Politechnika Warszawska Wydział Elektroniki i Technik Informacyjnych

Projektowanie układów sterowania, projekt grupowy (PUST): materiały dydaktyczne

Algorytm regulacji DMC

Maciej Ławryńczuk

1. Regulacja DMC procesów jednowymiarowych

W algorytmie DMC do predykcji wykorzystuje się model odpowiedzi skokowej, zdefiniowany zestawem D liczb: s_1, \ldots, s_D , gdzie D jest horyzontem dynamiki. Wektor zmiennych decyzyjnych w aktualnej dyskretnej chwili $k = 0, 1, 2, \ldots$ ma postać

$$\Delta U(k) = \begin{bmatrix} \Delta u(k|k) \\ \vdots \\ \Delta u(k+N_{\rm u}-1|k) \end{bmatrix}$$
 (1)

gdzie $N_{\rm u}$ jest horyzontem sterowania. W każdej chwili próbkowania algorytm wyznacza wektor zmiennych decyzyjnych (1) w taki sposób, aby minimalizowany był wskaźnik jakości regulacji

$$J(k) = \sum_{p=1}^{N} (y^{\text{zad}}(k) - \hat{y}(k+p|k))^2 + \lambda \sum_{p=0}^{N_{\text{u}}-1} (\triangle u(k+p|k))^2$$
 (2)

gdzie N jest horyzontem predykcji, $y^{\rm zad}(k)$ sygnałem zadanym wyjścia znanym w aktualnej chwili k, natomiast $\hat{y}(k+p|k)$ jest sygnałem prognozowanym wyjścia dla przyszłej chwili k+p, obliczonym w chwili k. Różnica $y^{\rm zad}(k)-\hat{y}(k+p|k)$ jest więc prognozowanym uchybem regulacji dla przyszłej chwili k+p, obliczonym w chwili k. We wskaźniku jakości (2) można uwzględnić przyszłe wartości zadane na horyzoncie predykcji ($y^{\rm zad}(k+p|k)$), ale muszą być one znane w chwili k. Współczynnik kary oznaczony jest przez k > 0. Jako sterowanie procesu w chwili k stosuje się pierwszy element wyznaczonego ciągu (1)

$$u(k) = \Delta u(k|k) + u(k-1) \tag{3}$$

W kolejnej chwili dyskretnej, po aktualizacji pomiaru sygnału wyjściowego procesu, cała procedura obliczeniowa zostaje powtórzona.

W wersji analitycznej, bez ograniczeń, optymalny wektor przyrostów oblicza się ze wzoru

$$\Delta U(k) = \mathbf{K}(Y^{\text{zad}}(k) - Y(k) - \mathbf{M}^{\text{p}}(k)\Delta U^{\text{p}}(k))$$
(4)

gdzie macierz o wymiarowości $N_{\rm u} \times N$ ma postać

$$\boldsymbol{K} = (\boldsymbol{M}^{\mathrm{T}}\boldsymbol{M} + \lambda \boldsymbol{I}_{N_{0} \times N_{0}})^{-1}\boldsymbol{M}^{\mathrm{T}}$$
(5)

Macierz dynamiczna ma wymiary $N \times N_{\rm u}$ i złożona jest ze współczynników odpowiedzi skokowej

$$\mathbf{M} = \begin{bmatrix} s_1 & 0 & \dots & 0 \\ s_2 & s_1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ s_N & s_{N-1} & \dots & s_{N-N_{\mathrm{u}}+1} \end{bmatrix}$$
 (6)

Druga macierz złożona ze współczynników modelu ma wymiary $N \times (D-1)$

$$\mathbf{M}^{\mathbf{p}} = \begin{bmatrix} s_2 - s_1 & \dots & s_D - s_{D-1} \\ s_3 - s_1 & \dots & s_{D+1} - s_{D-1} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ s_{N+1} - s_1 & \dots & s_{N+D-1} - s_{D-1} \end{bmatrix}$$
(7)

Wektory o długości N mają postać

$$Y^{\text{zad}}(k) = \begin{bmatrix} y^{\text{zad}}(k) \\ \vdots \\ y^{\text{zad}}(k) \end{bmatrix}, \ Y(k) = \begin{bmatrix} y(k) \\ \vdots \\ y(k) \end{bmatrix}$$
 (8)

natomiast wektor o długości D-1 ma strukturę

$$\Delta U^{\mathbf{p}}(k) = \begin{bmatrix} \Delta u(k-1) \\ \vdots \\ \Delta u(k-(D-1)) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} u(k-1) - u(k-2) \\ \vdots \\ u(k-D+1) - u(k-D) \end{bmatrix}$$
(9)

W wersji oszczędnej algorytmu DMC oblicza się jedynie pierwszy element wektora (1), tzn. przyrost sygnału sterującego dla aktualnej chwili dyskretnej k. Macierz \boldsymbol{K} (wzór (5)) ma strukturę

$$\boldsymbol{K} = \begin{bmatrix} \overline{\boldsymbol{K}}_{1} \\ \vdots \\ \overline{\boldsymbol{K}}_{N_{\mathbf{u}}} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} K_{1,1} & \dots & K_{1,N} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ K_{N_{\mathbf{u}},1} & \dots & K_{N_{\mathbf{u}},N} \end{bmatrix}$$
(10)

gdzie $K_{i,j}$ są skalarami, natomiast \boldsymbol{K}_i są wektorami poziomymi o długości N. Struktura macierzy $\boldsymbol{M}^{\mathrm{p}}$ (wzór (7)) ma postać

$$\boldsymbol{M}^{\mathrm{p}} = \begin{bmatrix} \boldsymbol{M}_{1}^{\mathrm{p}} & \dots & \boldsymbol{M}_{D-1}^{\mathrm{p}} \end{bmatrix}$$
 (11)

gdzie $\boldsymbol{M}_i^{\mathrm{p}}$ są kolejnymi kolumnami (wektorami pionowymi o długości N). Ze wzoru (4) otrzymuje się

$$\Delta u(k|k) = K^{e}(y^{\text{zad}}(k) - y(k)) - \sum_{i=1}^{D-1} K_i^{u} \Delta u(k-i)$$
(12)

gdzie

$$K^{e} = \sum_{p=1}^{N} K_{1,p} \tag{13}$$

$$K_i^{\mathrm{u}} = \overline{K}_1 M_i^{\mathrm{p}}, \ i = 1, \dots, D - 1$$
 (14)

Zwróćmy uwagę, że ze wzoru (12) oblicza się aktualny przyrost sygnału sterującego, aby wyznaczyć odpowiadającą mu wartość należy skorzystać ze wzoru (3).

2. Regulacja DMC procesów wielowymiarowych

W wersji wielowymiarowej rozważamy proces, który ma $n_{\rm u}$ wejść i $n_{\rm y}$ wyjść.

W wielowymiarowym algorytmie DMC do predykcji wykorzystuje się model odpowiedzi skokowej, zdefiniowany zestawem D macierzy o wymiarowości $n_{\rm v} \times n_{\rm u}$

$$S = \begin{bmatrix} s_p^{1,1} & \dots & s_p^{1,n_u} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ s_p^{n_y,1} & \dots & s_p^{n_y,n_u} \end{bmatrix}$$
 (15)

gdzie D jest horyzontem dynamiki. Symbolem $s_p^{m,n}$ oznaczono p-ty współczynnik odpowiedzi skokowej przy skoku (jednostkowym) sygnału n-tego wejścia, który jest obserwowany dla m-tego wyjścia. Wektor zmiennych decyzyjnych w aktualnej dyskretnej chwili k ma ogólną postać taką samą jak w przypadku jednowymiarowym (równanie (1)), ale musimy uwzględnić przyrosty na horyzoncie sterowania dla wszystkich zmiennych wejściowych, a więc wektor zmiennych decyzyjnych ma długość $n_{\rm u}N_{\rm u}$

$$\Delta U(k) = \begin{bmatrix} \Delta u(k|k) \\ \vdots \\ \Delta u(k+N_{\rm u}-1|k) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \Delta u_1(k|k) \\ \vdots \\ \Delta u_{n_{\rm u}}(k|k) \\ \vdots \\ \Delta u_1(k+N_{\rm u}-1|k) \\ \vdots \\ \Delta u_{n_{\rm u}}(k+N_{\rm u}-1|k) \end{bmatrix}$$
(16)

W każdej chwili próbkowania algorytm wyznacza wektor zmiennych decyzyjnych (16) w taki sposób, aby minimalizowany był wskaźnik jakości regulacji

$$J(k) = \sum_{m=1}^{n_{y}} \psi_{m} \sum_{p=1}^{N} (y_{m}^{\text{zad}}(k) - \hat{y}_{m}(k+p|k))^{2} + \sum_{n=1}^{n_{u}} \lambda_{n} \sum_{p=0}^{N_{u}-1} (\Delta u_{n}(k+p|k))^{2}$$
 (17)

We wskaźniku jakości uwzględniamy prognozowane uchyby regulacji wszystkich zmiennych wyjściowych oraz przyrosty wszystkich sygnałów sterujących. Współczynniki obu członów wskaźnika jakości oznaczone są symbolami $\psi_m \geqslant 0 \ (m=1,\ldots,n_{\rm y})$ oraz $\lambda_n>0$ $(n=1,\ldots,n_{\rm u})$. Jako sterowania procesu w chwili k stosuje się pierwsze $n_{\rm u}$ elementów wyznaczonego ciągu (16)

$$u_1(k) = \Delta u_1(k|k) + u_1(k-1)$$
(18)

:

$$u_{n_{\rm u}}(k) = \triangle u_{n_{\rm u}}(k|k) + u_{n_{\rm u}}(k-1)$$
 (19)

W wersji analitycznej, bez ograniczeń, optymalny wektor przyrostów oblicza się ze wzoru takiego samego jak w przypadku jednowymiarowym (4), tzn.

$$\Delta U(k) = \mathbf{K}(Y^{\text{zad}}(k) - Y(k) - \mathbf{M}^{\text{p}}(k)\Delta U^{\text{p}}(k))$$
(20)

ale w wersji wielowymiarowej zmianie ulegają wymiary poszczególnych macierzy i wektorów. Macierz o wymiarowości $n_{\rm u}N_{\rm u}\times n_{\rm v}N$ ma postać

$$\boldsymbol{K} = (\boldsymbol{M}^{\mathrm{T}}\boldsymbol{\Psi}\boldsymbol{M} + \boldsymbol{\Lambda})^{-1}\boldsymbol{M}^{\mathrm{T}}\boldsymbol{\Psi}$$
 (21)

Pierwsza z diagonalnych macierzy wagowych ma wymiary $n_y N \times n_y N$

$$\Psi = \begin{bmatrix}
\psi_1 \\
\vdots \\
\psi_{n_y} \\
\vdots \\
\psi_1 \\
\vdots \\
\psi_{n_y}
\end{bmatrix} (22)$$

natomiast druga ma wymiary $n_{\rm u}N_{\rm u}\times n_{\rm u}N_{\rm u}$

$$\Lambda = \begin{bmatrix}
\lambda_1 & & & & \\
& \ddots & & & \\
& & \lambda_{n_u} & & \\
& & & \ddots & & \\
& & & \lambda_1 & & \\
& & & & \ddots & \\
& & & & \lambda_{n_u}
\end{bmatrix}$$
(23)

Macierz dynamiczna ma wymiary $n_y N \times n_u N_u$ i złożona jest z macierzy odpowiedzi skokowej (wzór (15))

$$\mathbf{M} = \begin{bmatrix} S_1 & 0 & \dots & \mathbf{0}_{n_{\mathbf{y}} \times n_{\mathbf{u}}} \\ S_2 & S_1 & \dots & \mathbf{0}_{n_{\mathbf{y}} \times n_{\mathbf{u}}} \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ S_N & S_{N-1} & \dots & S_{N-N_{\mathbf{u}}+1} \end{bmatrix}$$
(24)

Macierz \mathbf{M}^{p} ma wymiary $n_{\mathrm{y}}N \times n_{\mathrm{u}}(D-1)$

$$\mathbf{M}^{p} = \begin{bmatrix} S_{2} - S_{1} & \dots & S_{D} - S_{D-1} \\ S_{3} - S_{1} & \dots & S_{D+1} - S_{D-1} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ S_{N+1} - S_{1} & \dots & S_{N+D-1} - S_{D-1} \end{bmatrix}$$
(25)

Wektory o długości $n_{\rm v}N$ mają postać

$$Y^{\text{zad}}(k) = \begin{bmatrix} y_1^{\text{zad}}(k) \\ \vdots \\ y_{n_y}^{\text{zad}}(k) \\ \vdots \\ y_1^{\text{zad}}(k) \\ \vdots \\ y_{n_y}^{\text{zad}}(k) \\ \vdots \\ y_{n_y}^{\text{zad}}(k) \\ \vdots \\ y_{n_y}(k) \end{bmatrix}, Y(k) = \begin{bmatrix} y_1(k) \\ \vdots \\ y_{n_y}(k) \\ \vdots \\ y_{n_y}(k) \\ \vdots \\ y_{n_y}(k) \end{bmatrix}$$

$$(26)$$

natomiast wektor o długości $n_{\rm u}(D-1)$ ma strukturę

$$\Delta U^{p}(k) = \begin{bmatrix} \Delta u_{1}(k-1) \\ \vdots \\ \Delta u_{n_{u}}(k-1) \\ \vdots \\ \Delta u_{1}(k-(D-1)) \\ \vdots \\ \Delta u_{n_{u}}(k-(D-1)) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} u_{1}(k-1) - u_{1}(k-2) \\ \vdots \\ u_{n_{u}}(k-1) - u_{n_{u}}(k-2) \\ \vdots \\ u_{1}(k-D+1) - u_{1}(k-D) \\ \vdots \\ u_{n_{u}}(k-D+1) - u_{n_{u}}(k-D) \end{bmatrix}$$
(27)

W wersji oszczędnej algorytmu DMC oblicza się jedynie pierwsze $n_{\rm u}$ elementów wektora (16), tzn. przyrosty sygnałów sterujących dla aktualnej chwili dyskretnej k. Macierz K (wzór (21)) ma strukturę

$$\boldsymbol{K} = \begin{bmatrix} \overline{\boldsymbol{K}}_{1} \\ \vdots \\ \overline{\boldsymbol{K}}_{N_{u}} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \boldsymbol{K}_{1,1} & \dots & \boldsymbol{K}_{1,N} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ \boldsymbol{K}_{N_{u},1} & \dots & \boldsymbol{K}_{N_{u},N} \end{bmatrix}$$
(28)

gdzie każda z macierzy \overline{K}_i ma wymiary $n_{\rm u} \times n_{\rm y} N$, natomiast każda z macierzy $K_{i,j}$ ma wymiary $n_{\rm u} \times n_{\rm y}$. Struktura macierzy $M^{\rm p}$ (wzór (25)) ma postać

$$\boldsymbol{M}^{\mathrm{p}} = \begin{bmatrix} \boldsymbol{M}_{1}^{\mathrm{p}} & \dots & \boldsymbol{M}_{D-1}^{\mathrm{p}} \end{bmatrix}$$
 (29)

gdzie M_i^p są macierzami o wymiarowości $n_v N \times n_u$. Ze wzoru (20) otrzymuje się

$$\Delta u(k|k) = \begin{bmatrix} \Delta u_1(k|k) \\ \vdots \\ \Delta u_{n_u}(k|k) \end{bmatrix} = \mathbf{K}^{e}(y^{\text{zad}}(k) - y(k)) - \sum_{i=1}^{D-1} \mathbf{K}_i^{u} \Delta u(k-i)$$
(30)

gdzie macierz

$$\boldsymbol{K}^{e} = \sum_{p=1}^{N} \boldsymbol{K}_{1,p} \tag{31}$$

Literatura 6

ma wymiary $n_{\rm u} \times n_{\rm y}$, macierze

$$\boldsymbol{K}_{i}^{\mathrm{u}} = \overline{\boldsymbol{K}}_{1} \boldsymbol{M}_{i}^{\mathrm{p}}, \ i = 1, \dots, D - 1$$
(32)

mają wymiary $n_{\rm u}\times n_{\rm u}$ natomiast wektory o długości $n_{\rm y}$ mają postać

$$y^{\text{zad}}(k) = \begin{bmatrix} y_1^{\text{zad}}(k) \\ \vdots \\ y_{n_y}^{\text{zad}}(k) \end{bmatrix}, \ y(k) = \begin{bmatrix} y_1(k) \\ \vdots \\ y_{n_y}(k) \end{bmatrix}$$
(33)

Pamiętajmy, że ze wzoru (30) oblicza się aktualne przyrosty sygnałów sterujących, aby wyznaczyć odpowiadające im wartości należy skorzystać ze wzorów (18)-(19).

Literatura

- [1] Ławryńczuk, M.: Sterowanie procesów. Skrypt, Politechnika Warszawska, Warszawa (2022).
- [2] Tatjewski, P.: Sterowanie zaawansowane obiektów przemysłowych. Struktury i algorytmy. EXIT, Warszawa (2016).