

Exercice 3.1 : CAMERA

Q1 : Déterminer les paramètres caractéristiques de la fonction de transfert de ce système.

$$\frac{\Theta(p)}{\Theta_c(p)} = \frac{9800}{10000 + 600p + 35p^2} = \frac{0,98}{1 + 0,06p + 0,0035p^2} = \frac{K}{1 + \frac{2z}{\omega_0}p + \frac{p^2}{\omega_0^2}}, \text{ ordre 2 de classe 0.}$$

D'où, par identification :  $K = 0,98$ ,  $\omega_0 = \sqrt{\frac{1}{0,0035}} \approx 16,9 \text{ rad/s}$  et  $\frac{2z}{\omega_0} = 0,06 \Leftrightarrow z = \frac{0,06}{2} \sqrt{\frac{1}{0,0035}} \approx 0,51$

Q2 : En déduire, si sa réponse à un échelon est non oscillatoire ou oscillatoire amortie. Si elle est définie, indiquer la valeur de la pseudo-période notée  $T_a$ .

$z < 1$  donc la réponse est oscillatoire amortie avec

$$T_a = \frac{2\pi}{\omega_a} = \frac{2\pi}{\omega_0 \sqrt{1-z^2}} = 0,43 \text{ s}$$

Q3 : Calculer le temps de réponse à 5 % de ce système soumis à une entrée de type échelon.

En utilisant l'abaque qui lie temps de réponse réduit et facteur d'amortissement :

$$z = 0,51 \Rightarrow tr_{5\%} \times \omega_0 \approx 5,2 \Rightarrow tr_{5\%} \approx \frac{5,2}{\omega_0} \approx 0,31 \text{ s}$$

Q4 : Donner, dans ce cas, le nombre de dépassements d'amplitude supérieure à 1% de la réponse  $\theta(t)$ . Indiquer, pour chacun d'eux, leur valeur relative et leur valeur absolue.

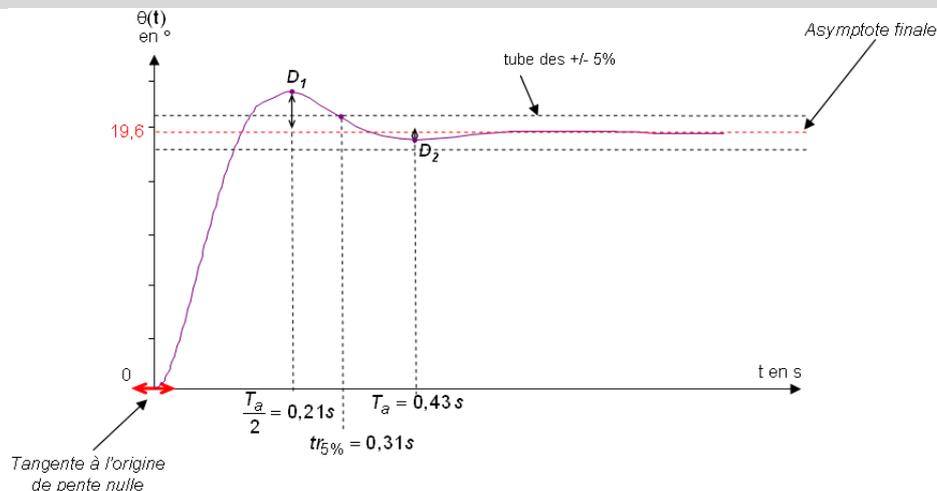
En utilisant l'abaque qui donne le nombre et la valeur des dépassements en fonction du facteur d'amortissement.

$$z = 0,51 \Rightarrow 2 \text{ dépassements } > 1\% : D_{1\%} = 0,15 = 15\% \text{ et } D_{2\%} = 0,02 = \frac{2}{100} = 2\%$$

Or  $\Delta\theta(+\infty) = K \theta_c(+\infty) = 0,98 \times 20 = 19,6^\circ$

donc  $D_1 = |D_{1\%} \times \Delta\theta(+\infty)| = 0,15 \times 19,6 = 2,9^\circ$  et  $D_2 = |D_{2\%} \times \Delta\theta(+\infty)| = 0,02 \times 19,6 = 0,4^\circ$

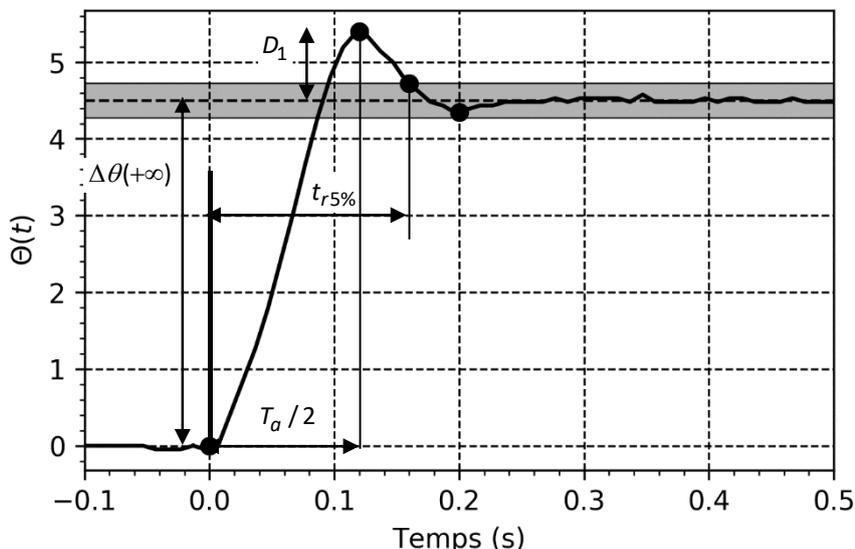
Q5 : Tracer l'allure de la réponse  $\theta(t)$  en précisant les points caractéristiques.



Positionner les points caractéristiques et les tangentes avant de tracer la courbe...

## Exercice 3.2 : REPONSE D'UN ASSERVISSEMENT ANGULAIRE

**Q1 :** Déterminer les performances en poursuite de rapidité et de stabilité (pour les 2 premiers dépassements relatifs) et de précision de la réponse expérimentale.



Performances de stabilité : il existe une valeur finale en réponse à un échelon, le système est stable.

Par lecture du graphique on trouve :  $\theta(+\infty) = \Delta\theta(+\infty) = 4,5^\circ$

Deux dépassements visibles.

$$\text{Premier dépassement : } D_{1\%} = \left| \frac{\theta(t_1) - \theta(+\infty)}{\Delta\theta(+\infty)} \right| \approx \frac{5,4 - 4,5}{4,5} = 20\%$$

$$\text{Deuxième dépassement : } D_{2\%} = \left| \frac{\theta(t_2) - \theta(+\infty)}{\Delta\theta(+\infty)} \right| \approx \left| \frac{4,34 - 4,5}{4,5} \right| = 3,5\%$$

Performance de rapidité :

Le tube à 5% correspond au domaine :  $\theta(+\infty) \pm 0,05\Delta\theta(+\infty) = 4,5 \pm 0,22^\circ$  .

On trouve  $t_{r5\%} = 0,16$  s.

Performance de précision : Erreur statique  $e_{pour} = \Delta\theta_c(+\infty) - \Delta\theta(+\infty) = 5 - 4,5 = 0,5^\circ$

**Q2 :** Déterminer un modèle de comportement de cet asservissement à partir de la variation finale et du premier dépassement.

La réponse présente un dépassement, le système est modélisable par un second ordre de classe 0 avec un facteur d'amortissement  $< 0,7$  (premier dépassement  $> 5\%$ ).

$$\text{Gain : } K = \frac{\Delta\theta(+\infty)}{\Delta\theta_c(+\infty)} = \frac{4,5}{5} = 0,9$$

$$\text{Facteur d'amortissement : } z = \sqrt{\frac{(\ln D_{1\%})^2}{\pi^2 + (\ln D_{1\%})^2}} \text{ avec } D_{1\%} \approx 0,2, \text{ d'où } z=0,46. \text{ Par la lecture de l'abaque, on trouve } z=0,45.$$

Pulsation propre : Le premier dépassement arrive après une durée  $t_1 = \frac{T_a}{2} = 0,12$  s.

$$\text{D'où : } T_a = 0,24 \text{ s, } \omega_a = \frac{2\pi}{T_a} = 26,2 \text{ rad/s et } \omega_0 = \frac{\omega_a}{\sqrt{1-z^2}} = 29,5 \text{ rad/s.}$$

$$\text{On obtient la fonction de transfert : } \frac{\Theta(p)}{\Theta_c(p)} = \frac{0,9}{1 + \frac{2 \cdot 0,46}{29,5} p + \frac{p^2}{29,5^2}} = \frac{0,9}{1 + 0,032 p + 1,1 \cdot 10^{-3} p^2}$$

**Q3 :** Déterminer les performances de rapidité, de stabilité et de précision du modèle de comportement en poursuite. D'où peuvent provenir les écarts constatés ?

Premier dépassement : sauf erreur de calcul, le modèle de comportement donne un premier dépassement cohérent avec la réponse expérimentale.

Deuxième dépassement :  $D_{2\%} = e^{\frac{-z2\pi}{\sqrt{1-z^2}}} = 4\%$ , résultat que l'on retrouve par l'abaque.

Ce résultat est proche du comportement expérimental.

Nombre de dépassements : les autres dépassements du modèle de comportement sont d'amplitude inférieure à 1%. Cela est aussi cohérent avec la réponse expérimentale.

Instant du 2<sup>ème</sup> dépassement :  $t_2 = T_d = 0,24$  s, alors qu'expérimentalement  $t_{2\_exp} = 0,2$  s.

Temps de réponse à 5% : pour  $z=0,46$ , par lecture de l'abaque, on trouve  $t_{r5\%} \cdot \omega_0 \approx 5$ , soit  $t_{r5\%} \approx \frac{5}{29,5} = 0,17$  s.

Résultat proche de celui obtenu expérimentalement.

Erreur statique :

sauf erreur de calcul, l'erreur statique du modèle doit correspondre à la réponse expérimentale puisqu'elle ne dépend que du gain statique, lui-même identifié sur la réponse expérimentale.

Pour le modèle de comportement  $e_{pour} = \Delta\theta_c(+\infty) - \Delta\theta(+\infty) = \theta_0 - K\theta_0 = 5(1-0,9) = 0,5^\circ$

On retrouve l'erreur statique expérimentale.

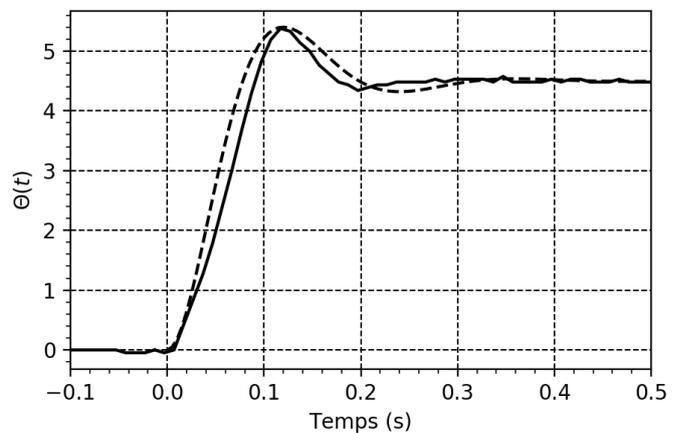
L'ensemble de ces résultats permettent de valider l'identification.

La superposition des réponses expérimentales et du modèle de comportement donne la figure ci-contre.

On remarque que le point associé au premier dépassement est bien identique sur les 2 courbes. De même, la valeur finale est identique.

La première montée du résultat expérimental est légèrement plus lente et la pseudo pulsation plus grande.

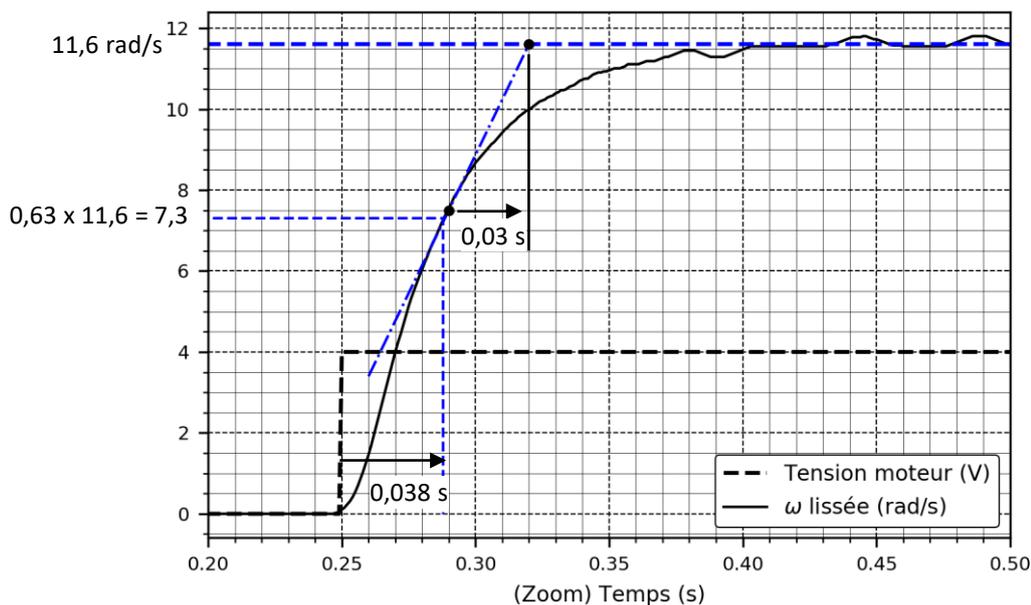
Ces différences peuvent s'expliquer par : un retard (la réponse débute quelque dixièmes de secondes après l'échelon) ; une saturation en vitesse lors de la montée initiale (les moteurs ont une vitesse maximale), et des frottements secs qui dissipent l'énergie plus rapidement.



## Exercice 3.3 : ASSERVISSEMENT EN POSITION D'UN MOTEUR

### Détermination d'un modèle de comportement de la chaîne de puissance

**Q1 :** Proposer un modèle de comportement pour l'ensemble moteur – réducteur. En déterminer les paramètres caractéristiques.



Réponse sans dépassement avec un point d'inflexion sur la montée et pouvant présenter une pente nulle en condition initiale.

L'ensemble moteur-réducteur est modélisé par un second ordre avec un facteur d'amortissement  $z > 1$ , sous la forme :

$$\frac{\Omega(p)}{U_m(p)} = \frac{K}{(1 + \tau_1 p)(1 + \tau_2 p)}$$

Variation finale :  $\Delta\omega(+\infty) \approx 11,6 \text{ rad/s}$ , d'où  $K \approx 11,6 / 4 = 2,9 \text{ rad}\cdot\text{s}^{-1}/\text{V}$ .

À partir d'une droite tangente à la courbe :  $\tau_2 \approx 0,03 \text{ s}$

À partir de l'instant correspondant à une variation de 63%,  $\omega_{63\%} = \omega_0 + 0,63 \times \Delta\omega(+\infty) = 0,63 \times 11,6 = 7,3 \text{ rad/s}$  :  
 $\tau_1 + \tau_2 \approx 0,038 \text{ s}$ , d'où  $\tau_1 \approx 0,038 - 0,03 \approx 0,008 \text{ s}$ .

La fonction de transfert identifiée est :

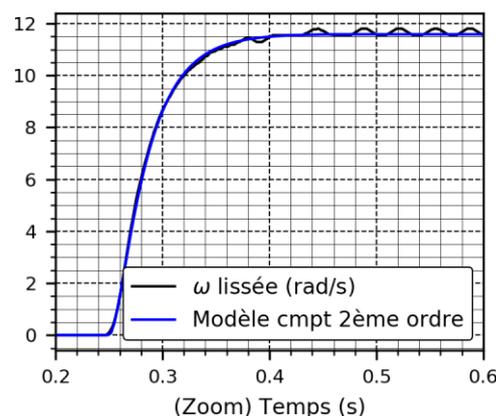
$$\frac{\Omega(p)}{U_m(p)} = \frac{2,9}{(1 + 0,008 p)(1 + 0,03 p)}$$

Les réponses du modèle identifié et expérimentale sont tracées ci-contre et montre une bonne adéquation sur l'ensemble des valeurs.

D'où, par identification sur la forme générale :

$$\frac{1}{\omega_0^2} = \tau_1 \tau_2 \Rightarrow \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{\tau_1 \tau_2}} \approx 64 \text{ rad/s}$$

$$\text{et } \frac{2z}{\omega_0} = \tau_1 + \tau_2 \Rightarrow z = \frac{\tau_1 + \tau_2}{2\sqrt{\tau_1 \tau_2}} \approx 1,22$$



**Q2 :** En quoi ce modèle est-il moins pertinent que le modèle identifié précédemment.

Le modèle du premier ordre ne rend pas bien compte de la réponse au début du comportement transitoire (début de la réponse).

L'utilisation de ce modèle donne tout de même une bonne approximation du comportement général du système (même valeur finale, pas de dépassement, temps de réponse à 5% presque identique, valeurs intermédiaires proches).

**Q3 :** Déterminer la fonction de transfert  $H(p) = \frac{\Theta(p)}{\Theta_c(p)}$  et les paramètres caractéristiques  $K$ ,  $z$  et  $\omega_0$  en fonction de  $\tau$ ,  $K_m$  et  $K_c$ .

On trouve : 
$$H(p) = \frac{\Theta(p)}{\Theta_c(p)} = \frac{K_m K_c}{\tau p^2 + p + K_m K_c} = \frac{1}{1 + \frac{1}{K_m K_c} p + \frac{\tau}{K_m K_c} p^2}$$

Fonction de transfert de classe 0, stable (les constants sont >0), de gain unitaire.

On pose  $H(p) = \frac{K}{1 + \frac{2z}{\omega_0} p + \frac{p^2}{\omega_0^2}}$ . Par identification, les paramètres caractéristiques sont :

$K=1$        $\omega_0 = \sqrt{\frac{K_m K_c}{\tau}}$        $\frac{2z}{\omega_0} = \frac{1}{K_m K_c} \Leftrightarrow z = \frac{\omega_0}{2} \frac{1}{K_m K_c} = \frac{1}{2} \sqrt{\frac{K_m K_c}{\tau}} \frac{1}{K_m K_c}$ , d'où :  $z = \frac{1}{2\sqrt{\tau K_m K_c}}$

Il est important de simplifier l'expression de  $z$  en utilisant la relation  $\frac{\sqrt{A}}{A} = \frac{1}{\sqrt{A}}$ .

**Validation du modèle de l'asservissement**

**Q4 :** Pour  $K_c = 9$  V/rad, déterminer les valeurs numériques de  $z$ ,  $\omega_0$ ,  $D_{1\%}$ ,  $D_{2\%}$  et  $t_{r5\%}$  prédites par le modèle de l'asservissement.

Par application numérique, on trouve :  $z = 0,5$        $\omega_0 = 26,2$  rad/s

d'où :  $D_{1\%} = e^{-\frac{z\pi}{\sqrt{1-z^2}}} = 16\%$       et  $D_{2\%} = e^{-\frac{z2\pi}{\sqrt{1-z^2}}} = 2,6\%$ .

L'utilisation de l'abaque associé aux dépassements relatifs permet trouver ou de vérifier ces résultats.

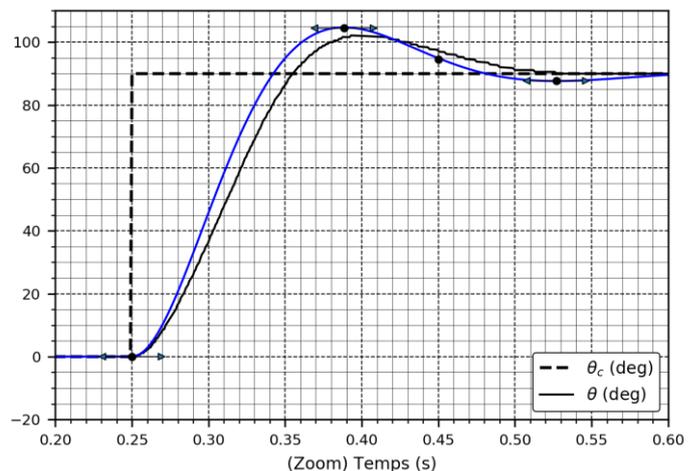
Temps de réponse réduit :  $t_{r5\%} \omega_0 \approx 5,2$  d'où  $t_{r5\%} \approx 0,2$  s.

Le temps de réponse réduit est obtenu par lecture de l'abaque associé. Il n'y a pas de formule à appliquer.

**Q5 :** Placer sur le graphique Figure 2, les résultats de la question précédente : points de passage et tangentes connus de la réponse du modèle.

Pseudo-période :  $T_a = \frac{2\pi}{\omega_a} = \frac{2\pi}{\omega_0 \sqrt{1-z^2}} \approx 0,28$  s

Les données permettent de positionner les points de tangentes horizontales aux instants suivants : 0,25 s (instant de l'échelon),  $T_a/2$  et  $T_a$  pour les dépassements. Il est aussi possible de placer le point d'entrée dans le tube à 5%.



**Q6 :** En comparant la réponse du modèle (variations finales, dépassements, temps de réponse) au résultat expérimental, déterminer si le modèle peut être considéré valide.

Sur la réponse expérimentale, le premier dépassement correspond à  $\omega(t_1) \approx 102^\circ$ . Le modèle donne  $\omega(t_1) = 90 \times (1 + 0,16) = 104,4^\circ$ . L'écart est inférieur à 10%.

Le temps de réponse expérimental vaut 0,22 s. L'écart avec le modèle est de 10%.

Le modèle est supposé valide.

**Réglage du correcteur**

On a  $\omega_0 = \sqrt{\frac{K_m K_c}{\tau}}$  et  $z = \frac{1}{2\sqrt{\tau K_m K_c}}$ . Lorsque l'on augmente le gain du correcteur,  $z$  diminue continument et  $\omega_0$  augmente.

**Q7 :** À partir du modèle, déterminer le gain  $K_{c1}$  du correcteur permettant d'obtenir un comportement le plus rapide possible sans dépassement.

$$z = \frac{1}{2\sqrt{\tau K_m K_c}} \Rightarrow z^2 = \frac{1}{4\tau K_m K_c} \Rightarrow K_c = \frac{1}{4\tau K_m z^2} .$$

Le temps de réponse le plus faible sans dépassement est obtenu avec  $z=1$ .

$$\text{D'où } K_{c1} = \frac{1}{4\tau K_m} \approx \frac{1}{4 \times 0,038 \times 2,9} = 2,27 \text{ V/rad.}$$

**Q8 :** À partir du modèle, déterminer le gain  $K_{c2}$  du correcteur permettant d'obtenir un comportement le plus rapide possible avec dépassements autorisés. Déterminer le temps de réponse à 5%.

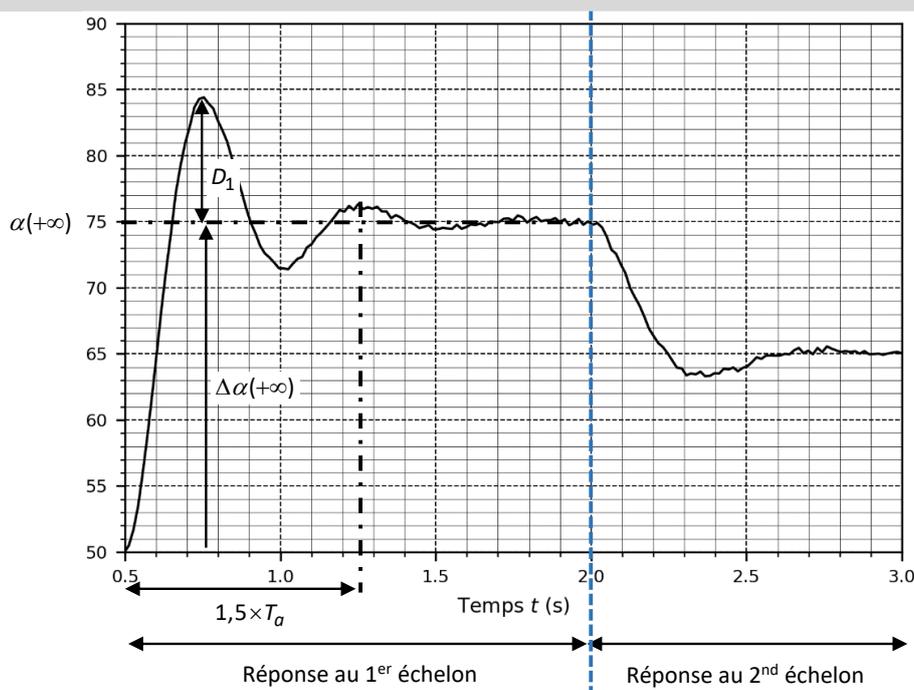
Le temps de réponse le plus faible avec dépassement est obtenu avec  $z=0,69$ .

$$\text{D'où } K_{c2} = \frac{1}{4\tau K_m 0,69^2} \approx \frac{1}{4 \times 0,038 \times 2,9 \times 0,69^2} = 4,8 \text{ V/rad.}$$

$$\text{Pour cette valeur : } \omega_0 = \sqrt{\frac{K_m K_c}{\tau}} \approx 19,1 \text{ rad/s d'où } t_{r5\%} \approx \frac{3}{\omega_0} = 0,16 \text{ s.}$$

### Exercice 3.4 : IDENTIFICATION D'UN MODELE DE COMPORTEMENT

**Q1 :** Déterminer, par identification et à partir de la réponse au premier échelon, un modèle de comportement en suivi  $H_1(p)$ .



La réponse est bruitée. Le système répond à deux échelons successifs. On suppose que la réponse est stabilisée avant l'application du deuxième échelon.

La première partie de la courbe, réponse au premier échelon d'amplitude  $30^\circ$ , présente des dépassements. La pente à l'origine pourrait être nulle. Il est donc envisageable de la considérer comme la réponse à un échelon d'un système d'ordre 2 de classe 0.

Attention : l'origine des temps est  $t_0 = 0,5 \text{ s}$ , et en situation initiale,  $\alpha(t_0) = 50^\circ$ .

On relève :

- la valeur de la réponse en régime permanent  $\alpha(+\infty) = 75$ , soit  $\Delta\alpha(+\infty) = 75 - 50 = 25^\circ$
- la valeur du 1<sup>er</sup> dépassement  $D_1 = 84,5 - 75 = 9,5^\circ$
- l'instant du 3<sup>ème</sup> dépassement  $t_3 = 1,25 \text{ s}$  donnant  $T_a = \frac{t_3 - t_0}{1,5} = 0,5 \text{ s}$

On en déduit :

- **K le gain statique**  $K = \frac{\Delta\alpha(+\infty)}{\alpha_0} \approx \frac{25}{30} = \underline{0,83}$

- **z le facteur d'amortissement (par le premier dépassement relatif) :**

$$z = \sqrt{\frac{(\ln D_{1\%})^2}{\pi^2 + (\ln D_{1\%})^2}} \quad \text{avec} \quad D_{1\%} = \left| \frac{D_1}{\Delta\alpha(+\infty)} \right| \approx \frac{9,5}{25} = 0,38 (=38\%)$$

Donc  $z = \sqrt{\frac{(\ln 0,38)^2}{\pi^2 + (\ln 0,38)^2}} = \underline{0,29}$

- **$\omega_0$  la pulsation propre non amortie (à partir de la pseudo-période) :**

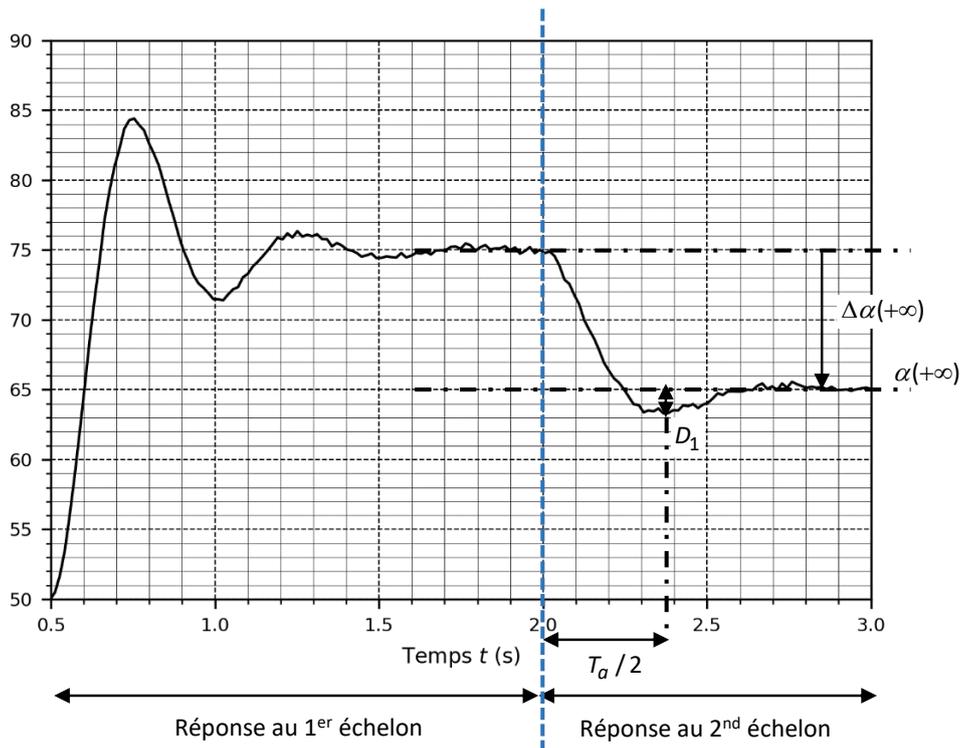
$$T_a = \frac{2\pi}{\omega_a} = \frac{2\pi}{\omega_0 \sqrt{1-z^2}} \Rightarrow \omega_0 = \frac{2\pi}{T_a \sqrt{1-z^2}} = \frac{2\pi}{0,5 \sqrt{1-0,29^2}} \Rightarrow \omega_0 \approx \underline{13 \text{ rad/s}}$$

D'où :  $H_1(p) = \frac{\alpha(p)}{\alpha_c(p)} \Big|_{C(p)=0} = \frac{K}{1 + \frac{2z}{\omega_0} p + \frac{p^2}{\omega_0^2}} = \frac{0,83}{1 + \frac{2 \times 0,29}{13} p + \frac{1}{13^2} p^2} \Rightarrow H_1(p) = \frac{0,83}{1 + 0,045 p + 0,006 \cdot p^2}$

**Q2 :** Déterminer, par identification et à partir de la réponse au second échelon, un modèle de comportement en régulation  $H_2(p)$  .

On suppose que le système est stabilisé avant l'application du deuxième échelon d'amplitude 0,7 Nm.

Attention : l'origine des temps est  $t_0 = 2 \text{ s}$ , et en situation initiale,  $\alpha(t_0) = 75^\circ$ .



On relève :

- la valeur de la réponse en régime permanent  $\alpha(+\infty) = 65^\circ$ , soit  $\Delta\alpha(+\infty) = 65 - 75 = -10^\circ$
- la valeur du 1<sup>er</sup> dépassement  $D_1 \approx |63 - 65| = 2^\circ$
- l'instant du 1<sup>er</sup> dépassement  $t_1 = 2,38 \text{ s}$  donnant  $T_a = \frac{t_1 - t_0}{0,5} \approx 0,76 \text{ s}$

On en déduit :

- **K le gain statique**  $K_2 = \frac{\Delta\alpha(+\infty)}{C_0} \approx \frac{-10}{0,7} = \underline{-14,3^\circ/\text{Nm}}$

- **z le facteur d'amortissement (par le premier dépassement relatif) :**

$$z = \sqrt{\frac{(\ln D_{1\%})^2}{\pi^2 + (\ln D_{1\%})^2}} \text{ avec } D_{1\%} = \left| \frac{D_1}{\Delta\alpha(+\infty)} \right| \approx \frac{2}{10} = 0,2 (=20\%). \text{ Donc } z \approx \sqrt{\frac{(\ln 0,2)^2}{\pi^2 + (\ln 0,2)^2}} = 0,45$$

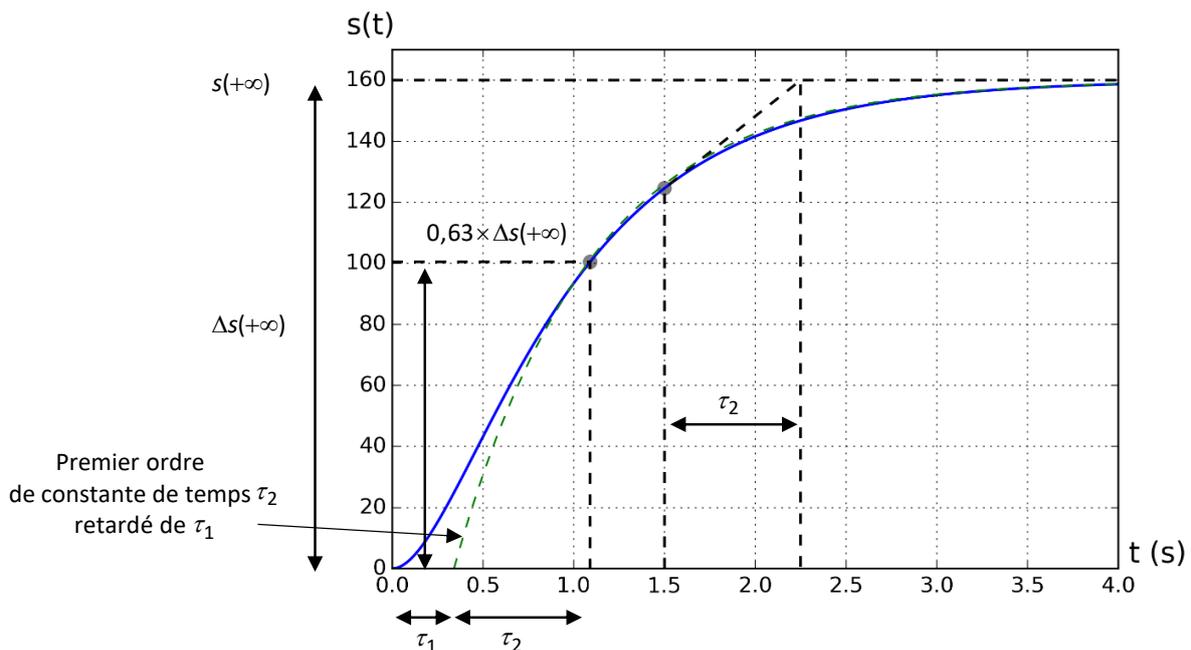
- $\omega_0$  la pulsation propre non amortie (à partir de la pseudo-période) :

$$\omega_0 = \frac{2\pi}{T_a \sqrt{1-z^2}} = \frac{2\pi}{0,76 \sqrt{1-0,45^2}} = 9,3 \text{ rad/s}$$

$$D'où : H_2(p) = \frac{\alpha(p)}{C(p)} \Big|_{\alpha_c(p)=0} = \frac{K_2}{1 + \frac{2z_2}{\omega_{02}} p + \frac{p^2}{\omega_{02}^2}} = \frac{-14,3}{1 + \frac{2 \times 0,45}{9,3} p + \frac{1}{9,3^2} p^2} \Rightarrow H_1(p) = \frac{-14,3}{1 + 0,097 p + 0,012 p^2}$$

### Exercice 3.5 : IDENTIFICATION D'UN MODELE NON OSCILLATOIRE

En vue d'identifier un système, on le soumet à une entrée en échelon  $e(t)$  d'amplitude 80. La sortie  $s(t)$ , mesurée expérimentalement, suit alors les variations définies par le graphique suivant :



**Q1 :** Donner, à l'aide d'une méthode d'identification, la fonction de transfert  $H_2(p)$  du système.

La courbe ne présente pas de dépassement mais possède une tangente de pente nulle à l'origine. Il s'agit donc d'une courbe qui correspond à la réponse à un échelon d'un système d'ordre 2 de classe 0. On suppose que pour  $t$  suffisamment grand ( $>0,75$  s ici), la réponse correspond à celle d'un premier ordre de constante de temps  $\tau_2$  retardée de  $\tau_1$ .

On relève la valeur de la sortie en régime permanent  $s(+\infty) = 160 = \Delta s(+\infty)$  ici.

On en déduit **K, gain statique**,  $\Delta s(+\infty) = K.Ec \Rightarrow K = \frac{160}{80} = 2$

On construit le point d'intersection de la tangente à la courbe en  $t=1,5$  (valeur prise arbitrairement, mais suffisamment grande) avec l'asymptote horizontale.

On en déduit la **constante de temps**  $\tau_2$  :  $\tau_2 = 2,25 - 1,5 = 0,75$ .

On relève l'instant  $t_{63\%}$  correspondant à une réponse de 63% de la variation finale.

On en déduit la **constante de temps**  $\tau_1$  :  $\tau_1 + \tau_2 = t_{63\%}$  soit  $\tau_1 = 1,1 - \tau_2 = 0,35$

On peut donc en déduire l'expression de  $H_2(p)$  :

$$\text{Donc } H_2(p) = \frac{S(p)}{E(p)} = \frac{K}{(1 + \tau_1.p)(1 + \tau_2.p)} \Rightarrow H_2(p) = \frac{2}{(1 + 0,35 p)(1 + 0,75 p)} = \frac{2}{1 + 1,1 p + 0,26 p^2}$$

**Q2 :** Le système possède-t-il un pôle dominant ?

Le rapport  $\tau_2 / \tau_1 = 2,1$ . On parle de pôle dominant si  $\tau_2 \gg \tau_1$ . Ce n'est pas le cas ici.