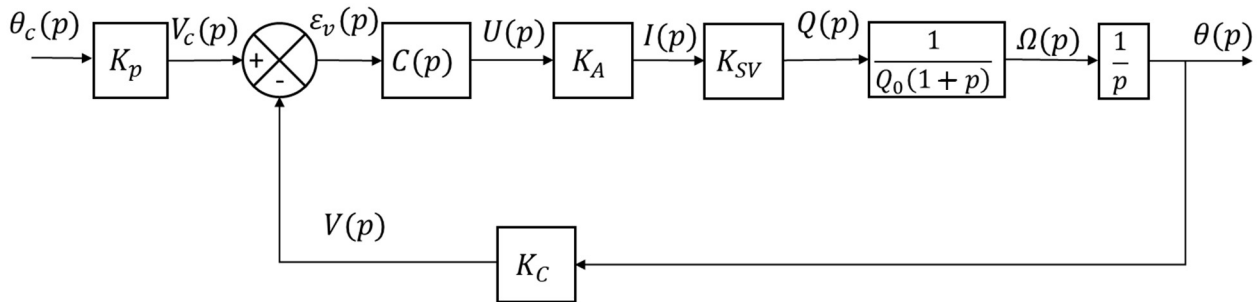


Eolienne

Q.1. Mettre en place le schéma-bloc fonctionnel complet de l'asservissement en indiquant le nom des composants constituant chaque bloc.

Q.2. A partir de ce schéma-bloc fonctionnel et de la description du comportement de chaque constituant, proposer des fonctions de transfert pour chaque bloc fonctionnel et établir le schéma-blocs du système.



Q.3. Quelle valeur doit-on donner au gain K_p pour que l'asservissement soit correct (c'est à dire qu'une erreur nulle corresponde à un écart nul) ?

L'erreur est nulle si $e = \theta_c(p) - \theta(p)$. Pour obtenir un écart ε_v nul, il faut nécessairement $K_p = K_C$.

En effet $\varepsilon_v = V_c - V = K_p \theta_c - K_C \theta$. Si l'erreur est nulle alors $\theta_c = \theta$ donc $\varepsilon_v = \theta_c (K_p - K_C)$ et si l'écart ε_v est nul alors $K_p = K_C$.

Q.4. Déterminer l'expression de $FTBO(p)$.

$$FTBO(p) = \frac{V(p)}{\varepsilon_v(p)} = \frac{K_C C K_A K_{SV}}{Q_0 p (1+p)}$$

Q.5. Déterminer la fonction de transfert en boucle fermée $H(p) = \frac{\theta(p)}{\theta_c(p)}$.

$$H(p) = \frac{\theta(p)}{\theta_c(p)} = K_C \frac{\frac{C K_A K_{SV}}{Q_0 p (1+p)}}{1 + \frac{K_C C K_A K_{SV}}{Q_0 p (1+p)}} = \frac{1}{1 + \frac{Q_0 p (1+p)}{K_C C K_A K_{SV}}}$$

Q.6. Exprimer $\varepsilon_\theta = \theta_c(p) - \theta(p)$, erreur sur la position angulaire, en fonction de $\theta_c(p)$ et de la $FTBO(p)$. À l'aide du théorème de la valeur finale, déterminer la valeur de l'erreur statique ε_{θ_s} pour une entrée échelon d'amplitude θ_0 . Pouvait-on prévoir ce résultat par rapport à la FTBO ?

L'écart est $\varepsilon_\theta = \theta_c(p) - \theta(p) = \theta_c(p) (1 - H(p)) = \theta_c(p) \left(1 - \frac{FTBO(p)}{1 + FTBO(p)} \right) = \frac{\theta_c(p)}{1 + FTBO(p)}$

La consigne est un échelon de position angulaire d'amplitude θ_0 donc $\theta_c(p) = \frac{\theta_0}{p}$. Appliquons le théorème de la valeur finale :

$$\varepsilon_{\theta_s} = \lim_{t \rightarrow \infty} \varepsilon_\theta(t) = \lim_{p \rightarrow 0} p \varepsilon_\theta(p) = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{\theta_0}{1 + FTBO(p)} = \lim_{p \rightarrow 0} \frac{\theta_0 Q_0 p (1+p)}{Q_0 p (1+p) + K_C C K_A K_{SV}} = 0$$

Ainsi le système est précis. On remarque que la FTBO est de classe 1, pour une entrée en échelon, on sait que l'erreur est nulle.

Q.7. Mettre la fonction de transfert en boucle fermée sous forme canonique et déterminer ses paramètres caractéristiques en fonction de C .

$H(p)$ est du second ordre, on cherche donc

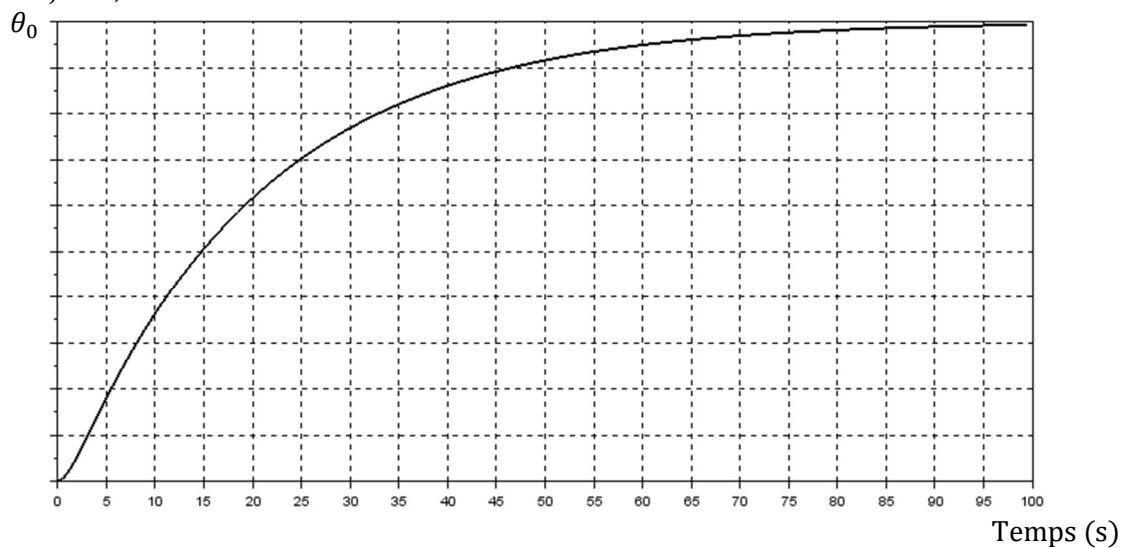
$$H(p) = \frac{1}{1 + \frac{Q_0 p(1+p)}{K_C C K_A K_{SV}}} = \frac{K}{1 + \frac{2\xi}{\omega_0} p + \frac{p^2}{\omega_0^2}}$$

Avec

$$\begin{cases} \frac{1}{\omega_0^2} = \frac{K=1}{K_C C K_A K_{SV}} \\ \frac{2\xi}{\omega_0} = \frac{Q_0}{K_C C K_A K_{SV}} \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} \omega_0 = \sqrt{\frac{K=1}{K_C C K_A K_{SV}} \frac{1}{Q_0}} \\ \xi = \frac{1}{2} \sqrt{\frac{Q_0}{K_C C K_A K_{SV}}} \end{cases}$$

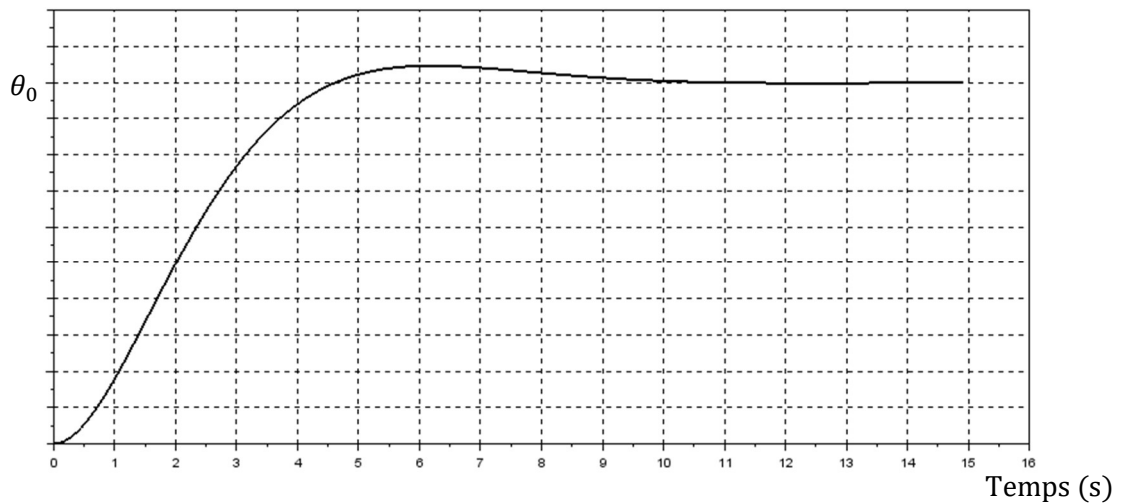
Q.8. Donner la valeur de ξ et ω_0 pour $C = 1$. Tracer l'allure de la réponse indicielle $\theta(t)$ pour une entrée échelon $\theta_c(t) = \theta_0 \cdot u(t)$ dans ces conditions.

AN : $\begin{cases} K = 1 \\ \omega_0 = 0,22 \text{ rad/s, ce qui donne comme allure de réponse :} \\ \xi = 2,29 \end{cases}$



Q.9. On sait que le système est le plus rapide pour $\xi = 0,7$, déterminer alors la valeur de C correspondante et en déduire la valeur de ω_0 . Tracer l'allure de la réponse indicielle $\theta(t)$ pour une entrée échelon $\theta_c(t) = \theta_0 \cdot u(t)$ dans ces conditions.

Pour $\xi = 0,7$, $C = \frac{1}{4\xi^2} \frac{Q_0}{K_C K_A K_{SV}}$, soit $C = 10,7$ et $\omega_0 = 0.71 \text{ rad/s}$.



Q.10. Pour les deux valeurs de ξ déterminées précédemment, lire le temps de réponse réduit correspondant et en déduire $t_{5\%}$. Conclure sur l'intérêt de réglage du correcteur.

Pour le premier réglage, $\xi = 2,29$, le diagramme montre que le temps de réponse réduit est $t_{5\%} \cdot \omega_0 = 13$, d'où $t_{5\%} = 59s$.

Pour le second réglage, $\xi = 0,7$, le diagramme montre que le temps de réponse réduit est $t_{5\%} \cdot \omega_0 = 3$, d'où $t_{5\%} = 4,2s$.

L'intérêt de régler un correcteur est donc d'améliorer les performances du système (ici le temps de réponse à 5%).

Robot préhenseur de pièces

Q.1. Déterminer le lien entre K_1 et K_7 pour que $\theta_b(p)$ soit asservi sur $\theta_c(p)$.

Pour que $\theta_b(p)$ soit asservi sur $\theta_c(p)$, il faut que $\varepsilon(p)$ soit nul quand $\theta_b(p) = \theta_c(p)$. Donc $K_1 = K_7$.

Q.2. Déterminer la fonction de transfert $H_3(p) = \frac{\Omega_m(p)}{U_m(p)}$ et la mettre sous la forme canonique

$$H_m(p) = \frac{K_3}{1+T_3p}$$

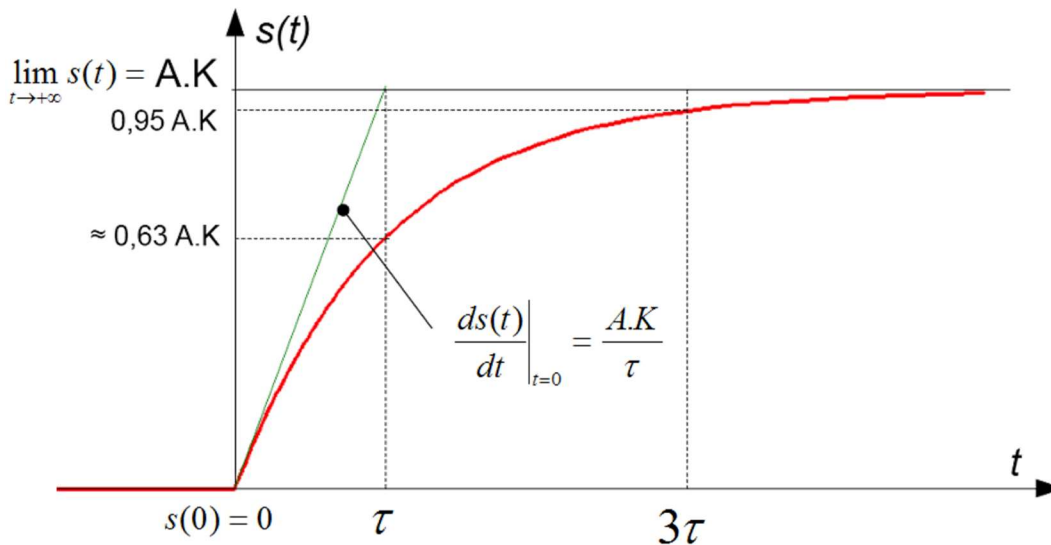
$$U_m(p) = E(p) + R.I(p) = k_e \cdot \Omega_m(p) + \frac{R}{k_m} \cdot C_m(p) = k_e \cdot \Omega_m(p) + \frac{JR}{k_m} p \cdot \Omega_m(p)$$

$$\Leftrightarrow H_3(p) = \frac{\Omega_m(p)}{U_m(p)} = \frac{1}{k_e + \frac{JR}{k_m} p} = \frac{\frac{1}{k_e}}{1 + \frac{JR}{k_e k_m} p}$$

$$K_3 = \frac{1}{k_e} \text{ et } T_3 = \frac{JR}{k_e k_m}$$

Q.3. Tracer l'allure de la courbe $\omega_m(t)$ pour une entrée $u_m(t)$ en échelon de tension d'amplitude U_0 .

Il s'agit d'une réponse d'un premier ordre à une entrée en échelon :



Q.4. Déterminer $\omega_m(t)$ lorsque $u_m(t)$ est un échelon de tension d'amplitude u_0 . Exprimer le résultat en fonction de K_3 , T_3 et u_0 . On donne $\mathcal{L}^{-1}\left(\frac{1}{p}\right) = u(t)$ et $\mathcal{L}^{-1}\left(\frac{1}{p+a}\right) = e^{-at}u(t)$ où $u(t)$ est la fonction de Heaviside.

$$\Omega_m(p) = \frac{u_0 K_3}{(1+T_3p)p} = u_0 K_3 \left(\frac{1}{p} + \frac{-T_3}{1+T_3p} \right) \text{ (d'après la méthode de la décomposition en élément simple)}$$

$$\omega_m(t) = u_0 K_3 \left(1 - e^{-\frac{t}{T_3}} \right) u(t)$$

Q.5. Déterminer $H_4(p)$ puis déterminer la fonction de transfert $H(p) = \frac{\theta_b(p)}{\theta_c(p)}$. Montrer que cette fonction peut se mettre sous la forme $\frac{K}{1 + \frac{2\xi}{\omega_0}p + \frac{p^2}{\omega_0^2}}$. Déterminer les constantes K , ξ et ω_0 en fonction des constantes fournies.

$$H(p) = \frac{\theta_b(p)}{\theta_c(p)} = \frac{\frac{K_T}{(1 + T_3 p)p}}{1 + \frac{K_T}{(1 + T_3 p)p}} = \frac{K_T}{(1 + T_3 p)p + K_T} = \frac{1}{1 + \frac{p}{K_T} + \frac{T_3 p^2}{K_T}}$$

$$K = 1, \xi = \frac{1}{2} \sqrt{\frac{1}{T_3 K_T}} \text{ et } \omega_0 = \sqrt{\frac{K_T}{T_3}}$$

Q.6. Déterminer, à l'aide des abaques fournies, les valeurs numériques de K , ξ et ω_0 . Le temps de réponse réduit correspond au temps de réponse à 5% multiplié par ω_0 .

$$K = 1, \xi = 0,2 \text{ et } \omega_0 = \frac{13}{0,28} = 46 \text{ rad. s}^{-1}$$

Q.7. L'exigence 1.2.1 est-elle vérifiée ?

Par lecture graphique : $t_{5\%} = 0,28s$.

L'exigence 1.2.1 n'est pas validée.

Banderoleuse à plateau tournant

Q.1. Donner la fonction de transfert $T(p)$ qui assure que $\varepsilon(t)$ soit une image pertinente de l'erreur, c'est-à-dire que l'écart soit nul si l'entrée est égale à la sortie.

$$\varepsilon(p) = E(p) - E_{mes}(p) = \Gamma_c(p) * T(p) - \Gamma(p) * S$$

On veut $\varepsilon(t) = 0$ si $\Gamma_c(t) = \Gamma(t)$

Donc $T(p) = S$

Q.2. Calculer la fonction de transfert en boucle fermée $H(p) = \frac{\Gamma(p)}{\Gamma_c(p)}$. Mettre $H(p)$ sous forme canonique et déterminer ses paramètres caractéristiques. Faire les applications numériques.

$$H(p) = \frac{\Gamma(p)}{\Gamma_c(p)} = S \frac{\frac{A}{1 + \tau p}}{1 + \frac{sA}{1 + \tau p}} = \frac{SA}{SA + (1 + \tau p)} = \frac{SA}{1 + SA} \frac{1}{1 + \frac{\tau}{1 + SA} p} = \frac{K_1}{1 + \tau_1 p}$$

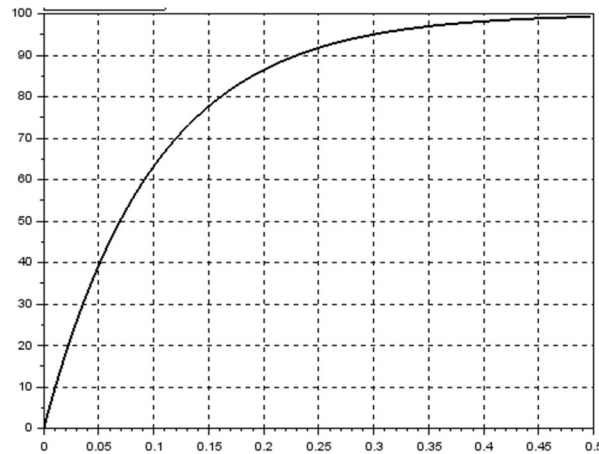
Avec $\tau_1 = \frac{\tau}{1 + SA} = 0,1$ et $K_1 = \frac{SA}{1 + SA} = 0,5$

Q.3. Le système est-il stable ?

Oui car τ_1 est positif.

Q.4. Dessiner l'allure de $\gamma(t)$ en précisant les valeurs caractéristiques pour une entrée en échelon.

La réponse d'un premier ordre pour une entrée en échelon :



Q.5. Calculer le temps de réponse à 5 % de ce système à une entrée en échelon.

$$t_{5\%} = 3\tau_1 = 0,3 \text{ s}$$

Q.6. Donner la valeur de l'accélération $\gamma(t)$ en régime permanent, c'est-à-dire $\gamma_\infty = \lim_{t \rightarrow +\infty} \gamma(t)$. Le système est-il précis ?

$$\gamma_\infty = \lim_{t \rightarrow +\infty} \gamma(t) = K * 20g = 10g$$

Le système n'est pas précis.

Q.7. Conclure sur le respect du cahier des charges.

La rapidité est respectée, mais pas la précision.

1.1. Deuxième étude : système asservi avec un correcteur intégral : $C(p) = \frac{1}{p}$

Q.8. Calculer la nouvelle fonction de transfert $H(p)$ et la mettre sous forme canonique. Déterminer ses paramètres caractéristiques et les calculer numériquement.

$$\begin{aligned} H(p) = \frac{\Gamma(p)}{\Gamma_c(p)} &= S \frac{\frac{A}{p(1+\tau p)}}{1 + \frac{SA}{p(1+\tau p)}} = \frac{SA}{SA + p(1+\tau p)} = \frac{1}{1 + \frac{1}{SA}p + \frac{\tau}{SA}p^2} = \frac{1}{1 + p + \tau p^2} \\ &= \frac{1}{1 + \frac{2\xi}{\omega_0}p + \frac{p^2}{\omega_0^2}} \end{aligned}$$

Avec $K = 1$, $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{\tau}} = 2,24$ et $\xi = \frac{\omega_0}{2} = 1,12$.

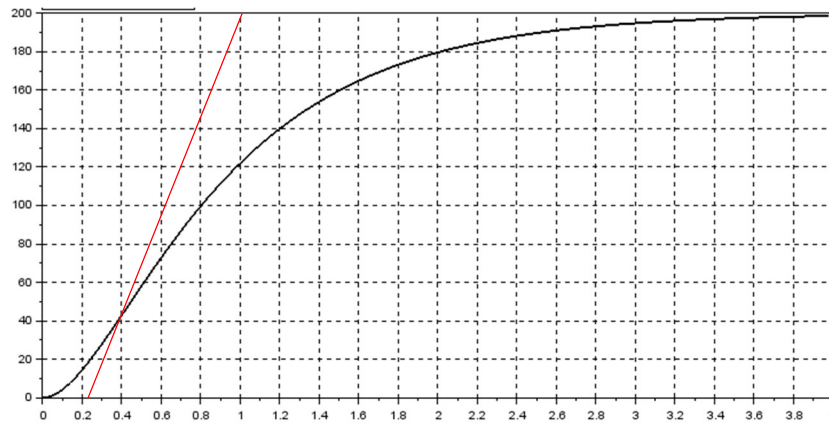
Q.9. Le système est-il stable ?

Oui car tous les coefficients des polynômes sont du même signe.

Q.10. Dessiner l'allure de $\gamma(t)$ en précisant les valeurs caractéristiques pour une entrée en échelon.

$\xi > 1$, il faut donc mettre la fonction de transfert sous la forme : $\frac{K}{(1+\tau_1 p)(1+\tau_2 p)}$

Par identification on trouve $\tau_1 = 0,22$ et $\tau_2 = 0,78$ (τ_1 et τ_2 jouent un rôle symétrique)



Q.11. En utilisant l'abaque précédente, calculer le temps de réponse à 5 % de ce système à une entrée en échelon. Conclure en le comparant au système asservi sans correction.

Avec $\xi = 1,12$, on lit $tr_{5\%} \cdot \omega_0 = 6$ d'où $tr_{5\%} = \frac{6}{\omega_0} = 2,7 \text{ s}$

Le système est plus lent que sans la correction, mais il est maintenant précis.

Q.12. Donner la valeur de l'accélération $\gamma(t)$ en régime permanent, c'est-à-dire $\gamma_\infty = \lim_{t \rightarrow +\infty} \gamma(t)$. Le système est-il précis ?

$$\gamma_\infty = \lim_{t \rightarrow +\infty} \gamma(t) = K * 20g = 20g$$

Le système est précis.

Q.13. Conclure sur le respect du cahier des charges.

Tous les critères sont respectés.

Q.14. Quel impact a le correcteur intégral sur les performances de l'asservissement par rapport au correcteur proportionnel ?

Le correcteur intégral semble rendre le système précis, mais il augmente le temps de réponse en contrepartie.