

Lezione 12 - Esercitazione sui osservatori dello stato

Per il motore a corrente continua con funzione di trasferimento (modello ridotto):

$$O(s) = \frac{K_m}{s(1+s\tau_m)} V(s) \quad K_m = 0.1, \tau_m = 10$$

si progetti un regolatore di posizione con retroazione di stato e osservatore, che soddisfi le seguenti specifiche:

- 1) guadagno $K_d = 1$
- 2) risposta al gradino $w(t) = 1(t)$ con $T_{s1} = 5s$ e $\sigma\% \leq 15\%$

SOLUZIONE

Per progettare il controllore e l'osservatore è necessario trovare una rappresentazione $i-s-u$. Sono possibili diverse scelte, ad esempio, possiamo scegliere una forma canonica.

Conviene riscrivere la Fdt nelle forme:

$$G(s) = \frac{K_m}{s^2\tau_m + s} = \frac{K_m/\tau_m}{s^2 + s/\tau_m} = \frac{0.01}{s^2 + 0.1s} \Rightarrow$$

$$\Rightarrow Y(s) = \frac{0.01}{s^2 + 0.1s} V(s)$$

a) FORMA CANONICA DI CONTROLLO

$$\hat{A} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 0 & -0.1 \end{bmatrix}, \hat{B} = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}, \hat{C} = [0.01 \ 0], \hat{D} = 0$$

b) FORMA CANONICA DI OSSERVAZIONE

$$\tilde{A} = \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 1 & -0.1 \end{bmatrix}, \tilde{B} = \begin{bmatrix} 0.01 \\ 0 \end{bmatrix}, \tilde{C} = [0 \ 1], \tilde{D} = 0$$

Le forme canoniche si calcolano facilmente a partire dalle FdI, ma SI PERDE IL SIGNIFICATO FISICO DELLE VARIABILI DI STATO cose che rende più complessa l'implementazione del controllo con retroazione di stato.

Questo problema non esiste quando si utilizza l'osservatore: in tal caso è possibile usare una qualsiasi rappresentazione nello spazio di stato.

c) ESEMPIO DI I-O-K CON CHIARO SIGNIFICATO FISICO DELLE VARIABILI DI STATO

$$Y(s) = \frac{0.01}{s^2 + 0.1s} U(s) \Rightarrow s^2 Y(s) + 0.1s Y(s) = 0.01 U(s) \Rightarrow$$

$$\ddot{y}(t) + 0.1\dot{y}(t) = 0.01 u(t)$$

$$\begin{aligned} \dot{y}(t) &= \dot{\theta}(t) = x_1 \\ y(t) &= \theta(t) = x_2 \end{aligned}$$

$$\begin{cases} \dot{x}_1 + 0.1x_1 = 0.01u \Rightarrow \dot{x}_1 = -0.1x_1 + 0.01u \\ \dot{x}_2 = x_1, \quad y = x_2 \end{cases}$$

$$A = \begin{bmatrix} -0.1 & 0 \\ 1 & 0 \end{bmatrix}, B = \begin{bmatrix} 0.01 \\ 0 \end{bmatrix}, C = [0 \ 1], D = 0$$

Per soddisfare le specifiche è necessario scegliere una coppia di autovalori complessi coniugati:

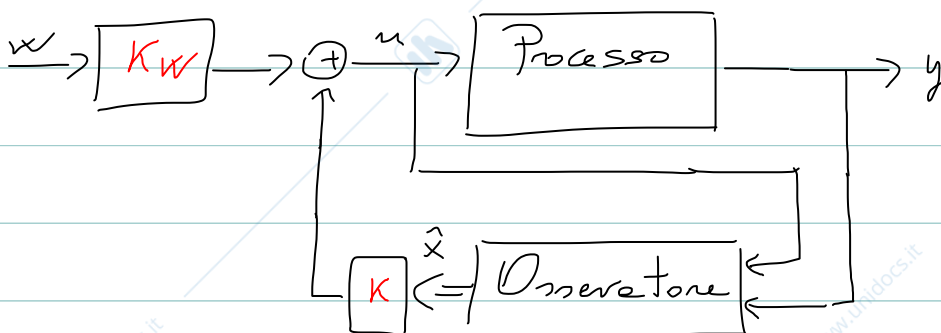
$$\lambda_{1,2} = -\zeta\omega_n \pm j\omega_n\sqrt{1-\zeta^2}$$

$$T_{a1} = \frac{4,6}{\zeta\omega_n} \Rightarrow \zeta\omega_n = \frac{4,6}{T_{a1}} \approx 0,82$$

$$0\% \leq 15\% \Rightarrow \zeta \geq 0.5$$

Scegliendo $\zeta = 0.5$, risulta: $\lambda_{1,2} = -0.82 \pm j1.6$

Lo schema che abbiamo realizzato è il seguente



Dove K_w e K si possono calcolare ignorando l'osservatore.

con i comandi MATLAB:

$$\Rightarrow K = -\text{acker}(A, B, [\lambda_1, \lambda_2])$$

$$\Rightarrow K_F = \text{dcpain}(A+BK, B, C, 0)$$

$$\Rightarrow K_w = K_d / K_F$$

Per il progetto dell'osservatore abbiamo realizzare un sistema di equazioni:

$$\dot{\hat{x}} = A\hat{x} + Bu + H(\hat{y} - y) \quad \text{ovvero} \quad \dot{\hat{y}} = C\hat{x} + Bu$$

L'errore di stima $e = \hat{x} - x$ è governato dalle equazioni:

$$\dot{e}(t) = (A + HC)e(t) \Rightarrow e(t) = e^{-\lambda t} e(0)$$

gli autovalori dell'osservatore vanno scelti in modo che il transitorio dell'errore di stima abbia una durata piccola rispetto a quello DEL SISTEMA CONTROLO LATO, ad es:

$\lambda_{1,2}^* = -10 * \sigma$, dove σ è il modulo della parte reale degli autovalori scelti prima.

$$\lambda_{1,2}^* = -10 \cdot 0,82 \cong -9$$

Il guadagno H si può calcolare con il comando MATLAB:

$$H = -place(A', C', [\lambda_1^* \lambda_2^*])' \leftarrow \text{attenzione alle operazioni di TRASPOSTA!}$$

Per la implementazione SIMULINK dello schema, con =
 viene riscritta le equazioni come:

si assume $D=0$

$$\dot{\hat{x}} = A\hat{x} + Bu + H(\hat{y} - y), \quad \hat{y} = C\hat{x} + \cancel{D}u \Rightarrow$$

$$\Rightarrow \dot{\hat{x}} = (A + HC)\hat{x} + Bu - Hy = (A + HC)\hat{x} + \begin{bmatrix} B & -H \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u \\ y \end{bmatrix}$$

$\begin{bmatrix} u \\ y \end{bmatrix}$ è il VETTORE DI INGRESSO dell'osservatore