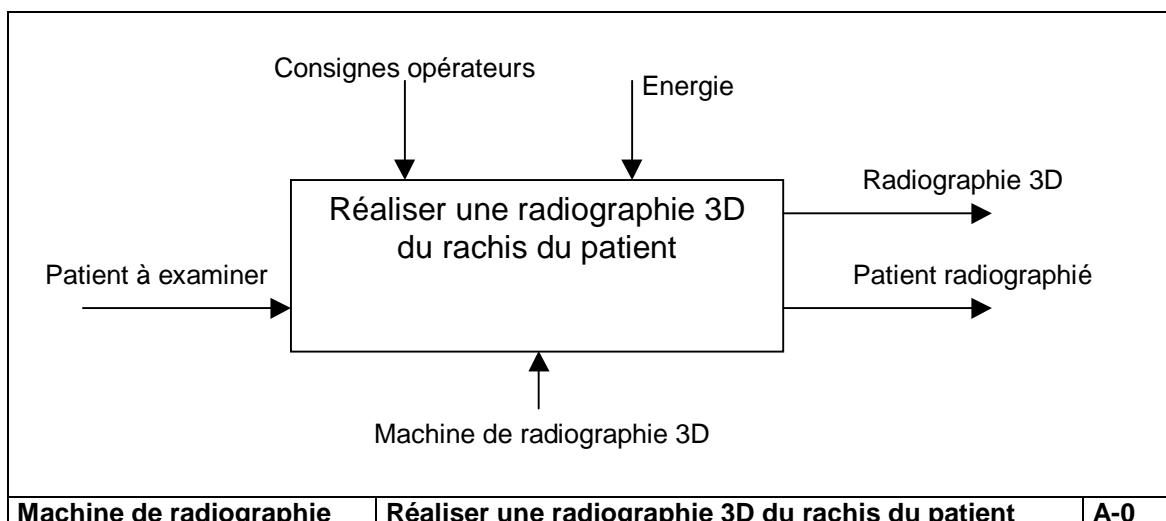


# MACHINE DE RADIOGRAPHIE EN TROIS DIMENSIONS.

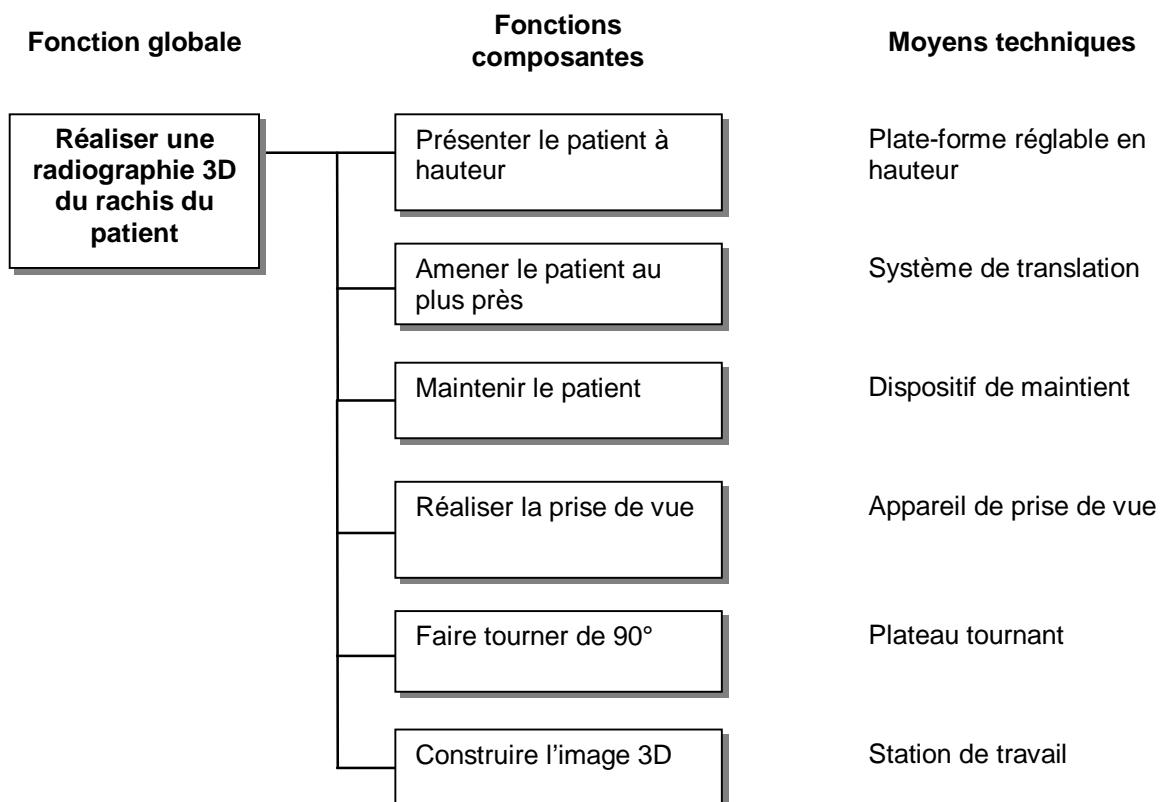
(Selon le concours MT 1997)

## Analyse fonctionnelle de la machine.

**Question 1 :** Établir l'actigramme relatif à la fonction globale de la machine de radiographie en trois dimensions.



**Question 2 :** Compléter le diagramme relatif à la fonction globale en indiquant un seul niveau de décomposition de cette fonction et les moyens techniques associés.



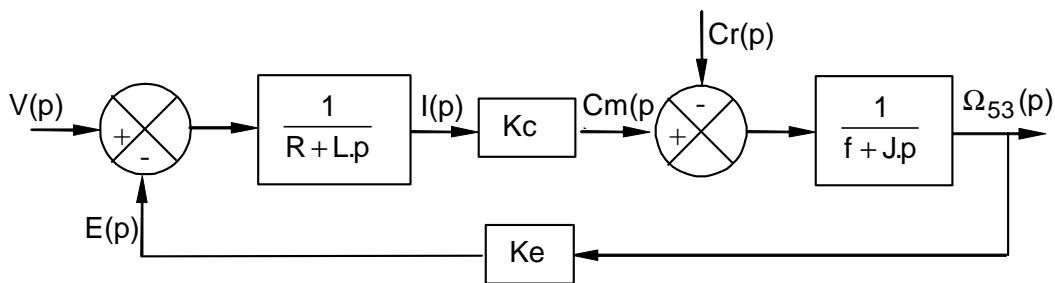
## Étude de l'asservissement du sous-ensemble de rotation.

### 1/ Étude du moteur seul.

**Question 3 :** Les conditions initiales étant nulles, écrire les transformées de Laplace des équations (1) à (4) numérotées (1') à (4').

- Loi d'Ohm dans le circuit d'induit :  $V(p) = E(p) + R.I(p) + L.p.I(p)$  (1)
- Équations de l'électromagnétisme dans le moteur :  $E(p) = K_e \cdot \Omega_{53}(p)$  (2)  
 $C_m(p) = K_c \cdot I(p)$  (3)
- Équation de la dynamique de l'arbre moteur :  $C_m(p) - C_r(p) - f \cdot \Omega_{53}(p) = J \cdot p \cdot \Omega_{53}(p)$  (4)

**Question 4 :** Mettre le système sous la forme du schéma-bloc suivant.  
 (On précisera les différentes fonctions de transfert des différents blocs).



NB : CE SCHEMA-BLOC NE REPRESENTE PAS UN SYSTEME ASSERVI  
 MAIS SEULEMENT LA MODELISATION D'UN MOTEUR A COURANT CONTINU.  
 LA BOUCLE DE RETOUR N'EST PAS UNE BOUCLE D'ASSERVISSEMENT.

**Question 5 :** Exprimer de façon littérale  $\Omega_{53}(p)$  en fonction de  $V(p)$  pour  $Cr(p) = 0$  (sans perturbation).

Exprimer de façon littérale  $\Omega_{53}(p)$  en fonction de  $Cr(p)$  pour  $V(p) = 0$ .

En déduire l'expression de  $\Omega_{53}(p)$  en fonction de  $V(p)$  et  $Cr(p)$  (superposition des deux entrées).

$$\left. \frac{\Omega_{53}}{V} \right|_{Cr=0} = \frac{\frac{1}{R+Lp} \cdot K_c \cdot \frac{1}{f+Jp}}{1 + K_e \cdot \frac{1}{R+Lp} \cdot K_c \cdot \frac{1}{f+Jp}} = \frac{K_c}{(R+Lp)(f+Jp) + K_e \cdot K_c} = \frac{\frac{K_c}{Rf + K_e K_c}}{1 + \frac{RJ + Lf}{Rf + K_e K_c} \cdot p + \frac{LJ}{Rf + K_e K_c} \cdot p^2} = F1(p)$$

$$\left. \frac{\Omega_{53}}{C_r} \right|_{U=0} = \frac{-\frac{1}{f+Jp}}{1 - \frac{1}{f+Jp} \cdot K_e \cdot (-1) \cdot \frac{1}{R+Lp} \cdot K_c} = \frac{-(R+Lp)}{(R+Lp)(f+Jp) + K_e \cdot K_c} = \frac{\frac{-R}{Rf + K_e K_c} \left(1 + \frac{L}{R} \cdot p\right)}{1 + \frac{RJ + Lf}{Rf + K_e K_c} \cdot p + \frac{LJ}{Rf + K_e K_c} \cdot p^2} = -F2(p)$$

$$\Omega_{53}(p) = F1(p)V(p) - F2(p)C_r(p)$$

## 2/ Étude du réducteur seul.

**Question 6 :** Déterminer en fonction de  $r_1$  et  $r_2$  la fonction de transfert  $H_R(p)$  du réducteur de vitesse constitué du train planétaire  $R1$  et de l'engrenage de sortie  $R2$ .

$$\Omega_{43}(p) = \Omega_{53}(p).r_1.r_2 \Rightarrow H_R = \frac{\Omega_{43}(p)}{\Omega_{53}(p)} = r_1.r_2$$

## 3/ Étude du système complet (moteur + réducteur) non perturbé : $C_r(p)=0$ .

**Question 7 :** Déterminer la fonction de transfert  $H(p)$  de l'ensemble moteur + réducteur de vitesse.

$$\text{On a } \left. \frac{\Omega_{53}}{V} \right|_{Cr=0} = \frac{\frac{K_c}{Rf + K_e K_c}}{1 + \frac{RJ + Lf}{Rf + K_e K_c} \cdot p + \frac{LJ}{Rf + K_e K_c} \cdot p^2} \text{ et } H_R = \frac{\Omega_{43}}{\Omega_{53}} = r_1.r_2 \Rightarrow \left. \frac{\Omega_{43}}{V} \right|_{Cr=0} = \frac{\frac{K_c r_1 r_2}{Rf + K_e K_c}}{1 + \frac{RJ + Lf}{Rf + K_e K_c} \cdot p + \frac{LJ}{Rf + K_e K_c} \cdot p^2}$$

**Question 8 :** Déterminer la valeur des paramètres caractéristiques. Conclure.

$$H(p) = \left. \frac{\Omega_{43}}{V} \right|_{Cr=0} = \frac{62,5}{(p + 50)^2 + 10^4} = \frac{62,5}{p^2 + 100.p + 2500 + 10^4} = \frac{62,5}{12500 + 100.p + p^2} = \frac{0,005}{1 + 0,008.p + 0,00008.p^2}$$

$$K=0,005 \text{ rad/s/V}$$

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{0,00008}} = 112 \text{ rad/s}$$

$$z = \frac{112}{2} \cdot 0,008 = 0,45 \Rightarrow \text{régime oscillatoire}$$

**Question 9 :** Déterminer, selon le cours, la vitesse angulaire atteinte par le plateau en régime permanent, puis retrouver ce résultat par un calcul de limite.

$$\omega_{43}(+\infty) = K.Ec = 0,005 \cdot 100 = 0,5 \text{ rad/s}$$

$$v(t) = 100.u(t) \Rightarrow V(p) = \frac{100}{p}$$

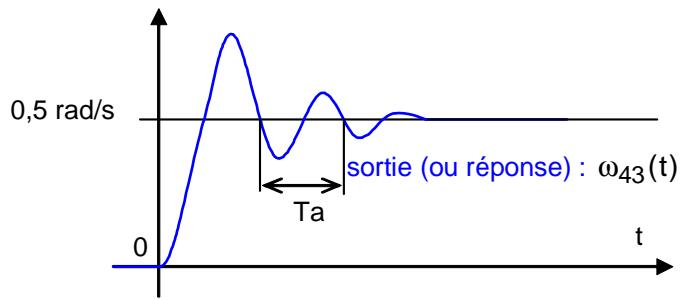
$$\omega_{43}(+\infty) = \lim_{t \rightarrow +\infty} \omega_{43}(t) = \lim_{p \rightarrow 0} p \cdot \Omega_{43}(p) = \lim_{p \rightarrow 0} p \cdot H(p) \cdot V(p) = \lim_{p \rightarrow 0} p \cdot \frac{62,5}{(p + 50)^2 + 10^4} \cdot \frac{100}{p} = 0,5 \text{ rad/s}$$

**Question 10 :** Selon les abaques situés à la fin du problème, déterminer le temps de réponse à 5%, puis l'amplitude des dépassements supérieurs à 5% (si ils existent).

$$z=0,45 \Rightarrow tr5\%. \omega_0 = 5,2 \Rightarrow tr5\% = \frac{5,2}{112} = 0,046 \text{ s}$$

$$z=0,45 \Rightarrow D1=17\% \text{ (D2 n'était pas à mentionner car D2=3,5%)}$$

**Question 11 :** Donner l'allure de la réponse  $\omega_{43}(t)$ .



**Question 12 :** Déterminer algébriquement la réponse  $\omega_{43}(t)$  à l'entrée échelon.

$$\Omega_{43}|_{Cr=0} = H(p).V(p) = \frac{62,5}{(p+50)^2 + 10^4} \cdot \frac{100}{p} = \frac{6250}{p[(p+50)^2 + 10^4]} = \frac{0,5}{p} + \frac{-0,5.p - 50}{(p+50)^2 + 10^4}$$

NB : Les racines du polynôme du 2<sup>nd</sup> degré sont  $-50 \pm j.10^2$

Pour trouver les coefficients de la 2<sup>ème</sup> fraction, on multiplie par  $(p+50)^2 + 10^4$  et on fait tendre p vers une racine, puis on identifie partie réelle et partie imaginaire :

$$\frac{6250}{-50 + j.10^2} = D.(-50 + j.10^2) + E$$

$$\begin{aligned} \frac{6250}{50^2 + 10^4} (-50 - j.10^2) &= (-50.D + E) + j.10^2.D \Rightarrow D = \frac{-6250}{50^2 + 10^4} = -0,5 \\ E &= +50.(-0,5) + \frac{6250}{50^2 + 10^4} (-50) = -50 \end{aligned}$$

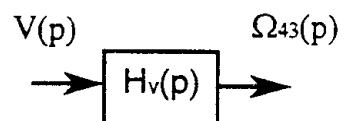
$$\text{Donc } \Omega_{43}(p)|_{Cr=0} = \frac{0,5}{p} - 0,5 \frac{p+50}{(p+50)^2 + 10^4} + \frac{0,5.50 - 50}{10^2} \frac{10^2}{(p+50)^2 + 10^4}$$

$$\boxed{\omega_{43}(t)|_{Cr=0} = [0,5 - 0,5.e^{-50.t} \cos(10^2.t) - 0,25.e^{-50.t} \sin(10^2.t)]u(t)}$$

#### 4/ Étude du système complet asservi en vitesse et non perturbé : $Cr(p)=0$ .

Utilisation d'un correcteur proportionnel.

**Question 13 :** Mettre le schéma-bloc précédent sous la forme ci-contre. En déduire la fonction de transfert en boucle fermée du système complet  $H_v(p)$  en fonction de  $K_{cor}$ .



$$H_v = H_R \cdot \frac{H_{cor} \cdot H_{mot}}{1 + a.H_{cor}.H_{mot}} = 0,0025 \cdot \frac{K_{cor} \cdot \frac{25000}{(p+50)^2 + 10^4}}{1 + 0,06.K_{cor} \cdot \frac{25000}{(p+50)^2 + 10^4}} = \frac{62,5.K_{cor}}{(p+50)^2 + 10^4 + 1500.K_{cor}}$$

$$H_V = \frac{62,5.K_{cor}}{p^2 + 100p + 50^2 + 10^4 + 1500.K_{cor}} = \frac{\frac{62,5.K_{cor}}{12500 + 1500.K_{cor}}}{1 + \frac{100}{12500 + 1500.K_{cor}}p + \frac{1}{12500 + 1500.K_{cor}}p^2}$$

**Question 14 :** Donner la vitesse angulaire atteinte par le plateau en régime permanent en fonction de  $K_{cor}$ .

$$\omega_{43}(+\infty) = K.Ec = \frac{62,5.K_{cor}}{12500 + 1500.K_{cor}} \cdot 100 = \frac{25.K_{cor}}{50 + 6.K_{cor}}$$

**Question 15 :** Exprimer la valeur de l'écart statique  $\varepsilon_s (= \varepsilon(+\infty))$  ou écart en régime permanent en fonction de  $K_{cor}$ .

Pour cela déterminer l'expression de  $\varepsilon(p)$ , puis  $\varepsilon(+\infty)$  par un calcul de limite.

1<sup>ère</sup> méthode pour déterminer  $\varepsilon(p) = V(p) - V_\Omega(p)$  avec  $V_\Omega(p) = a.H_{mot}(p).H_{cor}(p).\varepsilon(p)$

donc  $\varepsilon(p) = V(p) - a.H_{mot}(p).H_{cor}(p).\varepsilon(p)$

$$\varepsilon(p).[1 + a.H_{mot}(p).H_{cor}(p)] = V(p)$$

$$\varepsilon(p) = \frac{V(p)}{1 + a.H_{mot}(p).H_{cor}(p)} = \frac{\frac{100}{p}}{1 + 0,06 \cdot \frac{25000}{(p+50)^2 + 10^4} \cdot K_{cor}} = \frac{100}{p} \cdot \frac{[(p+50)^2 + 10^4]}{[(p+50)^2 + 10^4] + 1500.K_{cor}}$$

$$\varepsilon(p) = \frac{V(p)}{1 + a.H_{mot}(p).H_{cor}(p)} = \frac{\frac{100}{p}}{1 + 0,06 \cdot \frac{25000}{(p+50)^2 + 10^4} \cdot K_{cor}} = \frac{100}{p} \cdot \frac{[(p+50)^2 + 10^4]}{[(p+50)^2 + 10^4] + 1500.K_{cor}}$$

$$\varepsilon(p) = \frac{100}{p} \cdot \frac{p^2 + 100p + 50^2 + 10^4}{p^2 + 100p + 50^2 + 10^4 + 1500.K_{cor}} = \frac{100}{p} \cdot \frac{12500 + 100p + p^2}{12500 + 1500.K_{cor} + 100p + p^2}$$

$$\varepsilon(p) = \frac{\frac{100 \cdot 12500}{12500 + 1500.K_{cor}}}{p} \cdot \frac{1 + \frac{100}{12500}p + \frac{1}{12500}p^2}{1 + \frac{100}{12500 + 1500.K_{cor}}p + \frac{1}{12500 + 1500.K_{cor}}p^2}$$

2<sup>ème</sup> méthode pour déterminer  $\varepsilon(p) = V(p) - V_\Omega(p)$  avec  $V_\Omega(p) = a \cdot \frac{\Omega_{43}(p)}{H_R(p)} = a \cdot \frac{H_V(p).V(p)}{H_R(p)}$

$$\text{donc } \varepsilon(p) = V(p) - a \cdot \frac{H_V(p).V(p)}{H_R(p)} = \left[1 - a \cdot \frac{H_V(p)}{H_R(p)}\right] \cdot V(p)$$

$$\varepsilon(p) = \left[ 1 - 0,06 \cdot \frac{\frac{62,5 \cdot K_{cor}}{12500 + 1500 \cdot K_{cor}}}{1 + \frac{100}{12500 + 1500 \cdot K_{cor}} p + \frac{1}{12500 + 1500 \cdot K_{cor}} p^2} \right] \cdot \frac{100}{p}$$

$$\varepsilon(p) = \left[ 1 - \frac{\frac{1500 \cdot K_{cor}}{12500 + 1500 \cdot K_{cor}}}{1 + \frac{100}{12500 + 1500 \cdot K_{cor}} p + \frac{1}{12500 + 1500 \cdot K_{cor}} p^2} \right] \cdot \frac{100}{p}$$

$$\varepsilon(p) = \left[ \frac{\left[ 1 + \frac{100}{12500 + 1500 \cdot K_{cor}} p + \frac{1}{12500 + 1500 \cdot K_{cor}} p^2 \right] - \left[ \frac{1500 \cdot K_{cor}}{12500 + 1500 \cdot K_{cor}} \right]}{1 + \frac{100}{12500 + 1500 \cdot K_{cor}} p + \frac{1}{12500 + 1500 \cdot K_{cor}} p^2} \right] \cdot \frac{100}{p}$$

$$\varepsilon(p) = \left[ \frac{1 - \frac{1500 \cdot K_{cor}}{12500 + 1500 \cdot K_{cor}} + \frac{100}{12500 + 1500 \cdot K_{cor}} p + \frac{1}{12500 + 1500 \cdot K_{cor}} p^2}{1 + \frac{100}{12500 + 1500 \cdot K_{cor}} p + \frac{1}{12500 + 1500 \cdot K_{cor}} p^2} \right] \cdot \frac{100}{p}$$

$$\varepsilon(p) = \left[ \frac{\frac{12500}{12500 + 1500 \cdot K_{cor}} + \frac{100}{12500 + 1500 \cdot K_{cor}} p + \frac{1}{12500 + 1500 \cdot K_{cor}} p^2}{1 + \frac{100}{12500 + 1500 \cdot K_{cor}} p + \frac{1}{12500 + 1500 \cdot K_{cor}} p^2} \right] \cdot \frac{100}{p}$$

$$\varepsilon(p) = \frac{\frac{100 \cdot 12500}{12500 + 1500 \cdot K_{cor}}}{p} \cdot \frac{1 + \frac{100}{12500} p + \frac{1}{12500} p^2}{1 + \frac{100}{12500 + 1500 \cdot K_{cor}} p + \frac{1}{12500 + 1500 \cdot K_{cor}} p^2}$$

Par conséquent :

$$\varepsilon_s = \varepsilon(+\infty) = \lim_{t \rightarrow +\infty} \varepsilon(t) = \lim_{p \rightarrow 0} p \cdot \varepsilon(p) = \frac{100 \cdot 12500}{12500 + 1500 \cdot K_{cor}} = \frac{2500}{25 + 3 \cdot K_{cor}}$$

**Question 16 :** La valeur de  $K_{cor}$  étant réglable, a-t-on intérêt à la choisir grande ou petite ? Justifier votre réponse en fonction des réponses aux deux questions précédentes.

Les fonctions  $\varepsilon_s$  et  $\omega_{43}(+\infty)$  sont respectivement des fonctions décroissante et croissante de  $K_{cor}$ . Il est donc préférable d'augmenter  $K_{cor}$  pour diminuer l'erreur statique et augmenter la valeur de la réponse en régime permanent.

**Question 17 :** Comparer ces réponses à la réponse indicielle du système non corrigé, déterminée à la question 11 et conclure sur les avantages et/ou inconvénients du bouclage (ajout de la génératrice tachymétrique et du correcteur).

Par rapport au système initial (moteur + réducteur), l'introduction de la génératrice tachymétrique et du correcteur :

Inconvénient : - provoque l'apparition d'un écart statique.

Avantages : - permet d'augmenter la vitesse atteinte en régime permanent,  
- permet d'augmenter la rapidité du système.

Mais l'utilité essentielle du bouclage est la correction des effets des perturbations (lorsqu'elles existent :  $C_r(p) \neq 0$ ). (Partie qui ne sera pas étudiée ici).

**Question 18 :** Suivant les réponses indicielles représentées à la page précédente pour différentes valeurs de  $K_{cor}$ , quel est à votre avis le meilleur réglage de  $K_{cor}$  pour le système étudié ?

Pour le système de mise en rotation du plateau, il n'est pas utile que la vitesse acquise dépasse celle du moteur seul (0,5 rd/s). De plus, si  $K_{cor}$  est important il y a apparition d'oscillations qui pourraient déstabiliser le patient. La valeur  $K_{cor}=1$  conviendrait.

### Utilisation d'un correcteur proportionnel-intégral.

**Question 19 :** Exprimer la valeur de l'écart statique  $\varepsilon_s (= \varepsilon(+\infty))$  ou écart en régime permanent du système équipé de ce nouveau correcteur.

$$H_{cor}(p) = 5 \left( 1 + \frac{40}{0,5p} \right) = 5 + \frac{400}{p} = \frac{400 + 5p}{p}$$

1<sup>ère</sup> méthode pour déterminer  $\varepsilon(p) = V(p) - V_\Omega(p)$  avec  $V_\Omega(p) = a \cdot H_{mot}(p) \cdot H_{cor}(p) \cdot \varepsilon(p)$

donc  $\varepsilon(p) = V(p) - a \cdot H_{mot}(p) \cdot H_{cor}(p) \cdot \varepsilon(p)$

$$\varepsilon(p) \cdot [1 + a \cdot H_{mot}(p) \cdot H_{cor}(p)] = V(p)$$

$$\varepsilon(p) = \frac{V(p)}{1 + a \cdot H_{mot}(p) \cdot H_{cor}(p)} = \frac{\frac{100}{p}}{1 + 0,06 \cdot \frac{25000}{(p+50)^2 + 10^4} \cdot \left( \frac{400 + 5p}{p} \right)} = 100 \cdot \frac{(p+50)^2 + 10^4}{p[(p+50)^2 + 10^4] + 1500 \cdot (400 + 5p)}$$

$$\varepsilon(p) = 100 \cdot \frac{p^2 + 100p + 50^2 + 10^4}{p^3 + 100p^2 + 50^2p + 10^4p + 600000 + 7500p} = 100 \cdot \frac{12500 + 100p + p^2}{600000 + 20000p + 100p^2 + p^3}$$

$$\varepsilon(p) = \frac{100 \cdot 12500}{600000} \cdot \frac{1 + \frac{100}{12500}p + \frac{1}{12500}p^2}{1 + \frac{20000}{600000}p + \frac{100}{600000}p^2 + \frac{1}{600000}p^3}$$

Par conséquent :

$$\varepsilon_s = \varepsilon(+\infty) = \lim_{t \rightarrow +\infty} \varepsilon(t) = \lim_{p \rightarrow 0} p \cdot \varepsilon(p) = 0$$

**Question 20 :** En déduire l'avantage que procure le caractère « intégral » de ce correcteur pour le système.

L'annulation de l'erreur statique.

**Question 21 :** Par lecture du diagramme, identifier cette fonction de transfert, notée  $H_{boncnp}$  (boucle ouverte non corrigé non perturbé).

On peut remarquer, sur le diagramme de gain, que la courbe est au dessus des asymptotes (petite résonance autour de la pulsation  $\log(\omega) = 2$ ) et que la pente (aux hautes pulsations) est de -40 dB/unité ou -40 dB/dec. De plus, sur le diagramme de déphasage, pour les hautes pulsations, la courbe tend vers  $-180^\circ$ . Par conséquent, on peut identifier la fonction de transfert à une fonction de transfert du 2<sup>ème</sup> ordre.

Pour obtenir K, on regarde sur le diagramme de gain les basses pulsations :  $G_{dB} \rightarrow 20\log K$  :  
 $-18,4 = 20.\log(K) \Rightarrow K = 0,12$

Pour obtenir  $\omega_0$ , on regarde sur le diagramme de gain, la pulsation  $\omega$  pour laquelle les 2 asymptotes se coupent :  $\omega = \omega_0 = \omega_{cassure}$  :

$$\log(\omega_{cassure}) = 2,08 \Rightarrow \omega_{cassure} = 120 \text{ rad/s}$$

Pour obtenir z, on regarde sur le diagramme de gain, la différence entre  $G_{0 dB}$  et  $G_{dB}(\omega_0)$  vaut  $-20\log(2z)$  si  $z < 0,7$  (phénomène de résonance) :

$$-20\log(2z) = 1 \Rightarrow z = 0,44$$

$$\text{Donc } H_{boncnp} = \frac{0,12}{1 + \frac{2,044}{120}p + \frac{1}{120^2}p^2} \approx \frac{0,12}{1 + 0,008p + 0,00008p^2}$$

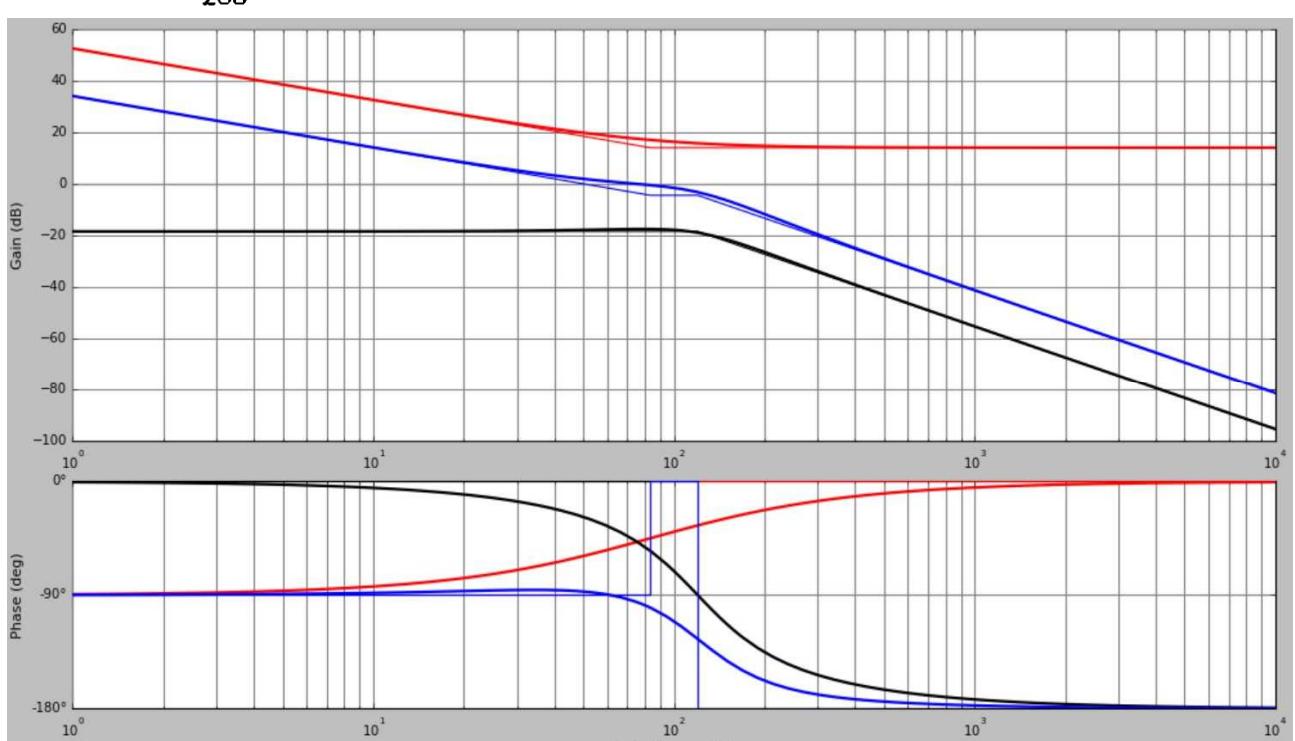
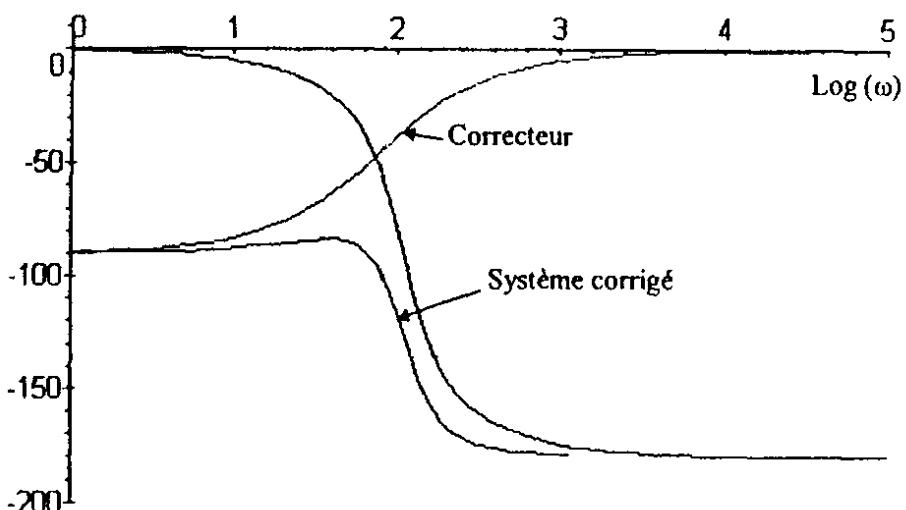
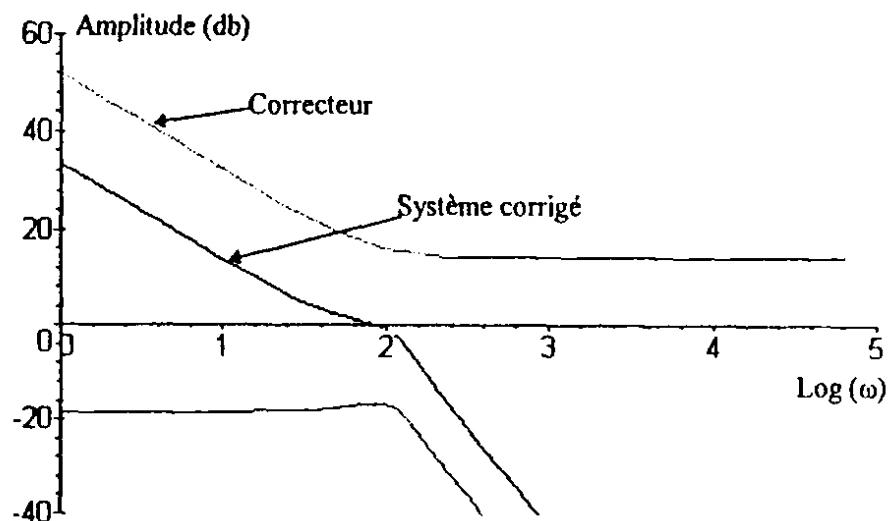
**Question 22 :** Tracer sur le document réponse 2, la réponse harmonique du correcteur seul. En déduire graphiquement la réponse harmonique en boucle ouverte du système corrigé et sans perturbation.

$$\text{Pour le correcteur seul : } H_{cor}(p) = 5 \left( 1 + \frac{40}{0,5p} \right) = 5 + \frac{400}{p} = \frac{400 + 5p}{p} = \frac{400}{p} \cdot \left( 1 + \frac{5}{400}p \right) = \frac{400}{p} \cdot \left( 1 + \frac{1}{80}p \right)$$

Sur le diagramme de gain, on trace d'abord l'intégrateur  $\frac{400}{p}$  de pente -20 dB/dec et coupant l'axe des abscisses en  $\omega = K = 400$  rad/s soit  $\log(\omega) = 2,6$ .

Puis on ajoute +20 dB/dec à la pulsation de cassure 80 rad/s soit  $\log(\omega) = 1,9$  (ce qui fait une asymptote horizontale).

Sur le diagramme de déphasage, l'intégrateur donne un déphasage de  $-90^\circ$  aux faibles pulsations, puis l'addition de  $+90^\circ$  à la pulsation de cassure 80 rad/s soit  $\log(\omega) = 1,9$  donne  $0^\circ$  aux hautes pulsations.



La réponse harmonique en boucle ouverte du système corrigé et sans perturbation est la somme des 2 réponses harmoniques des fonctions de transfert précédentes.

**Question 23 :** A l'aide de ces courbes, quantifier pour ce système :

- l'écart statique  $\varepsilon_s (= \varepsilon(+\infty))$ ,
- le dépassement  $D$ ,
- l'écart dynamique  $\varepsilon_d$  (ou erreur de traînage),
- le retard de traînage.

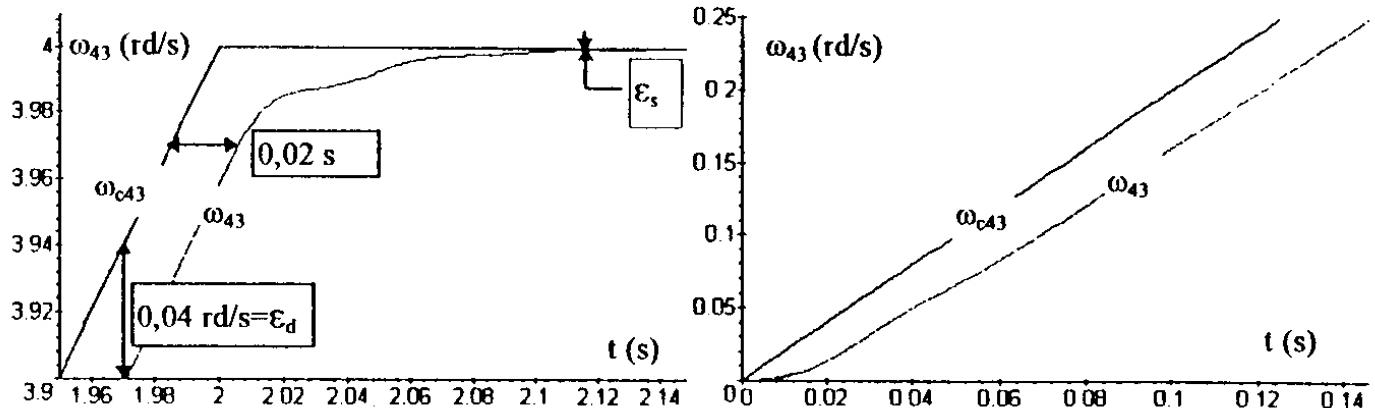
Expliquer à partir de ces grandeurs si le comportement du système « en poursuite » et « en régulation » est conforme à ce que l'on peut en attendre.

Voir graphe page suivante.

- l'écart statique  $\varepsilon_s (= \varepsilon(+\infty))$  est nul
- le dépassement  $D$  est nul,
- l'écart dynamique  $\varepsilon_d$  (ou erreur de traînage) vaut 0,04 rd/s,
- le retard de traînage vaut 0,02 s.

« En poursuite », le système répond avec retard et avec un écart de 0,04 rd/s. Mais Cet écart est constant et la loi de mise en vitesse est respectée.

« En régulation » (vitesse constante), le dépassement est nul, les oscillations réduites et l'écart statique nul. Le système est donc précis et peu oscillant ce qui participe au confort du patient à déplacer.



## 5/ Étude du système complet asservi en vitesse, en position et non perturbé : $C_r(p)=0$ .

**Question 24 :** Compléter le schéma-bloc du document réponse 3, afin de réaliser l'asservissement en position du système.

