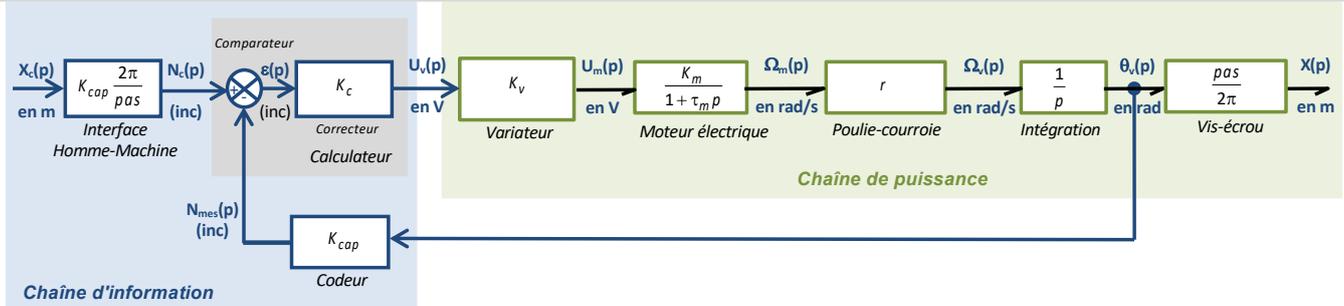


Exercice 1.1 : AXE ASSERVI DE MACHINE-OUTIL

Q1 : À l'aide de la description ci-dessus, compléter le schéma-bloc en faisant apparaître les fonctions de transfert à l'intérieur des blocs et les grandeurs transmises d'un bloc à l'autre. Déterminer les valeurs numériques des gains.



Codeur : 400 incréments par tour, soit $K_{cap} = \frac{400}{2\pi} \approx 63,67$ inc/rad.

Variateur : 24 V pour une commande de 5 V, soit $K_v = 24 / 5 = 4,8$ V/V. Mécanisme Vis-écrou : $pas = 0,004$ m/tr

Q2 : Déterminer la fonction de transfert de l'interface homme-machine ainsi que sa valeur numérique.

Pour toute valeur de la consigne, l'image de l'erreur $\varepsilon(p) = K_{IHM} X_c(p) - \frac{K_{cap}}{pas/2\pi} X(p)$ doit être nulle lorsque l'erreur est nulle. D'où : $K_{IHM} = K_{cap} \frac{2\pi}{pas} = \frac{400}{2\pi} \frac{2\pi}{4 \cdot 10^{-3}} = 100 \cdot 10^3 = 10^5$ inc/m.

Q3 : Déterminer la fonction de transfert $H(p) = \frac{X(p)}{X_c(p)}$, son gain, son ordre et sa classe. Le modèle est-il stable ? Est-il précis pour une consigne en échelon ?

$$\begin{aligned} \frac{X(p)}{X_c(p)} &= K_{cap} \frac{2\pi}{pas} \cdot \frac{K_c K_v \frac{K_m}{1+\tau_m p} r \frac{1}{p}}{1 + K_c K_v \frac{K_m}{1+\tau_m p} r \frac{1}{p} K_{cap}} \cdot \frac{pas}{2\pi} \quad (\text{on pose, puis simplification}) \\ &= K_{cap} \cdot \frac{K_c K_v K_m r}{(1+\tau_m p)p + K_c K_v K_m r K_{cap}} \quad (\text{multiplication par le dénominateur du dénominateur}) \\ &= \frac{K_{cap} K_c K_v K_m r}{K_c K_v K_m r K_{cap}} \cdot \frac{1}{\frac{(1+\tau_m p)p}{K_c K_v K_m r K_{cap}} + 1} \quad (\text{développer, mettre sous forme canonique}) \end{aligned}$$

On obtient $\frac{X(p)}{X_c(p)} = \frac{1}{1 + \frac{1}{K_c K_v K_m r K_{cap}} p + \frac{\tau_m}{K_c K_v K_m r K_{cap}} p^2}$, système du 2^{ème} ordre, classe 0, gain unitaire.

Le système est stable si les constantes sont strictement positives. De classe 0 et de gain unitaire, l'erreur statique est nulle.

Q4 : Déterminer l'erreur de traînage pour une entrée $x(t) = V_0 t$ pour $t \geq 0$ s.

On pose : $H(p) = \frac{X(p)}{X_c(p)} = \frac{1}{1 + ap + bp^2}$. La consigne est : $X_c(p) = \frac{V_0}{p^2}$.

L'erreur de poursuite s'écrit :

$$\begin{aligned}
e_{pour(+\infty)} &= \lim_{t \rightarrow +\infty} (\Delta X_c(t) - \Delta X(t)) = \lim_{t \rightarrow +\infty} (X_c(t) - X(t)) = \lim_{p \rightarrow 0^+} p X_c(p) (1 - H(p)) \\
&= \lim_{p \rightarrow 0^+} p \frac{V_0}{p^2} \left(1 - \frac{1}{1 + a p + b p^2} \right) = \lim_{p \rightarrow 0^+} \frac{V_0}{p} \left(\frac{1 + a p + b p^2 - 1}{1 + a p + b p^2} \right) = \lim_{p \rightarrow 0^+} \frac{V_0}{p} \left(\frac{a p + b p^2}{1 + a p + b p^2} \right) \\
&= \lim_{p \rightarrow 0^+} V_0 \left(\frac{a + b p}{1 + a p + b p^2} \right) = a V_0 = \frac{V_0}{K_c K_v K_m r K_{cap}}
\end{aligned}$$

Q5 : Déterminer les paramètres caractéristiques du modèle.

Le modèle est un deuxième ordre de classe 0. Les paramètres caractéristiques sont le gain statique K , z et ω_0 .

En posant $\frac{2z}{\omega_0} = \frac{1}{K_c K_v K_m r K_{cap}}$ et $\frac{1}{\omega_0^2} = \frac{\tau_m}{K_c K_v K_m r K_{cap}}$

On obtient : $\omega_0 = \sqrt{\frac{K_c K_v K_m r K_{cap}}{\tau_m}}$ et $z = \frac{1}{2 K_c K_v K_m r K_{cap}} \omega_0 = \frac{1}{2 \sqrt{K_c K_v K_m r K_{cap} \tau_m}}$

Q6 : Déterminer une condition sur le gain du correcteur K_c pour que la réponse à un échelon soit sans dépassement.

La réponse à une entrée en échelon ne présente pas de dépassement si $z \geq 1$.

Soit la condition : $\frac{1}{2 \sqrt{K_c K_v K_m r K_{cap} \tau_m}} \geq 1 \Leftrightarrow \frac{1}{4 K_c K_v K_m r K_{cap} \tau_m} \geq 1 \Leftrightarrow K_c \leq \frac{1}{4 K_v K_m r K_{cap} \tau_m}$

Q7 : En déduire la valeur de K_c permettant d'obtenir une réponse à un échelon la plus rapide possible sans dépassement.

Le temps de réponse vérifie $t_{r5\%} = \frac{f(z)}{\omega_0}$ avec $f(z)$ strictement croissante pour $z \geq 1$.

Pour des valeurs croissantes de K_c , ω_0 augmente, z diminue et donc $f(z)$ diminue aussi ; au final le rapport $f(z)/\omega_0$ diminue.

Lorsque le gain du correcteur augmente, le temps de réponse diminue.

Le temps de réponse minimal est obtenu pour K_c maximal, soit pour $K_c = \frac{1}{4 K_v K_m r K_{cap} \tau_m}$.

Q8 : Vérifier la cohérence des résultats avec l'étude réalisée. Proposer une solution permettant d'augmenter le temps de réponse.

Pour la valeur limite, aucun dépassement n'est visible, en cohérence avec la solution calculée.

L'augmentation du gain du correcteur conduit à la présence de dépassements et, dans un premier temps, à une diminution du temps de réponse (jusqu'à $z=0,69$).

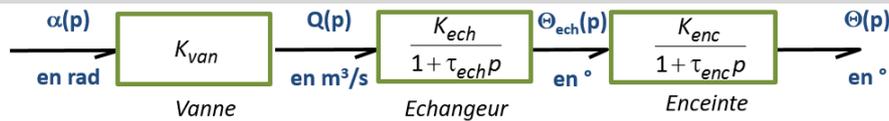
Pour diminuer le temps de réponse, il faudrait accepter un léger dépassement.

Exercice 1.2 : ENCEINTE CHAUFFANTE

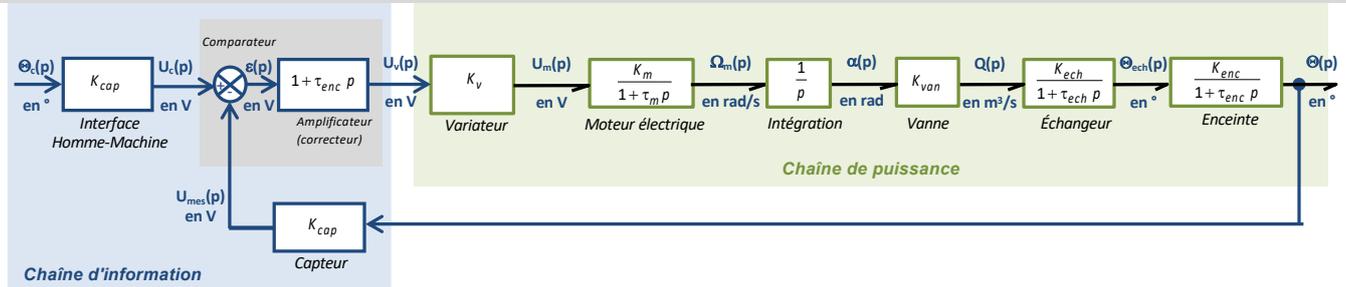
Q1 : Déterminer les fonctions de transfert de la vanne, de l'échangeur et de l'enceinte.

| Composant | Relation temporelle | Relation dans le domaine de Laplace | Fonction de transfert + Schéma-bloc |
|-----------|---|---|--|
| Vanne | $q(t) = K_{van} \alpha(t)$ | $Q(p) = K_{van} \alpha(p)$ | $\alpha(p) \rightarrow \boxed{K_{van}} \rightarrow Q(p)$ |
| Échangeur | $\theta_{ech}(t) + \tau_{ech} \frac{d\theta_{ech}(t)}{dt} = K_{ech} q(t)$ | $\Theta_{ech}(p) + \tau_{ech} p \Theta_{ech}(p) = K_{ech} Q(p)$ soit $\Theta_{ech}(p) = \frac{K_{ech}}{1 + \tau_{ech} p} Q(p)$ | $Q(p) \rightarrow \boxed{\frac{K_{ech}}{1 + \tau_{ech} p}} \rightarrow \Theta_{ech}(p)$ |
| Enceinte | $\theta(t) + \tau_{enc} \frac{d\theta(t)}{dt} = K_{enc} \theta_{ech}(t)$ | $\Theta(p) + \tau_{enc} p \Theta(p) = K_{enc} \Theta_{ech}(p)$ Soit $\Theta(p) = \frac{K_{enc}}{1 + \tau_{enc} p} \Theta_{ech}(p)$ | $\Theta_{ech}(p) \rightarrow \boxed{\frac{K_{enc}}{1 + \tau_{enc} p}} \rightarrow \Theta(p)$ |

Q2 : Compléter le schéma-bloc avec les fonctions de transfert de la question précédente.



Q3 : Compléter le schéma-bloc en précisant les fonctions de transfert à l'intérieur des blocs, ainsi que les grandeurs d'entrée sortie de chaque bloc.



Q4 : Déterminer la fonction de transfert de l'IHM.

Pour toute valeur de la consigne, l'image de l'erreur $\varepsilon(p) = K_{IHM} \theta_c(p) - K_{cap} \theta(p)$ doit être nulle lorsque l'erreur est nulle. D'où : $K_{IHM} = K_{cap}$.

Q5 : Déterminer la fonction de transfert globale du système (ne pas oublier les étapes de simplification).

$$\begin{aligned} \frac{\Theta(p)}{\Theta_c(p)} &= K_{cap} \cdot \frac{\cancel{(1 + \tau_{enc}p)} K_v \left(\frac{K_m}{(1 + \tau_m p)} p \right) K_{van} \left(\frac{K_{ech}}{1 + \tau_{ech} p} \right) \left(\frac{K_{enc}}{1 + \tau_{enc} p} \right)}{1 + \cancel{(1 + \tau_{enc}p)} K_v \left(\frac{K_m}{(1 + \tau_m p)} p \right) K_{van} \left(\frac{K_{ech}}{1 + \tau_{ech} p} \right) \left(\frac{K_{enc}}{1 + \tau_{enc} p} \right) \cdot K_{cap}} \quad (\text{écrire la fonction et simplifier}) \\ &= \frac{K_{cap} K_v K_m K_{van} K_{ech} K_{enc}}{(1 + \tau_m p) p (1 + \tau_{ech} p) + K_v K_m K_{van} K_{ech} K_{enc} K_{cap}} \quad (\text{multiplier par le dénominateur du dénominateur}) \\ \frac{\Theta(p)}{\Theta_c(p)} &= \frac{K_{cap} K_v K_m K_{van} K_{ech} K_{enc}}{p + (\tau_m + \tau_{ech}) p^2 + \tau_m \tau_{ech} p^3 + K_v K_m K_{van} K_{ech} K_{enc} K_{cap}} \quad (\text{développer}) \\ &= \frac{1}{1 + \frac{1}{K_v K_m K_{van} K_{ech} K_{enc} K_{cap}} p + \frac{\tau_m + \tau_{ech}}{K_v K_m K_{van} K_{ech} K_{enc} K_{cap}} p^2 + \frac{\tau_m \tau_{ech}}{K_v K_m K_{van} K_{ech} K_{enc} K_{cap}} p^3} \quad (\text{mettre sous forme canonique}) \end{aligned}$$

Q6 : Déterminer une condition de stabilité.

Le modèle est d'ordre 3 et de classe 0. Les coefficients sont supposés tous supérieurs à 0.

$$\text{Le modèle est stable si : } \frac{1}{K_v K_m K_{van} K_{ech} K_{enc} K_{cap}} \times \frac{\tau_m + \tau_{ech}}{K_v K_m K_{van} K_{ech} K_{enc} K_{cap}} > \frac{\tau_m \tau_{ech}}{K_v K_m K_{van} K_{ech} K_{enc} K_{cap}}$$

$$\Leftrightarrow \frac{\tau_m + \tau_{ech}}{K_v K_m K_{van} K_{ech} K_{enc} K_{cap}} > \tau_m \tau_{ech}$$

Q7 : Déterminer les performances de précision en poursuite pour une consigne en échelon.

Modèle stable de classe 0, de gain statique unitaire : le modèle est parfaitement précis en poursuite pour une entrée en échelon.

Q8 : Déterminer les performances de précision en poursuite pour une consigne en rampe.

$$\text{On pose : } H(p) = \frac{\theta(p)}{\theta_c(p)} = \frac{1}{1 + ap + bp^2 + cp^3}. \text{ La consigne est : } \theta_c(p) = \frac{A}{p^2} \text{ avec } A \text{ une constante.}$$

L'erreur de poursuite s'écrit :

$$\begin{aligned}
e_{pour(+\infty)} &= \lim_{t \rightarrow +\infty} (\Delta\theta_c(t) - \Delta\theta(t)) = \lim_{t \rightarrow +\infty} (\theta_c(t) - \theta(t)) = \lim_{p \rightarrow 0^+} p\theta_c(p)(1-H(p)) \\
&= \lim_{p \rightarrow 0^+} p \frac{A}{p^2} \left(1 - \frac{1}{1+ap+bp^2+cp^3} \right) = \lim_{p \rightarrow 0^+} \frac{A}{p} \left(\frac{1+ap+bp^2+cp^3 - 1}{1+ap+bp^2+cp^3} \right) = \lim_{p \rightarrow 0^+} \frac{A}{p} \left(\frac{ap+bp^2+cp^3}{1+ap+bp^2+cp^3} \right) \\
&= \lim_{p \rightarrow 0^+} A \left(\frac{a+bp+cp}{1+ap+bp^2+cp^3} \right) = aA = \frac{A}{K_v K_m K_{van} K_{ech} K_{enc} K_{cap}}
\end{aligned}$$

Exercice 1.3 : CABLECAM

Q1 : Déterminer la fonction de transfert de l'IHM.

Pour toute valeur de la consigne, l'image de l'erreur $\varepsilon(p) = K_{IHM} X_c(p) - k_c X(p)$ doit être nulle lorsque l'erreur est nulle. D'où : $K_{IHM} = k_c$.

Q2 : Déterminer la fonction de transfert $\theta(p)/\Omega(p)$: $\omega(t) = \frac{d\theta(t)}{dt}$, d'où $\Omega(p) = p\theta(p)$, soit $\frac{\theta(p)}{\Omega(p)} = \frac{1}{p}$

Q3 : Déterminer la fonction de transfert du système.

Boucle intérieure : $\frac{\Omega(p)}{U_m(p)} = \frac{\frac{1}{R+Lp} k_t \frac{1}{J_{eq} p}}{1+k_e \cdot \frac{1}{R+Lp} k_t \frac{1}{J_{eq} p}} = \frac{k_t}{(R+Lp)J_{eq}p + k_t k_e}$ boucle intérieure, en fraction de polynômes, non sous forme canonique

$$\begin{aligned}
\frac{X(p)}{X_c(p)} &= k_c \frac{KG \frac{k_t}{(R+Lp)J_{eq}p + k_t k_e} \cdot \frac{r}{p}}{1+k_c KG \frac{k_t}{(R+Lp)J_{eq}p + k_t k_e} \cdot \frac{r}{p}} = \frac{k_c KG k_t r}{((R+Lp)J_{eq}p + k_t k_e)p + k_c KG k_t r} = \frac{k_c KG k_t r}{k_c KG k_t r + k_t k_e p + R J_{eq} p^2 + L J_{eq} p^3} \\
&= \frac{k_c KG k_t r}{k_c KG k_t r} \cdot \frac{1}{1 + \frac{k_t k_e}{k_c KG k_t r} p + \frac{R J_{eq}}{k_c KG k_t r} p^2 + \frac{L J_{eq}}{k_c KG k_t r} p^3} = \frac{1}{1 + \frac{k_e}{k_c KG r} p + \frac{R J_{eq}}{k_c KG k_t r} p^2 + \frac{L J_{eq}}{k_c KG k_t r} p^3}
\end{aligned}$$

Q4 : Quelle est l'erreur relative de poursuite pour une entrée en échelon ?

Il s'agit d'un système de classe 0, de gain statique unitaire.

L'erreur relative vaut $1-K=0$. Si le système est stable, le système est en théorie parfaitement précis en poursuite.

Q5 : Quelle influence va avoir le gain du correcteur ?

Le gain du correcteur n'influe pas sur la précision. Par contre, il va modifier la rapidité et la stabilité (dépassements).

Q6 : Déterminer la condition à respecter par le gain K du correcteur pour que le système soit stable.

Modèle de classe 0, de coefficients au dénominateur strictement positifs, de degré 3. La condition de stabilité s'écrit :

$$\frac{k_e}{k_c KG r} \frac{R J_{eq}}{k_c KG k_t r} > \frac{L J_{eq}}{k_c KG k_t r} \Rightarrow \frac{k_e}{k_c KG r} R > L \Rightarrow K < \frac{k_e R}{k_c G r L}$$

Q7 : Déterminer l'erreur de poursuite pour une entrée en rampe à vitesse constante v_0 .

On pose : $H(p) = \frac{X(p)}{X_c(p)} = \frac{1}{1+ap+bp^2+cp^3}$. La consigne est $x_c(t) = v_0 t$ pour $t \geq 0$, soit $X_c(p) = \frac{v_0}{p^2}$. L'erreur s'écrit :

$$\begin{aligned}
e_{pour(+\infty)} &= \lim_{t \rightarrow +\infty} (\Delta X_c(t) - \Delta X(t)) = \lim_{t \rightarrow +\infty} (X_c(t) - X(t)) = \lim_{p \rightarrow 0^+} p X_c(p)(1-H(p)) \\
&= \lim_{p \rightarrow 0^+} p \frac{v_0}{p^2} \left(1 - \frac{1}{1+ap+bp^2+cp^3} \right) = \lim_{p \rightarrow 0^+} \frac{v_0}{p} \left(\frac{1+ap+bp^2+cp^3 - 1}{1+ap+bp^2+cp^3} \right) = \lim_{p \rightarrow 0^+} \frac{v_0}{p} \left(\frac{ap+bp^2+cp^3}{1+ap+bp^2+cp^3} \right) \\
&= \lim_{p \rightarrow 0^+} v_0 \left(\frac{a+bp+cp}{1+ap+bp^2+cp^3} \right) = a v_0 = \frac{k_e}{k_c KG r} v_0
\end{aligned}$$