

## 7. Gyakorlat

### Modellillesztési és szűréselméleti feladatok

1. A vizsgált környezetről feltételezzük, hogy jellemezhető  $y(t) = a_1 u(t) + a_2 u^2(t) + w(t)$  időfüggvénnyel. Elvégezzünk  $N$  mérést. Határozza meg az időfüggvény paramétereinek legkisebb négyzetes hibájú  $\hat{a}_{LS}$  becslőjét! Határozza meg a becslő közelítő számértékét arra az esetre, amikor adott  $E\{u^2(t)\} = 1$ ,  $E\{u^3(t)\} = 2$ ,  $E\{u^4(t)\} = 5$ ,  $E\{u^2(t)y(t)\} = 3$ ,  $E\{u(t)y(t)\} = 1$ !

**Megoldás:**

$$\mathbf{z} = \begin{bmatrix} y_0 \\ y_1 \\ \vdots \\ y_{N-1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} u_0 & u_0^2 \\ u_1 & u_1^2 \\ \vdots & \vdots \\ u_{N-1} & u_{N-1}^2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} a_1 \\ a_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} w_0 \\ w_1 \\ \vdots \\ w_{N-1} \end{bmatrix}, \quad \hat{\mathbf{a}}_{LS} = [\mathbf{U}^T \mathbf{U}]^{-1} \mathbf{U}^T \mathbf{z},$$

$$[\mathbf{U}^T \mathbf{U}] = \begin{bmatrix} \sum_{n=0}^{N-1} u_n^2 & \sum_{n=0}^{N-1} u_n^3 \\ \sum_{n=0}^{N-1} u_n^3 & \sum_{n=0}^{N-1} u_n^4 \end{bmatrix}, \quad \mathbf{U}^T \mathbf{z} = \begin{bmatrix} \sum_{n=0}^{N-1} u_n y_n \\ \sum_{n=0}^{N-1} u_n^2 y_n \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} \hat{a}_0 \\ \hat{a}_1 \end{bmatrix} = \frac{1}{\left(\frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} u_n^2\right) \left(\frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} u_n^4\right) - \left(\frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} u_n^3\right)^2} \begin{bmatrix} \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} u_n^4 & -\frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} u_n^3 \\ -\frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} u_n^3 & \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} u_n^2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} u_n y_n \\ \frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} u_n^2 y_n \end{bmatrix} =$$

$$\begin{bmatrix} \hat{a}_0 \\ \hat{a}_1 \end{bmatrix} = \frac{1}{\left(\frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} u_n^2\right) \left(\frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} u_n^4\right) - \left(\frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} u_n^3\right)^2} \begin{bmatrix} \left(\frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} u_n^4\right) \left(\frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} u_n y_n\right) - \left(\frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} u_n^3\right) \left(\frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} u_n^2 y_n\right) \\ - \left(\frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} u_n^3\right) \left(\frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} u_n y_n\right) + \left(\frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} u_n^2\right) \left(\frac{1}{N} \sum_{n=0}^{N-1} u_n^2 y_n\right) \end{bmatrix} =$$

$$\cong \begin{bmatrix} -1 \\ 1 \end{bmatrix}$$

2. Mutassa be a polinomiális regresszió eljárását négyzetesnek tűnő függvénykapcsolat (például CMOS kapu villamos-teljesítmény igényének tápfeszültség-függése), két ismeretlen paraméter és  $M$  független mérés feltételezésével! Vezesse le az ismeretlen paraméterek kiszámítására alkalmas összefüggéseket! Indokolja meg, hogy miért előnyös a négyzetes hibakritérium és a paramétereiben lineáris modell együttes alkalmazása!

A mérés modellje ilyenkor  $y_n = a_0 + a_2 u_n^2 + w_n$ , ahol  $w_n$  az additív zaj,  $n = 0, 1, \dots, M-1$ , mátrix-os írásmóddal:  $\mathbf{z} = \mathbf{U}\mathbf{a} + \mathbf{w}$ .

Feltételezzük, hogy az  $\mathbf{a}$  paraméter  $\hat{\mathbf{a}}$  értéket vesz fel, és felállítjuk a megfigyelés modelljét:  $\mathbf{U}\hat{\mathbf{a}}$ . A megfigyelést ezzel összevetve keressük  $\hat{\mathbf{a}}$  legjobb beállítását négyzetes hibafüggvény feltételezésével:

$$J(\mathbf{a}, \hat{\mathbf{a}}) = (\mathbf{z} - \mathbf{U}\hat{\mathbf{a}})^T (\mathbf{z} - \mathbf{U}\hat{\mathbf{a}}) = \mathbf{z}^T \mathbf{z} - \mathbf{z}^T \mathbf{U}\hat{\mathbf{a}} - \hat{\mathbf{a}}^T \mathbf{U}^T \mathbf{z} + \hat{\mathbf{a}}^T \mathbf{U}^T \mathbf{U}\hat{\mathbf{a}} = \mathbf{z}^T \mathbf{z} - 2\hat{\mathbf{a}}^T \mathbf{U}^T \mathbf{z} + \hat{\mathbf{a}}^T \mathbf{U}^T \mathbf{U}\hat{\mathbf{a}} \quad (*)$$

melynek szélsőértékét (minimumát) keressük:  $\left. \frac{\partial J(\mathbf{a}, \hat{\mathbf{a}})}{\partial \hat{\mathbf{a}}} \right|_{\hat{\mathbf{a}}=\hat{\mathbf{a}}_{LS}} = 0$  feltétel vizsgálatával. (\*)

deriválásával  $-2\mathbf{U}^T \mathbf{z} + 2\mathbf{U}^T \mathbf{U}\hat{\mathbf{a}} = 0$ , amivel:

$$\hat{\mathbf{a}}_{LS} = [\mathbf{U}^T \mathbf{U}]^{-1} \mathbf{U}^T \mathbf{z}$$

a legkisebb négyzetes hibájú becslő.

Az aktuális problémára részletezve:

$$z = \begin{bmatrix} y_0 \\ y_1 \\ \vdots \\ y_{M-1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & u_0^2 \\ 1 & u_1^2 \\ \vdots & \vdots \\ 1 & u_{M-1}^2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} a_0 \\ a_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} w_0 \\ w_1 \\ \vdots \\ w_{M-1} \end{bmatrix}, [U^T U] = \begin{bmatrix} M & \sum_{n=0}^{M-1} u_n^2 \\ \sum_{n=0}^{M-1} u_n^2 & \sum_{n=0}^{M-1} u_n^4 \end{bmatrix}, U^T z = \begin{bmatrix} \sum_{n=0}^{M-1} y_n \\ \sum_{n=0}^{M-1} u_n^2 y_n \end{bmatrix}.$$

$$\begin{bmatrix} \hat{a}_0 \\ \hat{a}_1 \end{bmatrix} = \frac{1}{\frac{1}{M} \sum_{n=0}^{M-1} u_n^4 - \left(\frac{1}{M} \sum_{n=0}^{M-1} u_n^2\right)^2} \begin{bmatrix} \frac{1}{M} \sum_{n=0}^{M-1} u_n^4 & -\frac{1}{M} \sum_{n=0}^{M-1} u_n^2 \\ -\frac{1}{M} \sum_{n=0}^{M-1} u_n^2 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \frac{1}{M} \sum_{n=0}^{M-1} y_n \\ \frac{1}{M} \sum_{n=0}^{M-1} u_n^2 y_n \end{bmatrix}.$$

A paramétereiben lineáris modell és a négyzetes hibakritérium együttes alkalmazása az ismeretlen paraméterekre nézve lineáris egyenletrendszer megoldására vezet.

3. Mutassa be a skalár Kalman prediktor modelljét és zajparamétereit! Tanulmányainkból tudjuk, hogy a rekurzív becslő egyenletei:

$$\hat{x}(n+1) = a\hat{x}(n) + \beta(n)(y(n) - c\hat{x}(n)), \hat{y}(n) = c\hat{x}(n)$$

ahol az  $E\{e^2(n+1)\} = p(n+1)$  négyzetes hiba minimumát a következő iteratív számítással beállított  $\beta(n)$  súlyozással kapjuk:

$$\beta(n) = acp(n)[c^2p(n) + \sigma_n^2]^{-1}, p(n+1) = a(a - \beta(n)c)p(n) + \sigma_w^2$$

Határozza meg az állapotbecslés négyzetes hibáját az állandósult állapot elérését követően, feltételezve, hogy  $a^2 = 0.5$ ,  $c = 1$ ,  $\sigma_w^2 = \sigma_n^2$ ! (Használja fel, hogy az állandósult hiba elérését követően a négyzetes hiba már nem változik.)

**Megoldás:**

$$x(n+1) = ax(n) + w(n), y(n) = cx(n) + n(n)$$

ahol  $w(n)$  az ún. rendszerzaj, amelyre  $E[w(n)] = 0$ ,  $E[w(j)w(k)] = \sigma_w^2$ , ha  $j = k$ , egyébként 0,  $n(n)$  az ún. megfigyelési zaj, amelyre  $E[n(n)] = 0$ ,  $E[n(j)n(k)] = \sigma_n^2$ , ha  $j = k$ , egyébként 0.  $x(n) = 0, w(n) = 0$ , ha  $n < 0$ .

$$E[w(n)x(n)] = 0, E[n(n)\hat{x}(n)] = 0, E[w(n)n(n)] = 0, \forall n.$$

$p(n+1) = p(n) = p$  jelöléssel:  $\beta = \frac{acp}{c^2p + \sigma_n^2}$ , és  $p = a\left(a - \frac{acp}{c^2p + \sigma_n^2}c\right)p + \sigma_w^2 = \frac{a^2\sigma_n^2}{c^2p + \sigma_n^2}p + \sigma_w^2$ , ahonnan

$p^2 + p\left[\frac{1-a^2}{c^2}\sigma_n^2 - \sigma_w^2\right] - \frac{1}{c^2}\sigma_w^2\sigma_n^2 = 0$  egyenlet pozitív gyöke adja a megoldást. Behelyettesítve:

$$p^2 - p[0.5\sigma_w^2] - \sigma_w^4 = 0; p_{1,2} = \frac{0.5\sigma_w^2 \pm \sigma_w^2\sqrt{4.25}}{2}; p \approx 1.28\sigma_w^2$$

4. Mutassa be a skalár Kalman szűrés modelljét és zajparamétereit! Vezesse le a szűrő optimális  $a(n)$  és  $b(n)$  paramétereit meghatározó ortogonalitási egyenleteket (max. 4 pont), majd  $b(n)$  kifejezését annak ismeretében, hogy  $a(n) = a[1 - b(n)c]$  (max. 4 pont)!

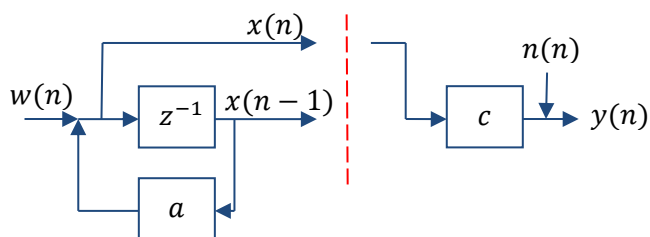
**Megoldás:**

$$x(n) = ax(n-1) + w(n), y(n) = cx(n) + n(n)$$

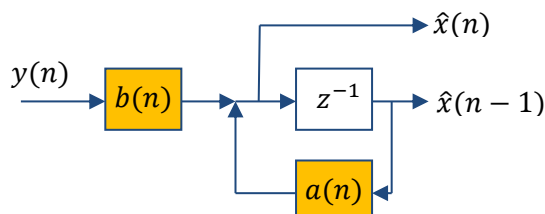
ahol  $w(n)$  az ún. rendszerzaj, amelyre  $E[w(n)] = 0$ ,  $E[w(j)w(k)] = \sigma_w^2$ , ha  $j = k$ , egyébként 0,  $n(n)$  az ún. megfigyelési zaj, amelyre  $E[n(n)] = 0$ ,  $E[n(j)n(k)] = \sigma_n^2$ , ha  $j = k$ , egyébként 0.  $x(n) = 0, w(n) = 0$ , ha  $n < 0$ .

$$E[w(n)x(n-1)] = E[n(n)\hat{x}(n-1)] = E[w(n)n(n)] = 0 \forall n.$$

A megfigyelés lineáris modellje:



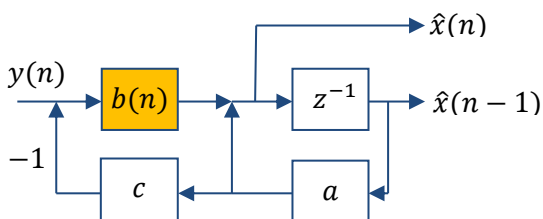
A rekurzív becslő:



$e(n) = x(n) - \hat{x}(n)$  jelöléssel keressük  $a(n)$  és  $b(n)$  olyan értékét, amely minimalizálja a  $E[e^2(n)] = E[(x(n) - a(n)\hat{x}(n-1) - b(n)y(n))^2]$  négyzetes hibát:

$$\frac{\partial E[e^2(n)]}{\partial a(n)} = -2E[e(n)\hat{x}(n-1)] = 0, \quad \frac{\partial E[e^2(n)]}{\partial b(n)} = -2E[e(n)y(n)] = 0$$

Mivel  $a(n) = a[1 - b(n)c]$ , ezért



**$b(n)$  meghatározása:**

Kiindulva az

$$e(n) = x(n) - \hat{x}(n), \quad E\{e^2(n)\} = E\{(x(n) - a(n)\hat{x}(n-1) - b(n)y(n))^2\}$$

összefüggésből, és

$$x(n) = ax(n-1) + w(n)$$

valamint

$$\hat{x}(n) = a\hat{x}(n-1) + b(n)(y(n) - ca\hat{x}(n-1))$$

behelyettesítésével

$$\begin{aligned} E\{e^2(n)\} &= E\{[ae(n-1) + w(n) - b(n)(ace(n-1) + cw(n) + n(n))]\}^2 = \\ &= E\{[a[1 - b(n)c]e(n-1) + [1 - b(n)c]w(n) - b(n)n(n)]\}^2 \end{aligned}$$

Mivel a négyzetre emelésnél a keresztszorzatok várható értékei nullák, mert a zajfolyamatok függetlenek egymástól, illetve az állapotváltozók korábbi értékeitől:

$$E\{e(n-1)w(n)\} = 0, \quad E\{e(n-1)n(n)\} = 0, \quad E\{w(n)n(n)\} = 0,$$

ezért a négyzetre emelést követően csak a négyzetes tagok maradnak meg:

$$E\{e^2(n)\} = a^2[1 - b(n)c]^2 E\{e^2(n-1)\} + [1 - b(n)c]^2 E\{w^2(n)\} + b^2(n)E\{n^2(n)\}.$$

Bevezetve a

## Méréselmélet gyakorlat, 2022. március 30.

---

$$E\{e^2(n)\} = p(n); E\{w^2(n)\} = \sigma_w^2; E\{n^2(n)\} = \sigma_n^2$$

jelöléseket, keressük  $p(n)$  minimumát  $b(n)$  függvényében:

$$\frac{\partial p(n)}{\partial b(n)} = -2a^2[1 - b(n)c]cp(n-1) - 2[1 - b(n)c]c\sigma_w^2 + 2b(n)\sigma_n^2 = 0,$$

ahonnan a keresett optimális súlytényező

$$b(n)|_{opt} = \frac{a^2 cp(n-1) + c\sigma_w^2}{a^2 c^2 p(n-1) + c^2 \sigma_w^2 + \sigma_n^2} = cp_1(n)[c^2 p_1(n) + \sigma_n^2]^{-1}, \text{ ahol}$$
$$p_1(n) = a^2 p(n-1) + \sigma_w^2$$