

$$R(q^{-1}) \stackrel{\text{def}}{=} \beta_1 q^{na-1} + \beta_2 q^{na-2} + \dots + \beta_{na}, \quad (5.25)$$

este restul, unic determinate.

Evident, cîțul este nenul numai dacă  $nb > na$ . În acest caz, introducînd (5.23) în (5.21), expresia ieșirii se obține din 3 surse de semnal (ultima fiind chiar zgomotul alb la momentul curent):

$$y = q^{na-nb} Q(q^{-1}) [u + \mathbf{g}^T \mathbf{v}_e] + \frac{q^{-nb} R(q^{-1})}{A(q^{-1})} [u + \mathbf{g}^T \mathbf{v}_e] + e. \quad (5.26)$$

Le vom analiza pe rînd pe fiecare.

Dacă  $nb > na$ , atunci primul termen din exprimarea (5.26) a ieșirii este nebanal. El poate fi exprimat numai cu ajutorul intrării și zgomotelor, fără a face apel la stările sistemului. Pentru aceasta, se definesc următoarele entități:

➤ vectorul *intrărilor virtuale*:

$$\mathbf{u}_Q[n] \stackrel{\text{def}}{=} [u[n] \quad u[n-1] \quad \dots \quad u[n+na-nb+1]]^T \in \mathbb{R}^{nb-na}, \quad \forall n \in \mathbb{N}; \quad (5.27)$$

➤ matricea *zgomotelor virtuale*:

$$\mathbf{V}_{e,Q}[n] \stackrel{\text{def}}{=} [\mathbf{v}_e[n] \quad \mathbf{v}_e[n-1] \quad \dots \quad \mathbf{v}_e[n+na-nb+1]]^T \in \mathbb{R}^{ng \times (nb-na)}, \quad \forall n \in \mathbb{N}. \quad (5.28)$$

Atunci, din (5.26), rezultă:

$$\begin{aligned} q^{na-nb} Q(q^{-1}) [u + \mathbf{g}^T \mathbf{v}_e][n] &= \mathbf{d}^T \mathbf{u}_Q[n-1] + \mathbf{d}^T \mathbf{V}_{e,Q}^T[n-1] \mathbf{g} = \\ &= \mathbf{d}^T (\mathbf{u}_Q[n-1] + \mathbf{V}_{e,Q}^T[n-1] \mathbf{g}), \quad \forall n \in \mathbb{N}, \end{aligned} \quad (5.29)$$

unde  $\mathbf{d} \in \mathbb{R}^{nb-na}$  este vectorul coeficienților cîtului (5.24):

$$\mathbf{d} \stackrel{\text{def}}{=} [\alpha_1 \quad \alpha_2 \quad \dots \quad \alpha_{nb-na}]^T. \quad (5.30)$$

Revenind la (5.29), ea arată încercarea de a pune în evidență termenul de forma  $\mathbf{d}^T \mathbf{v}_y$  în exprimarea ieșirii. Ar trebui adăugat și ultimul termen din (5.26) (zgomotul alb), prin extinderea vectorilor  $\mathbf{g}$  și  $\mathbf{v}_e$  din (5.18), astfel:

$$\mathbf{g}_e \stackrel{\text{def}}{=} [1 \quad c_1 - a_1 \quad c_2 - a_2 \quad \dots]^T = [1 \quad \mathbf{g}^T]^T; \quad (5.31)$$

$$\mathbf{w}_e[n] \stackrel{\text{def}}{=} \begin{bmatrix} \frac{1}{Q(q^{-1})} e[n-nb+na] & \frac{1}{B(q^{-1})} e[n-1] & \frac{1}{B(q^{-1})} e[n-2] & \dots \end{bmatrix}, \quad \forall n \in \mathbb{N}. \quad (5.32)$$

Ei vor avea dimensiunea  $nge \stackrel{\text{def}}{=} 1 + \max\{na, nc\}$ . Astfel,

$$\begin{aligned} y_Q[n] &\stackrel{\text{def}}{=} q^{na-nb} Q(q^{-1}) [u + \mathbf{g}^T \mathbf{v}_e][n] + e[n] = \mathbf{d}^T \mathbf{u}_Q[n-1] + \mathbf{d}^T \mathbf{W}_{e,Q}^T[n-1] \mathbf{g}_e = \\ &= \mathbf{d}^T (\mathbf{u}_Q[n-1] + \mathbf{W}_{e,Q}^T[n-1] \mathbf{g}_e), \quad \forall n \in \mathbb{N}, \end{aligned} \quad (5.33)$$

unde  $\mathbf{W}_{e,Q}$  se definește ca în (5.28), dar cu  $\mathbf{w}_e$  în loc de  $\mathbf{v}_e$ . Evident, termenul (5.33) se reduce la valoarea curentă a zgomotului alb dacă  $nb \leq na$ , deoarece, în acest caz,  $Q \equiv 0$ .

Rămîne de exprimat, într-o manieră convenabilă, termenul al doilea din relația (5.26), cu evidențierea stărilor sistemului și, eventual, completarea componentei de zgomot exogen. Pentru aceasta, se pleacă de la expresia operatorului care precede suma de semnale:

$$\frac{q^{-nb} R(q^{-1})}{A(q^{-1})} = q^{na-nb} \frac{\beta_1 q^{na-1} + \beta_2 q^{na-2} + \dots + \beta_{na}}{q^{na} + a_1 q^{na-1} + a_2 q^{na-2} + \dots + a_{na}}. \quad (5.34)$$

Doar raportul de polinoame este interesant pentru discuția care urmează. Acesta se descompune în fracții simple:

$$\frac{R(q^{-1})}{q^{na} A(q^{-1})} = \sum_{i=1}^{N_r} \frac{A_i}{q - \rho_i} + \sum_{j=1}^{N_c} \frac{B_j^0 q + C_j^0}{q^2 - 2\operatorname{Re}(\kappa_j)q + |\kappa_j|^2}, \quad (5.35)$$

unde  $\{\rho_i\}_{i \in \overline{1, N_r}} \subset \mathbb{R}$  sunt cele  $N_r$  rădăcini reale ale polinomului  $q^{na} A(q^{-1})$ , în timp ce  $\{(\kappa_j, \bar{\kappa}_j)\}_{j \in \overline{1, N_c}} \subset \mathbb{C}$  sunt cele  $N_c$  perechi de rădăcini complex conjugate ale acestuia.

Evident,

$$N_r + 2N_c = na, \quad (5.36)$$

iar coeficienții  $\{A_i\}_{i \in \overline{1, N_r}}$ ,  $\{B_j^0\}_{j \in \overline{1, N_c}}$  și  $\{C_j^0\}_{j \in \overline{1, N_c}}$  au valori reale unic determinate de polinomul  $R(q^{-1})$  (de la numărător).

Cea de-a doua sumă din descompunerea (5.35) (referitoare la perechile de rădăcini complexe) verifică următoarea proprietate remarcabilă:

$$\sum_{j=1}^{N_c} \frac{B_j^0 q + C_j^0}{q^2 - 2\operatorname{Re}(\kappa_j)q + |\kappa_j|^2} = \sum_{j=1}^{N_c} \left( \frac{B_j}{q - \kappa_j} + \frac{\bar{B}_j}{q - \bar{\kappa}_j} \right), \quad (5.37)$$

unde coeficienții  $\{B_j\}_{j \in \overline{1, N_c}}$  au valori complexe unic determinate:

$$B_j = \frac{B_j^0}{2} - \frac{C_j^0 + B_j^0 \operatorname{Re}(\kappa_j)}{2\operatorname{Im}(\kappa_j)}, \quad \forall j \in \overline{1, N_c}. \quad (5.38)$$

Așadar,

$$\frac{R(q^{-1})}{q^{na} A(q^{-1})} = \sum_{i=1}^{N_r} \frac{A_i}{q - \rho_i} + \sum_{j=1}^{N_c} \left( \frac{B_j}{q - \kappa_j} + \frac{\bar{B}_j}{q - \bar{\kappa}_j} \right). \quad (5.39)$$

Fiecare dintre cele două sume ale exprimării (5.39) furnizează accesul la stările procesului ecologic.

Pentru prima sumă, se definește următoarea stare generică:

$$x_i^r \equiv \frac{1}{q - \rho_i} [u + \mathbf{g}^T \mathbf{v}_e], \quad \forall i \in \overline{1, N_r}. \quad (5.40)$$

Mai precis, starea (5.40) verifică următoarea relație recursivă:

$$x_i^r[n+1] = \rho_i x_i^r[n] + u + \mathbf{g}^T \mathbf{v}_e, \quad \forall n \in \mathbb{N}, \quad \forall i \in \overline{1, N_r}. \quad (5.41)$$

Aceasta este însă o colecție de ecuații cu diferențe de ordinul I. Grupându-le, se poate scrie că:

$$\begin{bmatrix} x_1^r \\ \vdots \\ x_{N_r}^r \end{bmatrix} [n+1] = \underbrace{\operatorname{diag}(\rho_1, \dots, \rho_{N_r})}_{\mathbf{A}^r} \begin{bmatrix} x_1^r \\ \vdots \\ x_{N_r}^r \end{bmatrix} [n] + \begin{bmatrix} 1 \\ \vdots \\ 1 \end{bmatrix} u[n] + \begin{bmatrix} \mathbf{g}^T \\ \vdots \\ \mathbf{g}^T \end{bmatrix} \mathbf{v}_e[n], \quad \forall n \in \mathbb{N}. \quad (5.42)$$

Matricea sistemului, notată prin  $\mathbf{A}^r$  este diagonală și are dimensiunea  $N_r \times N_r$ . Stările reale (5.42), grupate la rîndul lor în vectorul  $\mathbf{x}^r$ , produc atunci următoarea ieșire:

$$y^r[n] = \begin{bmatrix} A_1 & \cdots & A_{N_r} \end{bmatrix} \mathbf{x}^r[n], \quad \forall n \in \mathbb{N}. \quad (5.43)$$

A doua sumă din (5.39) conduce la stările cu valori complexe de mai jos:

$$x_j^c \equiv \frac{1}{q - \kappa_i} \left[ u + \mathbf{g}^T \mathbf{v}_e \right], \quad \forall j \in \overline{1, N_c}. \quad (5.44)$$

Acestora le corespunde ieșirea:

$$y^r[n] = \sum_{j=1}^{N_c} \left( B_j x_j^c + \bar{B}_j \bar{x}_j^c \right) = 2 \operatorname{Re} \left( \sum_{j=1}^{N_c} B_j x_j^c \right), \quad \forall n \in \mathbb{N}, \quad (5.45)$$

care are valori reale, grație proprietății (5.37).

Faptul că stările  $x_j^c$  au valori complexe nu este convenabil. Ar trebui ca ele să aibă tot valori reale, ca și în cazul primei sume din (5.39). Se poate ajunge la un sistem de stări reale, apelînd la un artificiu de calcul. Fiecare stare  $x_j^c$  și rădăcină  $\kappa_i$  se exprimă cu ajutorul părților reală (Re) și imaginară (Im). Astfel, relația recursivă asociată definiției (5.44) devine:

$$\begin{cases} x_j^{c, \operatorname{Re}}[n+1] = \kappa_j^{\operatorname{Re}} x_j^{c, \operatorname{Re}}[n] - \kappa_j^{\operatorname{Im}} x_j^{c, \operatorname{Im}}[n] + u[n] + \mathbf{g}^T \mathbf{v}_e[n] \\ x_j^{c, \operatorname{Im}}[n+1] = \kappa_j^{\operatorname{Re}} x_j^{c, \operatorname{Im}}[n] + \kappa_j^{\operatorname{Im}} x_j^{c, \operatorname{Re}}[n] + u[n] + \mathbf{g}^T \mathbf{v}_e[n] \end{cases}, \quad \forall n \in \mathbb{N}, \quad \forall j \in \overline{1, N_c}, \quad (5.46)$$

cu notații naturale. Fiecare ecuație cu diferențe în care stările iau valori complexe se poate înlocui, așadar, cu o pereche de ecuații cu diferențe, stările avînd valori reale. Matricial, ecuațiile (5.46) se rescriu după cum urmează:

$$\begin{bmatrix} x_1^{c, \operatorname{Re}} \\ x_1^{c, \operatorname{Im}} \\ \vdots \\ x_{N_c}^{c, \operatorname{Re}} \\ x_{N_c}^{c, \operatorname{Im}} \end{bmatrix} [n+1] = \underbrace{\operatorname{diag} \left( \begin{bmatrix} \kappa_1^{\operatorname{Re}} & -\kappa_1^{\operatorname{Im}} \\ \kappa_1^{\operatorname{Im}} & \kappa_1^{\operatorname{Re}} \end{bmatrix}, \dots, \begin{bmatrix} \kappa_{N_c}^{\operatorname{Re}} & -\kappa_{N_c}^{\operatorname{Im}} \\ \kappa_{N_c}^{\operatorname{Im}} & \kappa_{N_c}^{\operatorname{Re}} \end{bmatrix} \right)}_{\mathbf{A}^c} \begin{bmatrix} x_1^{c, \operatorname{Re}} \\ x_1^{c, \operatorname{Im}} \\ \vdots \\ x_{N_c}^{c, \operatorname{Re}} \\ x_{N_c}^{c, \operatorname{Im}} \end{bmatrix} [n] + \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ \vdots \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix} u[n] + \begin{bmatrix} \mathbf{g}^T \\ \mathbf{g}^T \\ \vdots \\ \mathbf{g}^T \\ \mathbf{g}^T \end{bmatrix} \mathbf{v}_e[n], \quad \forall n \in \mathbb{N}. \quad (5.47)$$

De această dată, matricea sistemului (notată cu  $\mathbf{A}^c$ ) este bloc diagonală și are dimensiunea  $2N_c \times 2N_c$ . Ieșirea corespunzătoare (5.45) admite de asemenea o exprimare matricială, în raport cu vectorul stărilor  $\mathbf{x}^c$ :

$$y^r[n] = 2 \sum_{j=1}^{N_c} \left( B_j^{\operatorname{Re}} x_j^{c, \operatorname{Re}}[n] - B_j^{\operatorname{Im}} x_j^{c, \operatorname{Im}}[n] \right) = 2 \begin{bmatrix} B_1^{\operatorname{Re}} & -B_1^{\operatorname{Im}} & \cdots & B_{N_c}^{\operatorname{Re}} & -B_{N_c}^{\operatorname{Im}} \end{bmatrix} \mathbf{x}^c[n], \quad \forall n \in \mathbb{N}. \quad (5.48)$$

Nu rămîne decît să fie cuplate sistemele (5.42) și (5.47):

$$\underbrace{\begin{bmatrix} \mathbf{x}^r \\ \mathbf{x}^c \end{bmatrix}}_{\mathbf{x}[n+1] \in \mathbb{R}^{na}} [n+1] = \underbrace{\begin{bmatrix} \mathbf{A}^r & \mathbf{0}_{N_r \times 2N_c} \\ \mathbf{0}_{N_c \times 2N_r} & \mathbf{A}^c \end{bmatrix}}_{\mathbf{A} \in \mathbb{R}^{na \times na}} \underbrace{\begin{bmatrix} \mathbf{x}^r \\ \mathbf{x}^c \end{bmatrix}}_{\mathbf{x}[n] \in \mathbb{R}^{na}} [n] + \underbrace{\begin{bmatrix} \mathbf{1}_{N_r} \\ \mathbf{1}_{2N_c} \end{bmatrix}}_{\mathbf{b} \in \mathbb{R}^{na}} u[n] + \underbrace{\left( \begin{bmatrix} \mathbf{1}_{N_r} \\ \mathbf{1}_{2N_c} \end{bmatrix} \mathbf{g}^T \right)}_{\mathbf{F} \in \mathbb{R}^{na \times \max\{na, nc\}}} \times \underbrace{\mathbf{v}_e[n]}_{\mathbf{v}_x[n] \in \mathbb{R}^{\max\{na, nc\}}}, \quad \forall n \in \mathbb{N}. \quad (5.49)$$

Ecuția (5.49) pune clar în evidență mărimile și dimensiunile lor, conform definiției (5.15). Se observă că vectorul zgomotelor endogene are aceeași dimensiune cu cel al stărilor ( $na$ ) numai dacă  $na \geq nc$ . Altfel, există mai multe surse de zgomot intern decât stări. Acest fenomen este natural, deoarece, în cazul multor sisteme, în afara zgomotelor care afectează direct stările lor interne, apar și interferențe cauzate de evoluția acestora. Ori, interferențele sunt încadrate în mod tradițional la categoria „perturbații”.

În ceea ce privește ieșirea, trebuie grupate ecuațiile (5.26), (5.33), (5.43) și (5.48). Astfel,

$$\begin{aligned} y &\equiv y^r + y^c + y_Q \equiv \begin{bmatrix} A_1 & \cdots & A_{N_r} \end{bmatrix} \mathbf{x}^r + 2 \begin{bmatrix} B_1^{\text{Re}} & -B_1^{\text{Im}} & \cdots & B_{N_c}^{\text{Re}} & -B_{N_c}^{\text{Im}} \end{bmatrix} \mathbf{x}^c + \\ &\quad + \mathbf{d}^T \left( \mathbf{u}_Q[n-1] + \mathbf{W}_{e,Q}^T[n-1] \mathbf{g}_e \right) \equiv \\ &\equiv \underbrace{\begin{bmatrix} A_1 & \cdots & A_{N_r} & | & 2B_1^{\text{Re}} & -2B_1^{\text{Im}} & \cdots & 2B_{N_c}^{\text{Re}} & -2B_{N_c}^{\text{Im}} \end{bmatrix}}_{\mathbf{c}^T \in \mathbb{R}^{na}} \mathbf{x} + \quad (5.50) \\ &\quad + \mathbf{d}^T \underbrace{\left( \mathbf{u}_Q[n-1] + \mathbf{W}_{e,Q}^T[n-1] \mathbf{g}_e \right)}_{\mathbf{v}_y \in \mathbb{R}^{\max\{1, nb-na\}}} \end{aligned}$$

Avînd în vedere raționamentul anterior legat de construcția ieșirii parțiale  $y_Q$ , se observă că parametrul  $\mathbf{d}$  este:

- scalar și unitar, dacă  $na > nb$ ;
- scalar și nu neapărat unitar, dacă  $na = nb$ ;
- vectorial, dacă  $na < nb$ .

Similar, zgomotul exogen are următoarele caracteristici:

- se reduce la zgomotul alb din momentul curent, dacă  $na > nb$ ;
- este dat de un zgomot colorat unidimensional, dacă  $na = nb$ ;
- revine la o colecție de cel puțin două zgomote colorate, dacă  $na < nb$ .

Valoarea curentă a zgomotului alb intervine de fapt în toate cele 3 forme ale zgomotului exogen, dar nu intervine în zgomotul endogen (unde suferă o întârziere de cel puțin un pas). Această proprietate corespunde realității și ilustrează faptul că zgomotele de măsură însoțesc instantaneu datele achiziționate, în timp ce zgomotele interne suportă întârzierile intrinseci ale procesului. De asemenea, dacă  $na < nb$ , în componența zgomotului exogen se regăsesc și valori regresate în timp ale intrării modelului ARMAX (a se revedea definiția (5.27)). În cazul procesului ecologic, avînd în vedere definițiile (5.7) și (5.8), intrarea este formată din valori estimate ale zgomotului colorat care corupe ieșirea modelului ARMAX. Astfel, încadrarea valorilor intrării la categoria „perturbații” este naturală. În general, însă, această încadrare este justificată mai mult de faptul că procesul nu permite efectuarea unei distincții clare privind natura surselor semnalelor sale de stimul (intrări utile sau zgomote exogene) în valorile semnalului de ieșire.

Pentru a încheia acest paragraf cu o concluzie, Algoritmul 5.1 sumarizează pașii procedurii de conversie de la un model ARMAX uni-dimensional (SISO – *Single Input Single Output*) la unul cu reprezentare pe stare. Evident, în cazul modelelor multi-dimensionale (MIMO – *Multiple Input Multiple Output*), de tipul celor descrise în paragraful precedent, stările fiecărei perechi intrare-ieșire modelate ARMAX trebuie concatenate. Cum numărul acestora depinde de gradele polinoamelor auto-regresive (notate generic prin "A"), pentru a-l reduce, este necesară aducerea la același numitor în expresiile funcțiilor de sistem globale (5.13). Cu toate acestea, este posibil ca numărul stărilor să fie destul de mare. Acest dezavantaj este contrabalansat de faptul că matricea sistemului ( $\mathbf{A} \in \mathbb{R}^{na \times na}$ ) are o structură rarefiată, concentrată în jurul diagonalei principale. Astfel, stările au un comportament cvasi-independent, una față de alta. Corelațiile dintre ele sunt surprinse în expresia vectorului de ieșire, unde matricea  $\mathbf{C}_k$  (din definiția (5.1)) nu mai poate prezenta structura diagonală.

**Algoritmul 5.1. Procedura de conversie a unui model SISO-ARMAX  
într-un model cu reprezentare pe stare.**

➤ Date de intrare: parametrii modelului ARMAX uni-dimensional

$$(\{a_i\}_{i \in \overline{0,na}}, \{b_j\}_{j \in \overline{0,nb}}, \{c_k\}_{k \in \overline{0,nc}}, \text{ cu } a_0 = c_0 = 1 \text{ și } b_0 = 0).$$

1. Se evaluează direct:

- $\mathbf{b} \stackrel{\text{def}}{=} \mathbf{1}_{na}$  (vector coloană cu valori unitare);
- $\mathbf{g} \stackrel{\text{def}}{=} [c_1 - a_1 \quad c_2 - a_2 \quad \dots]^T \in \mathbb{R}^{\max\{na,nc\}}$  (forțînd valoarea nulă pentru coeficienții care nu există);
- $\mathbf{F} \stackrel{\text{def}}{=} \mathbf{b}\mathbf{g}^T$  (prin stivuirea vectorului  $\mathbf{g}^T$ ).

2. Se aplică TIR pentru polinoamele:

- $q^{nb} B(q^{-1}) \stackrel{\text{def}}{=} b_1 q^{nb} + b_2 q^{nb-1} + \dots + b_{nb}$  (deîmpărțit);
- $q^{na} A(q^{-1}) \stackrel{\text{def}}{=} q^{na} + a_1 q^{na-1} + a_2 q^{na-2} + \dots + a_{na}$  (împărțitor).

Rezultă polinoamele:

- $Q(q^{-1}) \stackrel{\text{def}}{=} \alpha_1 q^{nb-na-1} + \alpha_2 q^{nb-na-2} + \dots + \alpha_{nb-na}$  (cît);
- $R(q^{-1}) \stackrel{\text{def}}{=} \beta_1 q^{na-1} + \beta_2 q^{na-2} + \dots + \beta_{na}$  (rest).

3. Dacă  $nb \geq na$ , atunci  $\mathbf{d} \stackrel{\text{def}}{=} [\alpha_1 \quad \alpha_2 \quad \dots \quad \alpha_{nb-na}]^T$ . Altfel,  $\mathbf{d} \stackrel{\text{def}}{=} 1$ .

4. Se descompune funcția rațională  $R(q^{-1})/q^{na} A(q^{-1})$  în fracții simple:

$$\frac{R(q^{-1})}{q^{na} A(q^{-1})} = \sum_{i=1}^{N_r} \frac{A_i}{q - \rho_i} + \sum_{j=1}^{N_c} \left( \frac{B_j}{q - \kappa_j} + \frac{\bar{B}_j}{q - \bar{\kappa}_j} \right).$$

(Adică, se evaluează coeficienții  $\{A_i\}_{i \in \overline{0,N_r}} \subset \mathbb{R}$  corespunzători polilor cu valori reale și  $\{B_j\}_{j \in \overline{0,N_c}} \subset \mathbb{C}$  aferenți polilor cu valori complexe.)

5. Se grupează toți coeficienții descompunerii de la pasul precedent astfel:

$$\mathbf{c} \stackrel{\text{def}}{=} [A_1 \quad \dots \quad A_{N_r} \mid 2B_1^{\text{Re}} \quad -2B_1^{\text{Im}} \quad \dots \quad 2B_{N_c}^{\text{Re}} \quad -2B_{N_c}^{\text{Im}}]^T.$$

6. Se formează matricea sistemului de stare, cu ajutorul polilor:

$$\mathbf{A} \stackrel{\text{def}}{=} \begin{bmatrix} \mathbf{A}^r & \mathbf{0}_{N_r \times 2N_c} \\ \mathbf{0}_{N_c \times 2N_r} & \mathbf{A}^c \end{bmatrix},$$

$$\text{unde: } \mathbf{A}^r \stackrel{\text{def}}{=} \text{diag}(\rho_1, \dots, \rho_{N_r}), \text{ iar } \mathbf{A}^c \stackrel{\text{def}}{=} \text{diag} \left( \begin{bmatrix} \kappa_1^{\text{Re}} & -\kappa_1^{\text{Im}} \\ \kappa_1^{\text{Im}} & \kappa_1^{\text{Re}} \end{bmatrix}, \dots, \begin{bmatrix} \kappa_{N_c}^{\text{Re}} & -\kappa_{N_c}^{\text{Im}} \\ \kappa_{N_c}^{\text{Im}} & \kappa_{N_c}^{\text{Re}} \end{bmatrix} \right).$$

➤ Date de ieșire: parametrii modelului cu reprezentare pe stare

$$(\mathbf{A} \in \mathbb{R}^{n \times n}, \mathbf{b} \in \mathbb{R}^n, \mathbf{c} \in \mathbb{R}^n, \mathbf{d} \in \mathbb{R}^{\max\{1,nb-na\}}, \mathbf{F} \in \mathbb{R}^{n \times \max\{na,nc\}}).$$

## 5.5. Estimatorul Markov în variantă adaptivă

Procedura cheie în rezolvarea sistemului (5.1) o se bazează pe *Metoda Markov* (MMK) de compensare a eficienței estimațiilor parametrilor modelului asociat unui proces afectat de zgomote colorate (nu neapărat albe), de medie nulă [SCS05]. *Eficiența* se referă în acest context la viteza de convergență a parametrilor estimați la parametrii adevărați, în raport cu numărul de date măsurate. Altfel spus, pentru același număr de date măsurate, un estimator mai eficient asigură o precizie mai mare decât unul mai puțin eficient. De fapt, MMK poate fi privită ca o variantă revizuită a MCMMP, deoarece ecuațiile de estimare a parametrilor sunt de aceeași formă.

În mod normal, MMK este neimplementabilă în varianta neadaptivă (*off-line*), adică după încheierea achiziției datelor. Însă, plecând de la ecuațiile estimatorului neadaptiv de tip Markov, se poate proiecta un algoritm adaptiv (*on-line*), implementabil, cu ajutorul unui raționament care va fi dezvoltat în continuare.

Atât MCMMP cât și MMK funcționează în contextul proceselor descrise cu ajutorul unor modele de regresie liniară. Ecuațiile caracteristice ale acestora sunt următoarele:

$$\mathcal{P}(\theta^*): \mathbf{Y} = \Phi\theta^* + \mathbf{V}, \quad (5.51)$$

$$E\{\mathbf{V}\mathbf{V}^T\} = \Psi > \mathbf{0}, \quad (5.52)$$

unde:

- $\mathbf{Y} \in \mathbb{R}^N$ , este vectorul datelor de ieșire măsurate (în număr de  $N$ );
- $\Phi \in \mathbb{R}^{N \times n\theta}$  este matricea regresorilor, formată din date măsurate la ieșirea și, dacă este posibil, la intrarea procesului; este posibil ca unele dintre elementele acestei să nu fie măsurabile, trebuind estimate în prealabil;
- $\theta^* \in \mathbb{R}^{n\theta}$  este vectorul parametrilor adevărați (dar necunoscuți) ai procesului, în număr de  $n\theta \in \mathbb{N}^*$  (cunoscut);
- $\mathbf{V} \in \mathbb{R}^N$  este vectorul perturbațiilor de măsură, de tip zgomot colorat.

Matricea de auto-covarianță asociată zgomotului colorat,  $\Psi \in \mathbb{R}^{N \times N}$ , este exprimată în ecuația (5.52) și are proprietatea de a fi strict pozitiv definită, neavând o structură neapărat diagonală. Se remarcă faptul că această matrice nu este doar necunoscută, ci are și o dimensiune determinată de numărul de date măsurate (care poate fi foarte mare).

În aceste condiții, MCMMP oferă o estimare consistentă (adică statistic convergentă) dar ineficientă (adică mai puțin precisă), în timp ce MMK (bazată pe descompunerea Cholesky a matricii  $\Psi$ ) remediază acest neajuns [SCS05]. Mai precis, *Estimatorul Markov* (EMK) returnează următoarea soluție a problemei de identificare experimentală parametrică, folosind date măsurate:

$$\hat{\theta}_{MK} = (\Phi^T \Psi^{-1} \Phi)^{-1} \Phi^T \Psi^{-1} \mathbf{Y}. \quad (5.53)$$

Matricea de auto-covarianță a erorii de estimare este și ea oferită (prin intermediul Teoremei fundamentale care guvernează identificarea pe baza MCMMP [SCS05]):

$$\hat{\mathbf{P}}_{MK} \stackrel{\text{def}}{=} E\left\{(\hat{\theta}_{MK} - \theta^*)(\hat{\theta}_{MK} - \theta^*)^T\right\} = (\Phi^T \Psi^{-1} \Phi)^{-1}. \quad (5.54)$$

De notat că, pentru a implementa ecuațiile (5.53) și (5.54), matricea  $\Psi$  trebuie în prealabil determinată prin alte metode. Fiind o matrice de auto-covarianță, adică de tip Toeplitz simetrică, pentru determinarea ei este suficient să fie cunoscută secvența de auto-covarianță a zgomotului. Dacă se apelează la una dintre metodele din familia MCMMP pentru identificarea parametrilor principali ai procesului, zgomotul de măsură poate fi estimat apoi cu ajutorul acestora și, în consecință, există posibilitatea de a estima secvența sa de auto-covarianță. Inversarea matricii  $\Psi$  poate pune de asemenea

probleme, din cauza dimensiunii ridicate. De regulă, pentru inversare, se apelează la o procedură recursivă de inversare, bazată pe următoarea lemă din Teoria matricilor ([GaFR54], [SCS05] – Anexa C):

$$(\mathbf{A} + \mathbf{B}\mathbf{D}^{-1}\mathbf{C}^T)^{-1} = \mathbf{A}^{-1} - \mathbf{A}^{-1}\mathbf{B}(\mathbf{D} + \mathbf{C}^T\mathbf{A}^{-1}\mathbf{B})^{-1}\mathbf{C}^T\mathbf{A}^{-1}, \quad (5.55)$$

unde  $\mathbf{A} \in \mathbb{R}^{n \times n}$  și  $\mathbf{D} \in \mathbb{R}^{m \times m}$  sunt două matrici inversabile, iar  $\mathbf{B} \in \mathbb{R}^{n \times m}$ ,  $\mathbf{C} \in \mathbb{R}^{n \times m}$  sunt alte două matrici cu proprietatea că  $(\mathbf{D} + \mathbf{C}^T\mathbf{A}^{-1}\mathbf{B})$  este tot o matrice inversabilă.

Problema care se formulează în acest context nu este însă aceea de a implementa relațiile (5.53) și (5.54) în mod direct, ci prin intermediul unei proceduri recursive, în vederea reducerii efortului de calcul. Mai precis, se cere evaluarea vectorului estimațiilor  $\hat{\boldsymbol{\theta}}_{MK}$  și a matricii de auto-covarianță aferente  $\hat{\mathbf{P}}_{MK}$ , folosind versiunile lor determinate într-o etapă anterioară de identificare, notate prin  $\tilde{\boldsymbol{\theta}}_{MK}$ , respectiv  $\tilde{\mathbf{P}}_{MK}$ . Cu alte cuvinte, se dorește proiectarea unei proceduri adecvate prin care estimațiile anterioare  $\tilde{\boldsymbol{\theta}}_{MK}$  și  $\tilde{\mathbf{P}}_{MK}$  să fie reactualizate conform unor noi date achiziționate din proces.

Pentru a rezolva această problemă, ideea de bază (propusă de R.E. Kalman în [KaRE60]) este următoarea: ecuația liniară a procesului (5.51) poate fi extinsă cu ecuația următorului pseudo-proces (o identitate, de fapt):

$$\mathcal{P}'(\boldsymbol{\theta}^*): \tilde{\boldsymbol{\theta}}_{MK} = \boldsymbol{\theta}^* + \underbrace{(\tilde{\boldsymbol{\theta}}_{MK} - \boldsymbol{\theta}^*)}_{\mathbf{W}}. \quad (5.56)$$

Pseudo-procesul  $\mathcal{P}'(\boldsymbol{\theta}^*)$  are aceiași parametri adevărați ca și procesul original  $\mathcal{P}(\boldsymbol{\theta}^*)$ , numai că ieșira sa („măsurabilă”) este chiar vectorul parametrilor determinați în etapa anterioară de identificare,  $\tilde{\boldsymbol{\theta}}_{MK}$ . Pentru că distanța de la acesta pînă la vectorul parametrilor adevărați este necunoscută (și nu poate fi măsurată), diferența  $\tilde{\boldsymbol{\theta}}_{MK} - \boldsymbol{\theta}^*$  poate fi asimilată ca un zgomot perturbator  $\mathbf{W}$ . Interesant, matricea de auto-covarianță a zgomotului este totuși cunoscută:

$$E\{\mathbf{W} \cdot \mathbf{W}^T\} = E\{(\tilde{\boldsymbol{\theta}}_{MK} - \boldsymbol{\theta}^*)(\tilde{\boldsymbol{\theta}}_{MK} - \boldsymbol{\theta}^*)^T\} = \tilde{\mathbf{P}}_{MK}. \quad (5.57)$$

Procesul extins rezultat prin comasarea lui  $\mathcal{P}(\boldsymbol{\theta}^*)$  cu  $\mathcal{P}'(\boldsymbol{\theta}^*)$  (adică prin cuplarea ecuațiilor (5.51) și (5.56)) are următoarea descriere matematică:

$$\mathcal{P}_e(\boldsymbol{\theta}^*): \underbrace{\begin{bmatrix} \mathbf{Y} \\ \tilde{\boldsymbol{\theta}}_{MK} \end{bmatrix}}_{\tilde{\mathbf{Y}}} = \underbrace{\begin{bmatrix} \boldsymbol{\Phi} \\ \mathbf{I} \end{bmatrix}}_{\tilde{\boldsymbol{\Phi}}} \boldsymbol{\theta}^* + \underbrace{\begin{bmatrix} \mathbf{V} \\ \mathbf{W} \end{bmatrix}}_{\tilde{\mathbf{V}}}. \quad (5.58)$$

Matricea de auto-covarianță a perturbației extinse este o matrice bloc diagonală, dacă zgomotul colorat  $\mathbf{V}$  nu este corelat cu zgomotul pseudo-procesului,  $\mathbf{W}$ :

$$E\{\mathbf{V} \cdot \mathbf{W}^T\} = \mathbf{0} \Rightarrow E\{\tilde{\mathbf{V}} \cdot \tilde{\mathbf{V}}^T\} = \begin{bmatrix} \boldsymbol{\Psi} & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & \tilde{\mathbf{P}}_{MK} \end{bmatrix} \stackrel{def}{=} \tilde{\boldsymbol{\Psi}}. \quad (5.59)$$

Procesul extins (5.58) poate fi acum identificat apelînd din nou la EMK. Astfel, conform ecuației (5.53), rezultă:

$$\begin{aligned} \hat{\boldsymbol{\theta}}_{MK} &= \left( \tilde{\boldsymbol{\Phi}}^T \tilde{\boldsymbol{\Psi}}^{-1} \tilde{\boldsymbol{\Phi}} \right)^{-1} \tilde{\boldsymbol{\Phi}}^T \tilde{\boldsymbol{\Psi}}^{-1} \tilde{\mathbf{Y}} = \\ &= \left( \begin{bmatrix} \boldsymbol{\Phi}^T & \mathbf{I} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \boldsymbol{\Psi}^{-1} & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & \tilde{\mathbf{P}}_{MK}^{-1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \boldsymbol{\Phi} \\ \mathbf{I} \end{bmatrix} \right)^{-1} \left( \begin{bmatrix} \boldsymbol{\Phi}^T & \mathbf{I} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \boldsymbol{\Psi}^{-1} & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & \tilde{\mathbf{P}}_{MK}^{-1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{Y} \\ \tilde{\boldsymbol{\theta}}_{MK} \end{bmatrix} \right). \end{aligned} \quad (5.60)$$



Ecuția (5.60), care pune în evidență interdependența dintre cele două estimări ale vectorilor parametrilor necunoscuți, poate fi transformată în mod echivalent astfel:

$$\begin{aligned}\hat{\theta}_{MK} &= (\Phi^T \Psi^{-1} \Phi + \tilde{P}_{MK}^{-1})^{-1} (\Phi^T \Psi^{-1} Y + \tilde{P}_{MK}^{-1} \tilde{\theta}_{MK}) = \\ &= (\Phi^T \Psi^{-1} \Phi + \tilde{P}_{MK}^{-1})^{-1} (\Phi^T \Psi^{-1} Y + \tilde{P}_{MK}^{-1} \tilde{\theta}_{MK} + \Phi^T \Psi^{-1} \Phi \tilde{\theta}_{MK} - \Phi^T \Psi^{-1} \Phi \tilde{\theta}_{MK}).\end{aligned}\quad (5.61)$$

Adăugarea și scăderea ultimilor 2 termeni în factorul al doilea din ecuația (5.61) are drept scop facilitarea exprimării estimății  $\tilde{\theta}_{MK}$  ca o sumă de doi termeni, dintre care unul este chiar estimăția  $\tilde{\theta}_{MK}$ :

$$\hat{\theta}_{MK} = \tilde{\theta}_{MK} + (\Phi^T \Psi^{-1} \Phi + \tilde{P}_{MK}^{-1})^{-1} \underbrace{\Phi^T \Psi^{-1} (Y - \Phi \tilde{\theta}_{MK})}_{\tilde{\varepsilon}}. \quad (5.62)$$

Noua expresie pune în evidență doi factori interesați. Primul este chiar eroarea de predicție a modelului determinat în etapa anterioară, notată prin  $\tilde{\varepsilon}$ . Al doilea este numit *cîștig de senzitivitate* și se notează prin:

$$\Gamma \stackrel{def}{=} (\Phi^T \Psi^{-1} \Phi + \tilde{P}_{MK}^{-1})^{-1} \Phi^T \Psi^{-1}. \quad (5.63)$$

Pentru evaluarea cîștigului  $\Gamma$  plecînd de la definiție, se constată că sunt necesare 3 operații de inversare de matrici, dintre care una (cea a matricii  $\Psi$ ) poate fi de complexitate ridicată. De aceea, reducerea numărului de inversiuni matriciale este de dorit. Lema de inversiune exprimată de identitatea (5.55) poate conduce la atingerea acestui obiectiv. Astfel, expresia echivalentă a cîștigului (5.63) este următoarea:

$$\begin{aligned}\Gamma &\stackrel{def}{=} (\Phi^T \Psi^{-1} \Phi + \tilde{P}_{MK}^{-1})^{-1} \Phi^T \Psi^{-1} = \\ &= \tilde{P}_{MK} \Phi^T \Psi^{-1} - \tilde{P}_{MK} \Phi^T (\Psi + \Phi \tilde{P}_{MK} \Phi^T)^{-1} \Phi \tilde{P}_{MK} \Phi^T \Psi^{-1}.\end{aligned}\quad (5.64)$$

Expresia (5.64) pare destul de complicată, însă ea se poate simplifica printr-o grupare adecvată a factorilor. Astfel, se pot pune în evidență 2 factori comuni:

$\tilde{P}_{MK} \Phi^T (\Psi + \Phi \tilde{P}_{MK} \Phi^T)^{-1}$  – la stînga și  $\Psi^{-1}$  – la dreapta. Rezultă:

$$\begin{aligned}\Gamma &= \tilde{P}_{MK} \Phi^T (\Psi + \Phi \tilde{P}_{MK} \Phi^T)^{-1} \left[ \Psi + \cancel{\Phi \tilde{P}_{MK} \Phi^T} - \cancel{\Phi \tilde{P}_{MK} \Phi^T} \right] \Psi^{-1} = \\ &= \tilde{P}_{MK} \Phi^T (\Psi + \Phi \tilde{P}_{MK} \Phi^T)^{-1}.\end{aligned}\quad (5.65)$$

În egalitatea (5.65), nu se efectuează decît inversarea unei matrici, astfel că obiectivul a fost atins. Este drept, matricea poate avea dimensiuni mari ( $N \times N$ ), dacă orizontul de măsură este larg. Însă, fiind vorba de reactualizarea estimății de la etapa precedentă, în realitate,  $N$  este egal cu dimensiunea orizontului de reactualizare. Efortul de calcul implicat de evaluarea cîștigului este astfel determinat de perioada de reactualizare.

Pentru reactualizarea matricii de auto-covarianță a erorii de estimare, se folosește din nou EMK. De această dată, ecuația (5.54) implică:

$$\begin{aligned}\hat{P}_{MK} &= (\tilde{\Phi}^T \tilde{\Psi}^{-1} \tilde{\Phi})^{-1} = \left( \begin{bmatrix} \Phi^T & \mathbf{I} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \Psi^{-1} & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & \tilde{P}_{MK}^{-1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \Phi \\ \mathbf{I} \end{bmatrix} \right)^{-1} = \\ &= (\Phi^T \Psi^{-1} \Phi + \tilde{P}_{MK}^{-1})^{-1}.\end{aligned}\quad (5.66)$$

Evitarea efectuării a 3 operații de inversiune matricială se poate realiza prin aceeași strategie ca în cazul cîștigului de senzitivitate. Conform lemei (5.55) și proprietății (5.65), rezultă:



$$\begin{aligned}\hat{\mathbf{P}}_{MK} &= (\Phi^T \Psi^{-1} \Phi + \tilde{\mathbf{P}}_{MK}^{-1})^{-1} = \\ &= \tilde{\mathbf{P}}_{MK} - \underbrace{\tilde{\mathbf{P}}_{MK} \Phi^T (\Psi + \Phi \tilde{\mathbf{P}}_{MK} \Phi^T)^{-1} \Phi \tilde{\mathbf{P}}_{MK}}_{\Gamma} = \tilde{\mathbf{P}}_{MK} - \Gamma \Phi \tilde{\mathbf{P}}_{MK}.\end{aligned}\quad (5.67)$$

Egalitatea (5.67) este remarcabilă în special prin faptul că efortul de inversare cheltuit pentru adaptarea vectorului parametrilor estimați (mai precis, pentru evaluarea câștigului de senzitivitate) este conservat și pentru adaptarea matricii de auto-covarianță a erorii de estimare. Practic, este suficientă inversarea matricii  $(\Psi + \Phi \tilde{\mathbf{P}}_{MK} \Phi^T)$ , pentru a efectua o reactualizare eficientă atât a vectorului parametrilor necunoscuți, cât și a matricii de auto-covarianță a erorii de estimare.

**Algoritmul 5.2** sumarizează raționamentul anterior. Gradul de complexitate a fost redus în mod semnificativ, grație lemei de inversiune matricială (5.55). Algoritmul prezintă și operațiile necesare construcției matricii  $\Psi$ . Aceasta nu depinde numai de datele recent achiziționate pe durata orizontului de reactualizare, ci de toate datele achiziționate pînă la momentul curent.

Totodată algoritmul arată că, practic, eroarea curentă de predicție este considerată o realizare a zgomotului care afectează datele de ieșire. Cum eroarea de predicție se deteriorează rapid odată cu îndepărtarea de orizontul de măsură, nu este recomandat ca durata orizontului de reactualizare să fie prea mare. Ea trebuie doar să fie suficient de mare pentru ca toți pașii algoritmului să poată fi parcurși. Pasul critic (și consumator de timp) îl constituie 2.7., în care se efectuează inversarea matricii  $\mathbf{R}_k = \hat{\Psi}_k + \Phi_k \hat{\mathbf{P}}_{k-1} \Phi_k^T \in \mathbb{R}^{K \times K}$ . În aplicații, un orizont de reactualizare de maxim 5 perioade de eșantionare este suficient.

Precizia de estimare a matricii  $\Psi$  depinde în mod esențial de acuratețea cu care este determinată secvența de auto-covarianță a perturbației la pasul 2.2. Cu cît numărul total de date achiziționate este mai mare, cu atît precizia crește. Evident, primele orizonturi de reactualizare nu beneficiază de o estimare prea precisă a matricii  $\Psi$ , însă, pe măsură ce se acumulează mai multe etape de reactualizare, precizia se îmbunătățește.

Datele de ieșire ale algoritmului nu se rezumă doar la vectorul parametrilor estimați. Sunt returnate și matricile  $\hat{\mathbf{P}}_k$  (ale căror inverse oferă o măsură a preciziei de estimare a parametrilor) și  $\hat{\Psi}_k$  (care oferă informații despre puterea și gradul de auto-corelare ale perturbațiilor).

## 5.6. Algoritmul Kalman-Bucy-Markov

Revenind sistemului (5.1), acum există toate elementele pentru proiectarea unui algoritm numeric de predicție a stărilor stocastice.

Soluția problemei de predicție se bazează pe utilizarea procedurii *EMK în variantă adaptivă* (EMK-A, descrisă în paragraful anterior). Pentru a putea iniția această procedură, este însă necesar ca ecuațiile modelului cu reprezentare pe stare să fie exprimate într-o manieră convenabilă. Astfel, ecuației (5.51) îi corespunde ecuația semnalelor de ieșire din (5.1). Se pot identifica ușor „matricea regresorilor” prin  $\mathbf{C}_k$  și „vectorul parametrilor adevărați” prin  $\mathbf{x}[k]$ . Rezultă atunci imediat că vectorul curent estimat poate fi notat prin  $\hat{\mathbf{x}}[k]$ , în timp ce vectorul reactualizat la momentul de eșantionare următor este  $\hat{\mathbf{x}}[k+1]$ . Folosind aceste definiții, matricea de auto-covarianță a erorii de estimare curente se construiește simplu astfel:

$$\hat{\mathbf{P}}_k \stackrel{\text{def}}{=} E \{ (\hat{\mathbf{x}}[k] - \mathbf{x}[k]) (\hat{\mathbf{x}}[k] - \mathbf{x}[k])^T \}. \quad (5.68)$$

Procedura EMK-A nu poate funcționa corect decît dacă diferența  $(\hat{\mathbf{x}}[k] - \mathbf{x}[k])$  nu este corelată cu zgomotul exogen  $\mathbf{v}[k]$ . Această proprietate se verifică însă, deoarece:

Algoritmul 5.2. *Estimatorul Markov în variantă adaptivă.*

► Date de intrare:

- ☞ indicele structural al modelului de regresie liniară:  $n\theta$  ;
- ☞ dimensiunea orizontului de reactualizare:  $K \geq 1$  ;
- ☞ o colecție redusă de date intrare-ieșire măsurate (dacă este posibil):  
 $\mathcal{D}_{N_0} = \{\varphi[n]\}_{n \in \overline{1, N_0}} \cup \{y[n]\}_{n \in \overline{1, N_0}}$  (cu  $N_0$  de ordinul zecilor cel mult).

1. Inițializare. Dacă setul de date redus  $\mathcal{D}_{N_0}$  nu este disponibil, se setează arbitrar vectorul parametrilor  $\hat{\theta}_0$  și matricea  $\hat{\mathbf{P}}_0 = \alpha \mathbf{I}_{n\theta}$  (cu  $\alpha \in \mathbb{R}_+^*$ ). Altfel, se estimează valoarea inițială a parametrilor ( $\hat{\theta}_0$ ) folosind o metodă off-line adecvată modelului particular utilizat (din clasa MCMMP) și se egalează matricea  $\hat{\mathbf{P}}_0$  cu inversa matricii de covarianță folosită în calculul lui  $\hat{\theta}_0$ .

2. Pentru  $k \geq 1$ :

2.1. Se estimează valorile zgomotului care afectează ieșirea procesului pe durata orizontului de reactualizare curent:

$$\hat{v}[n] = y[n] - \varphi^T[n] \hat{\theta}_{k-1}, \quad \forall n \in \overline{(k-1)K+1, kK}.$$

2.2. Se estimează (sau se reactualizează) secvența de auto-covarianță a zgomotului pe o durată egală cu cea a orizontului de măsură:

$$\hat{r}_v^k[i] = \frac{1}{kK-i} \sum_{n=i+1}^{kK} \hat{v}[n] \hat{v}[n-i], \quad \forall i \in \overline{0, K-1}.$$

2.3. Se construiește (sau se reactualizează) matricea de auto-covarianță estimată a zgomotului (de tip Toeplitz simetrică):

$$\hat{\Psi}_k = \begin{bmatrix} \hat{r}_v^k[0] & \hat{r}_v^k[1] & \cdots & \hat{r}_v^k[K-2] & \hat{r}_v^k[K-1] \\ \hat{r}_v^k[1] & \hat{r}_v^k[0] & \cdots & \hat{r}_v^k[K-3] & \hat{r}_v^k[K-2] \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots & \vdots \\ \hat{r}_v^k[K-2] & \hat{r}_v^k[K-3] & \cdots & \hat{r}_v^k[0] & \hat{r}_v^k[1] \\ \hat{r}_v^k[K-1] & \hat{r}_v^k[K-2] & \cdots & \hat{r}_v^k[1] & \hat{r}_v^k[0] \end{bmatrix} \in \mathbb{R}^{K \times K}.$$

2.4. Se construiește vectorul erorilor de predicție curente:

$$\mathbf{\varepsilon}_k = [\hat{v}[(k-1)K+1] \quad \cdots \quad \hat{v}[kK]]^T \in \mathbb{R}^K.$$

2.5. Se construiește matricea curentă a regresorilor:

$$\mathbf{\Phi}_k = [\varphi[(k-1)K+1] \quad \cdots \quad \varphi[kK]]^T \in \mathbb{R}^{K \times n\theta}$$

2.6. Se evaluează matricea auxiliară:  $\mathbf{Q}_k = \mathbf{\Phi}_k \hat{\mathbf{P}}_{k-1}$ .

2.7. Se inversează matricea:  $\mathbf{R}_k = \hat{\Psi}_k + \mathbf{Q}_k \mathbf{\Phi}_k^T \in \mathbb{R}^{K \times K}$ .

2.8. Se evaluează câștigul de senzitivitate:  $\mathbf{\Gamma}_k = \mathbf{Q}_k^T \mathbf{R}_k^{-1}$ .

2.9. Se reactualizează matricea  $\hat{\mathbf{P}}_{k-1}$ , adică:  $\hat{\mathbf{P}}_k = \hat{\mathbf{P}}_{k-1} - \mathbf{\Gamma}_k \mathbf{Q}_k$ .

2.10. Se reactualizează vectorul parametrilor:  $\hat{\theta}_k = \hat{\theta}_{k-1} + \mathbf{\Gamma}_k \mathbf{\varepsilon}_k$ .

► Date de ieșire: parametrii  $\hat{\theta}_k$  și matricile  $\hat{\mathbf{P}}_k$ ,  $\hat{\mathbf{S}}_k$  corespunzătoare modelului de identificare, la fiecare pas de reactualizare  $k \geq 0$ .