Révisions 4 – Modélisation des systèmes du premier et du deuxième ordre

Systèmes d'ordre 1

Définition Les systèmes du premier ordre sont régis par une équation différentielle de la forme suivante :

$$\tau \frac{\mathrm{d}s(t)}{\mathrm{d}t} + s(t) = Ke(t).$$

Dans le domaine de Laplace, la fonction de transfert de ce système est donc donnée par :

$$H(p) = \frac{S(p)}{E(p)} = \frac{K}{1 + \tau p}$$

On note:

- τ la constante de temps en secondes ($\tau > 0$);
- K le gain statique du système (K > 0).

Résultat — Réponse à un échelon d'un système du premier ordre.

On appelle réponse à un échelon, l'expression de la sortie s lorsque on soumet le système à un échelon d'amplitude E_0 . Lorsque $E_0 = 1$ (1/p dans le domaine de Laplace) on parle de **réponse indicielle**. Ainsi, dans le domaine de Laplace:

$$S(p) = E(p)H(p) = \frac{E_0}{p} \frac{K}{1 + \tau p}.$$

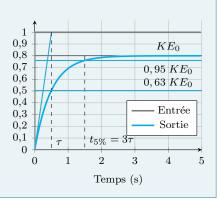
Analytiquement, on montre que $s(t) = K E_0 u(t) (1 - e^{-\frac{t}{\tau}})$. Si la réponse indicielle d'un système est caractéristique d'un modèle du premier ordre (pente à l'origine non nulle et pas d'oscillation), on déter-



• la constante de temps à partir de $t_{5\%}$ ou du temps pour 63 % de la valeur finale.

Les caractéristiques de la courbe sont les suivantes :

- valeur finale $s_{\infty} = K E_0$;
- pente à l'origine non nulle;
- $t_{5\%} = 3\tau$;
- pour $t = \tau$, $s(\tau) = 0.63 s_{\infty}$.



Résultat — Réponse à une rampe d'un système du premier ordre.

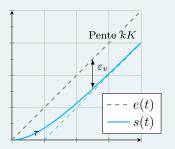
On appelle réponse à une rampe, l'expression de la sortie s lorsque on soumet le système à une fonction linéaire de pente k:

$$S(p) = E(p)H(p) = \frac{k}{p^2} \frac{K}{1 + \tau p}.$$

Analytiquement, on montre que $s(t) = K k \left(t - \tau + \tau e^{-\frac{t}{\tau}}\right) u(t)$.

Les caractéristiques de la courbe sont les suivantes :

- pente de l'asymptote *Kk*;
- intersection de l'asymptote avec l'axe des abscisses : $t = \tau$;
- $\varepsilon_{\nu} = kK\tau$.



Temps (s)

Systèmes d'ordre 2



Définition Les systèmes du second ordre sont régis par une équation différentielle de la forme suivante :

$$\frac{1}{\omega_0^2}\frac{\mathrm{d}^2s(t)}{\mathrm{d}t^2} + \frac{2\xi}{\omega_0}\frac{\mathrm{d}s(t)}{\mathrm{d}t} + s(t) = Ke(t).$$

Dans le domaine de Laplace, la fonction de transfert de ce système est donc donnée par :

$$H(p) = \frac{S(p)}{E(p)} = \frac{K}{1 + \frac{2\xi}{\omega_0} p + \frac{p^2}{\omega_0^2}}.$$

$$\begin{array}{c|c}
E(p) & K \\
\hline
1 + \frac{2\xi}{\omega_0} p + \frac{p^2}{\omega_0^2}
\end{array}$$

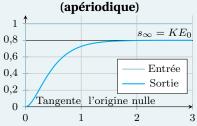
On note:

- K est appelé le gain statique du système (rapport des unités de S et de E);
- ξ (lire xi) est appelé coefficient d'amortissement (sans unité);
- ω_0 pulsation propre du système (rad/s ou s^{-1}).

Suivant la valeur du coefficient d'amortissement, l'allure de la réponse temporelle est différente.

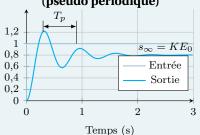
Résultat

 $\xi \ge 1$: système non oscillant et amorti



- La fonction de transfert a deux pôles
- La tangente à l'origine est nulle.

$\xi < 1$: système oscillant et amorti (pseudo périodique)



- La fonction de transfert a deux pôles complexes.
- La tangente à l'origine est nulle.
- La pseudo-période est de la forme $T_p = \frac{2\pi}{\omega_0 \sqrt{1-\xi^2}}$. La valeur du premier dépassement vaut : D_1 $KE_0e^{\sqrt{1-\xi^2}}$

Résultat

- Pour $\xi = 0$ le système n'est pas amorti (oscillateur harmonique) la réponse à un échelon est une sinusoïde d'amplitude KE_0 (2 KE_0 crête à crête).
- Pour $\xi \simeq 0,69$ le système du second ordre le temps à un de réponse à 5% le plus petit **avec dépassement** et $t_{r5\%} \cdot \omega_0 \simeq 3$.
- Pour $\xi = 1$ on obtient le système du second ordre plus rapide sans dépassement.