

Dérivation

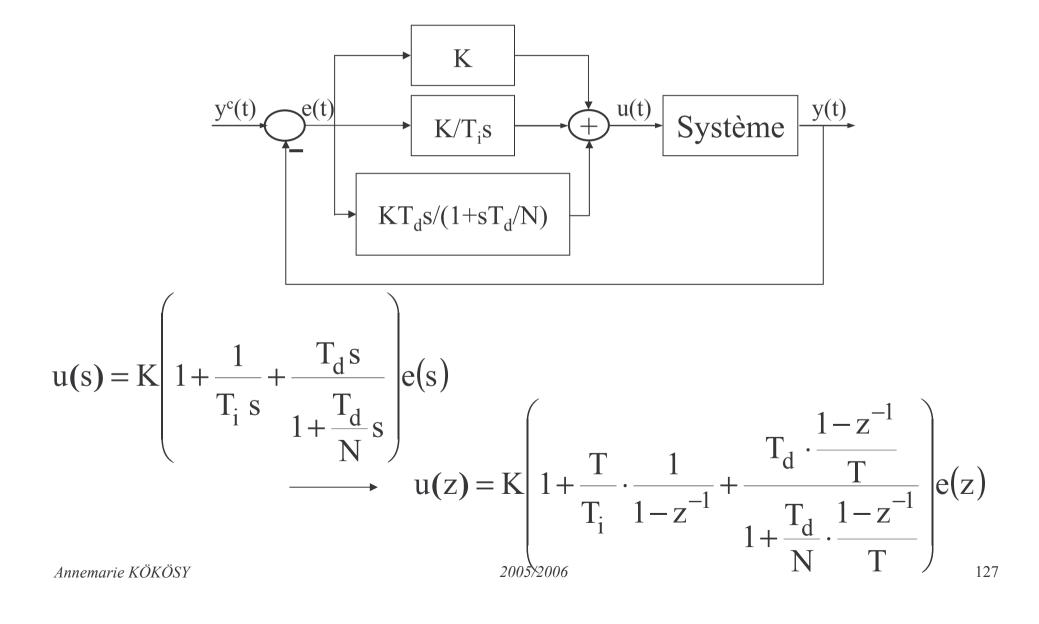
$$\frac{dy}{dt} = \frac{y(t) - y(t - T)}{T}$$

$$\frac{d}{dt}y(t) = sy(t) = \frac{y(t) - y(t - T)}{T} = \frac{1 - z^{-1}}{T}y(z)$$

$$s \approx \frac{1 - z^{-1}}{T}$$

• Intégration

$$\int y(t)dt = \frac{1}{s}y(t) \longrightarrow \frac{1}{s} \cong \frac{T}{1-z^{-1}}$$



$$u(z) = \begin{pmatrix} K + \frac{KT}{T_i} \frac{1}{1 - z^{-1}} + \frac{KT_d}{T} (1 - z^{-1}) \frac{NT}{NT + T_d} \\ - \frac{T_d}{NT + T_d} z^{-1} \end{pmatrix} e(z)$$

$$S(z^{-1})u(z) = R(z^{-1})[y^c(z) - y(z)]$$

$$R(z^{-1}) = r_0 + r_1 z^{-1} + r_2 z^{-2} \qquad s_1 = \frac{T_d}{T_d + NT} \qquad r_0 = K\left(1 + \frac{T}{T_i} + Ns_1\right)$$

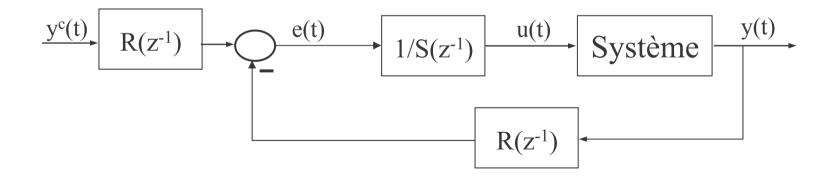
$$S(z^{-1}) = (1 - z^{-1})(1 - s_1 z^{-1})$$

$$r_1 = -K\left[s_1\left(1 + \frac{T}{T_i} + 2N\right) + 1\right]$$

$$r_2 = Ks_1(1 + N)$$



$$u(z) = \frac{R(z^{-1})}{S(z^{-1})} y^{c}(z) - \frac{R(z^{-1})}{S(z^{-1})} y(z)$$



Système : $H(z^{-1}) = N(z^{-1})/D(z^{-1})$

$$H_{BF}(z^{-1}) = \frac{N(z^{-1})R(z^{-1})}{D(z^{-1})S(z^{-1}) + N(z^{-1})R(z^{-1})} = \frac{Y(z^{-1})}{Y^{c}(z^{-1})}$$

Inconvénient

 $R(z^{-1})$ – dépend du système et du système en BF

 $R(z^{-1})$ – introduit des zéros



1. Détermination du modèle échantillonné du système à commander H(s)

$$H(z)=(1-z^{-1})Z\left[\frac{H(s)}{s}\right] \longrightarrow H(z^{-1})=\frac{N(z^{-1})}{D(z^{-1})}$$

2. Spécification des performances du système en BF

$$H_{BF}(z^{-1}) = \frac{N(z^{-1})R(z^{-1})}{D(z^{-1})S(z^{-1}) + N(z^{-1})R(z^{-1})} = \frac{N_{BF}(z^{-1})}{D_{BF}(z^{-1})}$$

- $N_{BF}(z^{-1})$ ne peut pas être spécifié a priori $R(z^{-1})$
- $D_{BF}(z^{-1})$ doit être spécifié $D_{BF}(z^{-1}) = 1 + p_1 z^{-1} + p_2 z^{-2}$

- 3. Calcul des paramètres du régulateur numérique
 - Résoudre l'équation en $S(z^{-1})$ et $R(z^{-1})$

$$D_{BF}(z^{-1}) = D(z^{-1}) S(z^{-1}) + N(z^{-1}) R(z^{-1})$$

$$R(z^{-1}) = r_0 + r_1 z^{-1} + r_2 z^{-2}$$

$$S(z^{-1}) = (1 - z^{-1})(1 - s_1 z^{-1})$$

Supposons

$$H(z^{-1}) = \frac{b_1 z^{-1} + b_2 z^{-2}}{1 + a_1 z^{-1} + a_2 z^{-2}} = \frac{N(z^{-1})}{D(z^{-1})}$$

 $D_{BF}(z^{-1}) = 1 + p_1 z^{-1} + p_2 z^{-2}$ $D_{BF}(z^{-1}) = D(z^{-1}) S(z^{-1}) + N(z^{-1}) R(z^{-1})$

Régulateurs PID numériques Systèmes d'ordre 1 ou 2 avec ou sans retard Retard pur inférieur à une période

d'échantillonnage

$$D_{BF}(z^{-1}) = (1 + a_1 z^{-1} + a_2 z^{-2})(1 - z^{-1})(1 - s_1 z^{-1}) + (b_1 z^{-1} + b_2 z^{-2})(r_0 + r_1 z^{-1} + r_2 z^{-2})$$

$$D_{BF}(z^{-1}) = 1 + (a_1 - s_1 - 1 + b_1 r_0)z^{-1} + (s_1 - a_1 s_1 - a_1 + a_2 + b_1 r_1 + b_2 r_0) z^{-2} + (a_1 s_1 - a_2 s_1 - a_2 + b_1 r_2 + b_2 r_1) z^{-3} + (a_2 s_1 + b_2 r_2) z^{-4} = 1 + p_1 z^{-1} + p_2 z^{-2}$$

$$\begin{cases} p_1 = a_1 - s_1 - 1 + b_1 r_0 \\ p_2 = s_1 (1 - a_1) - a_1 + a_2 + b_1 r_1 + b_2 r_0 \\ 0 = s_1 (a_1 - a_2) - a_2 + b_1 r_2 + b_2 r_1 \\ 0 = a_2 s_1 + b_2 r_2 \end{cases}$$

Paramètres du PID continu

$$K = \frac{-r_0 s_1 - r_1 - (2 - s_1) r_2}{(1 - s_1)^2}$$

$$T_{i} = T_{e} \cdot \frac{K(1-s_{1})}{r_{0}+r_{1}+r_{2}}$$

$$T_d = T_e \cdot \frac{s_1^2 r_0 + s_1 r_1 + r_2}{K(1 - s_1)^{\beta}}$$

$$\frac{T_d}{N} = \frac{s_1 T_e}{1 - s_1}$$

Remarque

$$U(z^{-1}) = \left(K + \frac{KT_e}{T_i} \frac{1}{1 - z^{-1}} + K \frac{Ns_1(1 - z^{-1})}{1 - s_1 z^{-1}}\right) E(z^{-1})$$

PID continu équivalent existe si $0 \le s_1 < 1$

Exemple: Problème

Système

$$F(s) = \frac{1}{s(s+1)}$$

$$T = 1s$$

Cahier des charges de la régulation

- \rightarrow Amortissement ζ ' = 0.5
- \rightarrow Pulsation naturelle $\omega_n' = 2*\pi*0.1$

Exemple: Solution

1. Système échantillonné

$$F(z) = \frac{0.368z + 0.264}{z^2 - 1.368z + 0.368} = \frac{0.368z^{-1} + 0.264z^{-2}}{1 - 1.368z^{-1} + 0.368z^{-2}} \xrightarrow{\mathbf{b_1} = \mathbf{0.368, b_2} = \mathbf{0.264}} \mathbf{a_1 = -1.368, a_2 = 0.368}$$

2. Spécification des performances du système en BF

$$\zeta' = 0.5$$
, $\omega_n' = 0.628 \Rightarrow s_{1,2} = -0.314 \pm 0.544j$
 $z = e^{sT}$, $T = 1 \Rightarrow z_{1,2} = 0.626 \pm 0.379j$

$$D_{BF}(z^{-1}) = (1-z_1z^{-1})(1-z_2z^{-1}) = 1 - 1.256 z^{-1} + 0.536 z^{-2} \longrightarrow p_1 = -1.256, p_2 = 0.536$$

3. Calcul des paramètres du PID numérique

$$D_{BF}(z^{-1}) = D(z^{-1}) S(z^{-1}) + N(z^{-1}) R(z^{-1})$$

Exemple: Solution (suite)

3. Calcul des paramètres du PID numérique

$$\begin{cases} \mathbf{p}_1 = \mathbf{a}_1 - \mathbf{s}_1 - 1 + \mathbf{b}_1 \mathbf{r}_0 \\ \mathbf{p}_2 = \mathbf{s}_1 (1 - \mathbf{a}_1) - \mathbf{a}_1 + \mathbf{a}_2 + \mathbf{b}_1 \mathbf{r}_1 + \mathbf{b}_2 \mathbf{r}_0 \\ 0 = \mathbf{s}_1 (\mathbf{a}_1 - \mathbf{a}_2) - \mathbf{a}_2 + \mathbf{b}_1 \mathbf{r}_2 + \mathbf{b}_2 \mathbf{r}_1 \\ 0 = \mathbf{a}_2 \mathbf{s}_1 + \mathbf{b}_2 \mathbf{r}_2 \end{cases}$$

$$\begin{cases} -1.256 = -1.368 - s_1 - 1 + 0.368 r_0 \\ 0.536 = s_1 (1 + 1.368) + 1.368 + 0.368 + 0.368 r_1 + 0.264 r_0 \\ 0 = s_1 (-1.368 - 0.368) - 0.368 + 0.368 r_2 + 0.264 r_1 \\ 0 = 0.368 s_1 + 0.264 r_2 \end{cases}$$

Exemple: Solution (suite)

$$\begin{cases} 1.112 = -s_1 + 0.368 r_0 \\ -1.2 = 2.368 s_1 + 0.264 r_0 + 0.368 r_1 \\ 0.368 = -1.736 s_1 + 0.264 r_1 + 0.368 r_2 \\ 0 = 0.368 s_1 + 0.264 r_2 \end{cases}$$

$$s_1 = -0.408, r_0 = 1.914, r_1 = -2.011, r_2 = 0.568$$

Régulateur PID numérique : Résumé

On connaît

- → Le système à commander et sa fonction de transfert en continu : F(s)
- → Le cahier des charges de l'asservissement
 - \rightarrow Transitoire : Fixées par les pôles de la fdt en BF : $H_{BF}(s)$
 - → Permanent : l'erreur en position nulle et + si le système possède des intégrateurs

On cherche

 \rightarrow Les coefficients du régulateur PID numérique : s_1 , r_0 , r_1 , r_2

$$U(z^{-1}) = \frac{R(z^{-1})}{S(z^{-1})} Y^{c}(z^{-1}) - \frac{R(z^{-1})}{S(z^{-1})} Y(z^{-1})$$

Régulateur PID numérique : Résumé

Limitations

- → Les systèmes à commander sont uniquement d'ordre 1 ou 2 avec ou sans retard
- → Le retard est inférieur à une période d'échantillonnage

Inconvénients

- → Performances en régime stationnaire limitées
- → Apparition des zéros indésirables

$$H_{BF}(z^{-1}) = \frac{N(z^{-1})R(z^{-1})}{D(z^{-1})S(z^{-1}) + N(z^{-1})R(z^{-1})} = \frac{N_{BF}(z^{-1})}{D_{BF}(z^{-1})}$$