

*Utilisable ssi :
 $\text{Re}(\text{pôles FTBO}) \leq 0$
& $\text{Re}(\text{zéros FTBO}) \leq 0$

Critère du revers* \Rightarrow Stable si :

$$\arg(H_{BO}(j\omega_{0\text{dB-BO}})) > -180^\circ$$
$$\&$$
$$20\log|H_{BO}(j\omega_{-180^\circ})| < 0\text{ dB}$$

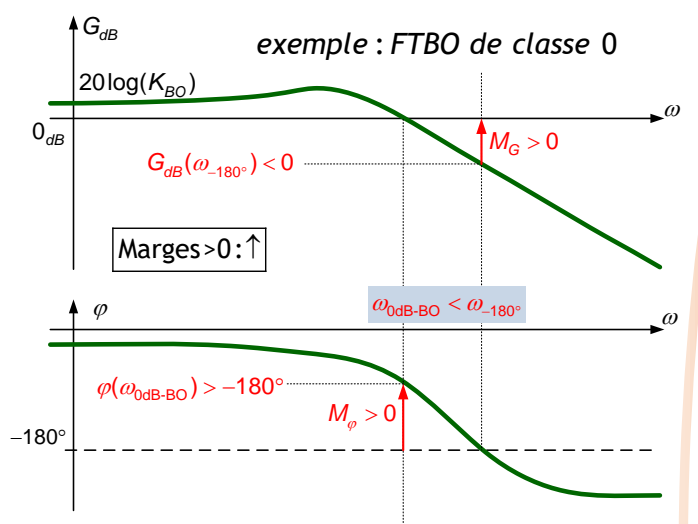
Marge de phase (à déter. en 1^{er})

$$M_\varphi = 180^\circ + \arg(H_{BO}(j\omega_{0\text{dB-BO}}))$$

Marge de gain

$$M_G = -20\log|H_{BO}(j\omega_{-180^\circ})|$$

$M_\varphi > 0$ & $M_G > 0 \Rightarrow$ Stable
 $M_\varphi < 0$ **ou** $M_G < 0 \Rightarrow$ Instable
 $M_\varphi > 0$ & M_G : non déf. \Rightarrow Stable
 M_φ : non def & M_G : non déf. \Rightarrow Stable



Condition nécessaire mais pas suffisante

tous les coefs a_i du dénominateur strictement de même signe

puis, si besoin.

Etudes des pôles p_i : $\forall p_i, \text{Re}(p_i) < 0$

ou

Critère de Routh ($1 \leq \text{ordre } n \leq 3$)

$1 \leq n \leq 2 \Rightarrow$ tous les a_i strict. de même signe

$n = 3 \Rightarrow$ tous les a_i strict. de même signe

$$\& a_1 \times a_2 > a_0 \times a_3$$

Marges de stabilité

- **Toujours lire** $\omega_{0\text{dB-BO}} < \omega_{-180^\circ}$
- Marges multiples ?
 \rightarrow prendre le cas le + défavorable

Toujours lire
 $\omega_{0\text{dB-BO}} < \omega_{-180^\circ}$

Performance à évaluer en 1^{er} !

Stabilité
entrée bornée \rightarrow sortie bornée

Amortissement

À partir de la **FTBF**

Etudes des pôles p_i

$\forall p_i, \text{si } \text{Re}(p_i) < 0 \rightarrow$ Stable
et $\begin{cases} \text{Im}(p_i) \neq 0 \rightarrow \text{oscillation} \\ \text{Im}(p_i) = 0 \rightarrow \text{pas d'oscillation} \end{cases}$

Rem : oscillations invisibles si pôles réels dominants !

FTBF 2^{ème} ordre ($z < 1$) $\Rightarrow -z\omega_0 \pm j\omega_0\sqrt{1-z^2}$

À partir de la **FTBF**

1^{er} ordre

$$\frac{K_{BF}}{1 + \tau p}$$

$$t_{5\%} \approx 3 \times \tau$$

$$\omega_{-3\text{dB-BF}} = \frac{1}{\tau}$$

2^{ème} ordre

$$\frac{K_{BF}}{1 + \frac{2z}{\omega_0} p + \frac{1}{\omega_0^2} p^2}$$

$$t_{5\%} \times \omega_0 = \text{cte}(z) \geq 3 \text{ (abaque)}$$

$$\approx 3 \quad (z = 0,7)$$
$$\approx 5 \quad (z = 1)$$

$$G(\omega_{-3\text{dB-BF}}) = 0,7 \times K_{BF}$$

ou $G_{\text{dB}}(\omega_{-3\text{dB-BF}}) = 20\log(K_{BF}) - 3\text{ dB}$

Une large bande passante à -3 dB caractérise un système rapide

ÉVALUER ET PREVOIR LES PERFORMANCES DES SLCI

Nécessité de comparer des grandeurs homogènes !

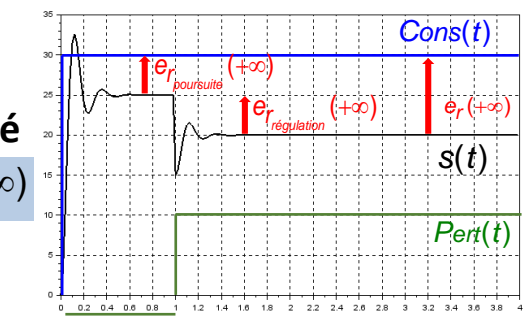
Précision

Erreur du système perturbé
 $e_r(+\infty) = e_{r_{\text{poursuite}}}(+\infty) + e_{r_{\text{régulation}}}(+\infty)$

Erreur en régime permanent (= consigne(+ ∞) - sortie(+ ∞))

$$e_r(+\infty) = \lim_{t \rightarrow +\infty} e_r(t) = \lim_{t \rightarrow +\infty} (\text{Cons}(t) - s(t)) = \lim_{p \rightarrow 0^+} p(\text{Cons}(p) - S(p))$$

Théo. superposition : $\underbrace{\text{Cons}(p) H_{BF_{\text{poursuite}}}(p)}_{e_{r_{\text{poursuite}}}} + \underbrace{P_{\text{Pert}}(p) H_{BF_{\text{régulation}}}(p)}_{e_{r_{\text{régulation}}}}$



À partir de la **FTBF**

poursuite
régulation

Erreur du système non perturbé

$$e_{r_{\text{poursuite}}}(+\infty) = \lim_{p \rightarrow 0^+} p \text{Cons}(p) (1 - H_{BF_{\text{poursuite}}}(p))$$

rampe $\frac{\text{cte}}{p^2}$ \leftrightarrow échelon $\frac{\text{cte}}{p}$

Part de l'erreur due à la perturbation

$$e_{r_{\text{régulation}}}(+\infty) = - \lim_{p \rightarrow 0^+} p P_{\text{Pert}}(p) H_{BF_{\text{régulation}}}(p)$$

À partir de la **FTBO**

La classe α de la FTBO et son gain statique K_{BO} peuvent être lues sur le diagramme de Bode de la FTBO !

Erreur du système non perturbé $\Rightarrow e_{r_{\text{poursuite}}}(+\infty)$

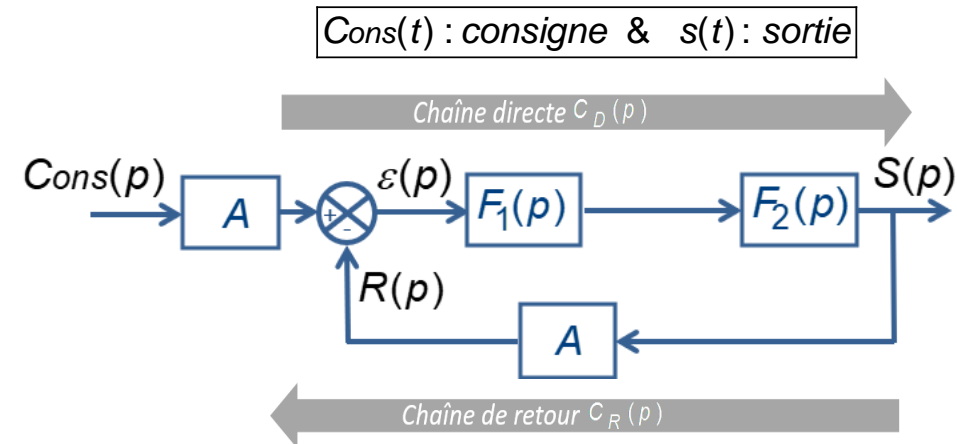
	$\alpha = 0$	$\alpha = 1$	$\alpha = 2$
Erreur due à une consigne en ECHELON $\text{Cons}(p) = \frac{E_0}{p}$	$\frac{E_0}{1 + K_{BO}}$	0	0
Erreur due à une consigne en RAMPE $\text{Cons}(p) = \frac{V_0}{p^2}$	$+\infty$	$\frac{V_0}{K_{BO}}$	0

Part de l'erreur due à la perturbation $\Rightarrow e_{r_{\text{régulation}}}(+\infty)$

	$\alpha_1 = 0$	$\alpha_1 = 1$	$\alpha_1 = 2$
Part de l'erreur due à une perturbation en ECHELON $P_{\text{Pert}}(p) = \frac{P_0}{p}$	Finie et non nulle \searrow lorsque $K_1 \nearrow$ A déterminer avec $-\lim_{p \rightarrow 0} p P_{\text{Pert}}(p) H_{BF_{\text{régulation}}}(p)$	0	0
Part de l'erreur due à une perturbation en RAMPE $P_{\text{Pert}}(p) = \frac{P_0}{p^2}$	$+\infty$	Finie et non nulle \searrow lorsque $K_1 \nearrow$ A déterminer avec $-\lim_{p \rightarrow 0} p P_{\text{Pert}}(p) H_{BF_{\text{régulation}}}(p)$	0

Description des notations utilisées \rightarrow

Système non perturbé



Fonction de Transfert en Boucle Fermée

$$H_{BF}(p) = A \frac{C_D(p)}{1 + C_D(p) \times C_R(p)} = \frac{N(p)}{1 + H_{BO}(p)} = \frac{N(p)}{D(p)}$$

$D(p) = a_0 + a_1 p + \dots + a_n p^n \Rightarrow$ polynôme caractéristique

Solutions de $D(p) = 0 \Rightarrow$ pôles p_i de la FTBF

Si $|\operatorname{Re}(p_j)| \gg |\operatorname{Re}(p_i)|$
 p_j : pôle dominant $\Rightarrow H_{BF}(p) \approx \frac{K_{BF}}{\left(1 - \frac{1}{p_i} p\right)} \times f(p_j)$

Fonction de Transfert en Boucle Ouverte

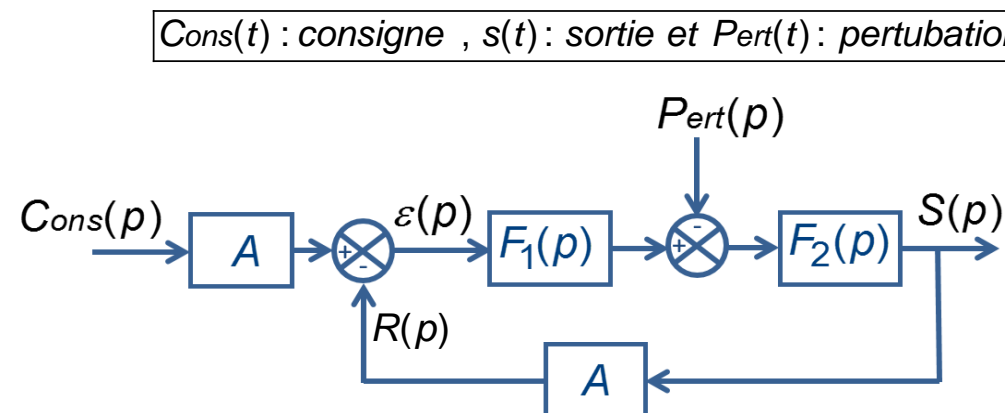
$$H_{BO}(p) = \frac{R(p)}{\varepsilon(p)} = C_D(p) \times C_R(p) = F_1(p) \times F_2(p) \times A$$

$$\Rightarrow H_{BO}(p) = \frac{K_{BO}}{p^\alpha} \times \frac{1 + \dots p + \dots p^2 + \dots + \dots p^m}{1 + \dots p + \dots p^2 + \dots + \dots p^{n-\alpha}}$$

K_{BO} : gain statique de la FTBO

α : classe de la FTBO

Système sous l'influence d'une perturbation



Fonctions de Transfert en Boucle Fermée

$$H_{BF_{\text{poursuite}}}(p) = \frac{S(p)}{\operatorname{Cons}(p)} \Big|_{\operatorname{Pert}(p)=0} \quad \& \quad H_{BF_{\text{régulation}}}(p) = \frac{S(p)}{\operatorname{Pert}(p)} \Big|_{\operatorname{Cons}(p)=0}$$

Principe de superposition : $S(p) = H_{BF_{\text{poursuite}}}(p) \operatorname{Cons}(p) + H_{BF_{\text{régulation}}}(p) \operatorname{Pert}(p)$

Fonction de Transfert en Boucle Ouverte

$$H_{BO}(p) = \frac{R(p)}{\varepsilon(p)} = F_1(p) \times F_2(p) \times A \quad (= \text{FTBO système non perturbé})$$

FTBO en **amont** de la perturbation : $F_1(p) = \frac{K_1}{p^{\alpha_1}} \times \frac{1 + \dots p + \dots p^2 + \dots + \dots p^{m_1}}{1 + \dots p + \dots p^2 + \dots + \dots p^{n_1 - \alpha_1}}$

K_1 : gain statique

α_1 : classe