

## Capitolul 15: Estimatori de stare

### 15.1 Estimatori. Definiții

Fie sistemul liniar

$$(1) \begin{cases} \dot{x}_1(t) = Ax(t) + Bu(t) \\ y(t) = Cx(t) \end{cases}, t \in R$$

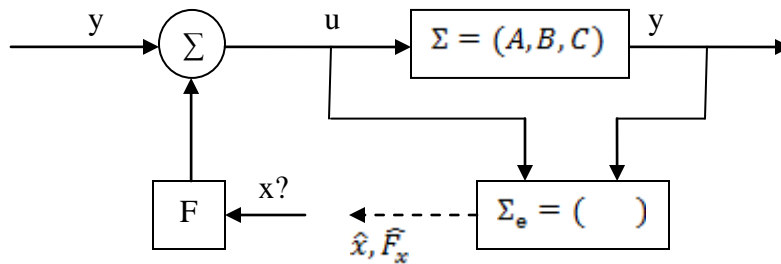
**Definiția 1:** Se numește estimator modelul matematic descris de:

$$(2) \begin{cases} \dot{z}(t) = Iz(t) + Ky(t) + Hu(t) \\ w(t) = Mz(t) + Ny(t) \end{cases} \quad (+Pu(t))$$

cu proprietatea

$$(3) \lim_{t \rightarrow \infty} (w(t) - F_x(t)) = 0$$

**Observație:** (Interpretarea)



**Observații:**

- 1) Dacă  $N=0$ , estimatorul se numește estimator strict propriu.
- 2) Dacă  $F=I_n$ , estimatorul se numește estimator de stare.
- 3) Dacă  $F=I_n$ ,  $N=0$  și  $M=I_m$ , estimatorul este estimator de stare strict propriu (Kalman).

**Observație:** Fie sistemul liniar descris de:

$$(4) \begin{cases} \dot{x} = Ax + Bu \\ y(t) = Cx + Du \end{cases}$$

$$(5) \Rightarrow T(s) \stackrel{def}{=} C(sI - A)^{-1} B + D$$

Pentru cazul general, matricea de transfer a estimatorului este de tipul acesta (rațional nestricț propriu).??????????????

### 15.2 Estimatorul unitar (Kalman)

$$(6) \begin{cases} \dot{z} = Az + Bu + L(Cz - y) \\ w = z \end{cases}$$

Vrem să vedem în ce condiții acest sistem copiază funcționalitatea sistemului (1) (adică îndeplinește relația (3)).

$$(1) \begin{cases} \dot{x}_1 = A + B \\ y = C \end{cases}$$

Dorim să evaluăm

$$(7) \quad e(t) = z(t) - x(t)$$

Sistemul (6) va fi un sistem estimator dacă și numai dacă

$$(8) \quad \lim_{t \rightarrow \infty} e(t) = 0$$

$$(9) \quad \dot{z} - \dot{x} = A(z - x) + L(Cx - Cz) = (A + LC)(z - x)$$

Folosind relația (7) avem

$$(10) \quad \dot{e}(t) = (A + LC)e(t)$$

$$(11) \quad \text{adică} \quad e(t) = e^{(A+LC)t} e(0) \xrightarrow[t=\infty]{} 0 \Leftrightarrow \sigma(A + LC) \subseteq \mathbb{C}^-$$

↑  
scalar

Similar, în cazul discret, apare ecuația

$$(12) \quad e(t+1) = (A + LC)e(t)$$

$$(13) \quad \text{adica} \quad e(t) = (A + LC)^t e(0) \xrightarrow[t=\infty]{} 0 \Leftrightarrow \sigma(A + LC) \subseteq U_1(0)$$

Din relațiile (11) și (13) deducem că (6) este estimator dacă și numai dacă  $\sigma(A + LC)$  este stabilă.

**Definiția 2:** (Pereche (C,A) detectabilă). Perechea (C,A) este detectabilă dacă există L astfel încât

$\sigma(A + LC)$  stabilă și inclusă în  $\begin{cases} \mathbb{C} \text{ pentru sisteme netede} \\ \mathbb{C}(1,0) \text{ pentru sisteme discrete} \end{cases}$

**Observație:** Legătura cu stabilitatea

Problema detectabilității este duală problemei stabilității deoarece

$$(14) \quad \sigma(A + LC) = \sigma((A + LC)^T) = \sigma(A^T + C^T L^T)$$

$$\begin{cases} A^T = A^* \\ C^T = B^* \\ L^T = F^* \end{cases}$$

Un L – soluție a problemei detectării se găsește dualizând perechea (C,A), rezolvând problema stabilizării și redualizând rezultatul.

**Teorema 1:** (Estimatorul Kalman). Fie  $\Sigma = (A, B, C)$  astfel încât perechea  $(C, A)$  este detectabilă. Atunci următorul algoritm furnizează un estimator de stare.

Alg<sub>1</sub> (Estimator Kalman)

Pas 1: Se calculează  $L$  astfel încât  $\sigma(A + LC)$  stabilă.

Pas 2: Estimatorul  $\Sigma_n = (J, K, H, M, N)$  este dat de:

$$\begin{cases} n_e = n & H = B \\ J = A + LC & M = I_n \\ K = -L & N = O \end{cases}$$

**Demonstrație:**

Pas 1 este posibil deoarece perechea  $(C, A)$  este detectabilă.

$\Sigma_n = (J, K, H, M, N)$  este un estimator de stare deoarece (6) este de fapt:

$$(15) \quad \begin{cases} \dot{z} = (A + LC)z - Ly + Bu = Jz + Ky + Hu \\ w = z = Mz + N \end{cases}$$

### 15.3 Estimatorul minimal

**Observație:** Fie  $C$  epică ??????????????????????

$$(16) \quad \text{rg}(C) = p$$

Fie  $\tilde{C}$  o completare la o nesingulară.

$$(17) \quad T \stackrel{\text{def}}{=} \begin{bmatrix} \tilde{C} \\ C \end{bmatrix}$$

Se observă că

$$(18) \quad TT^{-1} = I_n$$

adică 
$$\begin{bmatrix} \tilde{C} \\ C \end{bmatrix} T^{-1} = \begin{bmatrix} I_{n-p} & 0 \\ 0 & I_p \end{bmatrix}$$

$$(19) \quad \text{de unde } \tilde{C} = CT^{-1} = \begin{bmatrix} 0 & I_p \end{bmatrix}$$

Aplicăm schimbarea de coordonate

$$(20) \quad \hat{x} = Tx = \begin{bmatrix} x_1 \\ \vdots \\ x_2 \end{bmatrix} \begin{matrix} n-p \\ p \end{matrix}$$

$$(21) \quad \hat{A} = TAT^{-1} \stackrel{\text{def}}{=} \begin{bmatrix} A_1 & A_3 \\ \vdots & \vdots \\ A_2 & A_4 \end{bmatrix} \begin{matrix} n-p \\ n-p \end{matrix}$$

$$(22) \quad \hat{B} = TB = \overset{def}{\begin{bmatrix} B_1 \\ B_2 \end{bmatrix}}$$

$$y = Cx = \hat{C}\hat{x} = \begin{bmatrix} 0 & I_p \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} = x_2$$

**Observație:** Pentru  $x_1$  de dimensiune  $n-p$ , informația din ieșire a fost epuizată. Ceea ce putem să încercăm este să construim un estimator Kalman pentru starea parțială 1, care va fi de dimensiune  $(n-p)$ . Pentru ca acest lucru să fie posibil, ar trebui ca proprietatea de detectabilitate a perechii  $(C,A)$  să fie transferată sistemului redus.

$$(23) \quad \begin{cases} \begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A_1 & A_3 \\ A_2 & A_4 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} B_1 \\ B_2 \end{bmatrix} u \\ y = x_2 \end{cases}$$

$$(24) \quad \begin{cases} \dot{x}_1 = A_1 x_1 + A_3 x_2 + B_1 u \\ \dot{x}_2 = A_2 x_1 + A_4 x_2 + B_2 u \\ y = x_2 \end{cases}$$

$$(25) \quad \begin{cases} \dot{x}_1 = A_1 x_1 + A_3 y + B_1 u \\ \dot{y} = A_2 x_1 + A_4 y + B_2 u \end{cases}$$

$$\begin{aligned} \dot{x}_1 &= A_1 x_1 + \underbrace{B_1 u + A_3 y}_{\text{Bu}} \\ \underbrace{\dot{y} - A_4 y - B_2 u}_y &= A_2 x_1 \end{aligned}$$

Perechea pentru care trebuie să construim estimatorul Kalman este  $(A_2, A_1)$ .

**Lema Gopinth:** Perechea  $(C_1, A_2, A_1)$  este detectabilă dacă și numai dacă perechea  $(C,A)$  este detectabilă.

Problema se reduce la a construi un estimator Kalman pentru perechea  $(A_2, A_1)$ .