CONTROLE E SERVOMECANISMOS

Engenharia da Computação

Aula 15 - "A Equação Diofantina"

Prof. Dr. Victor Leonardo Yoshimura

Universidade Federal de Mato Grosso do Sul Faculdade de Computação

09 de junho de 2017





A Equação Diofantina

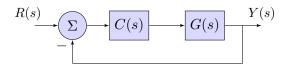
Alocação de Polos

- A partir das condições (9.16)-(9.19), é possível escolher posições de polos adequadas para a FTMF;
- O processo descrito é chamado alocação de polos;

Importante!

Problema: Dados os polos desejados e tendo a planta fixa, como determinar o comepensador de forma a alocar os polos de malha fechada nas posições escolhidas?

O Sistema em Realimentação Unitária



Escrevamos as FTs da planta e do compensador como:

$$G(s) = \frac{N_g(s)}{D_g(s)} = \frac{\sum_{j=0}^{m_g} \beta_j s^j}{\sum_{i=0}^{n_g} \alpha_j s^i}$$
(15.1)

$$C(s) = \frac{N_c(s)}{D_c(s)} = \frac{\sum_{j=0}^{m_c} b_j s^j}{\sum_{i=0}^{n_c} a_j s^i}$$
(15.2)

Usando a regra de feedback (3.9):

$$\frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{C(s)G(s)}{1 + C(s)G(s)} = \frac{N_c(s)N_g(s)}{N_c(s)N_g(s) + D_c(s)D_g(s)}$$
(15.3)

O Polinômio Característico de Alocação

Observação

Note que, se a planta e o controlador têm ordens n_g e n_c , respectivamente, então o polinômio característico de alocação, Q(s) poderá ter $n_g + n_c$ polos à escolha.

Sejam $p_1, p_2, \dots, p_{n_c+n_q}$ os polos desejados, então:

$$Q(s) = \prod_{i=1}^{n_c + n_g} (s - p_i) = \sum_{i=0}^{n_c + n_g} q_i s^i$$
(15.4)

A Equação Diofantina

Combinando as observações feitas em (15.3) e em (15.4):

$$N_c(s)N_g(s) + D_c(s)D_g(s) = Q(s)$$
 (15.5)

que é chamada equação diofantina.

Observação

- Note que $N_c(s)$ e $D_c(s)$ são as incógnitas de (15.5);
- Sob quais circunstâncias existe solução para (15.5)?
- A solução, se existe, é única?
- Como encontrar a solução?
- Note que, como não há produto de incógnitas, a dependência entre estas e os coeficientes de D_a e N_a é linear.

A Matriz de Sylvester

- Da Eq. Diofantina, (15.5), surge um sistema de equações lineares;
- Sua solução é mais fácil com o uso da matriz de Sylvester.
- Defina o bloco de Sylvester do denominador de *G*:

$$\mathbf{S}_{D} = \begin{bmatrix} \alpha_{0} & 0 & 0 & \dots & 0 & 0 & \dots & 0 \\ \alpha_{1} & \alpha_{0} & 0 & \dots & 0 & 0 & \dots & 0 \\ \alpha_{2} & \alpha_{1} & \alpha_{0} & \dots & 0 & 0 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ \alpha_{n_{g}} & \alpha_{n_{g}-1} & \alpha_{n_{g}-2} & \dots & \alpha_{0} & 0 & \dots & 0 \\ 0 & \alpha_{n_{g}} & \alpha_{n_{g}-1} & \dots & \alpha_{1} & \alpha_{0} & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 0 & 0 & \dots & a_{n_{g}} \end{bmatrix} \in \mathbb{R}^{(n_{c}+n_{g}+1)\times(n_{c}+1)}$$

(15.6)

Solução da Equação Diofantina

- ullet Para o bloco do numerador, note que $\mathbf{S}_N \in \mathbb{R}^{(n_c+n_g+1) imes(m_c+1)}$;
- Escrevamos:

$$\mathbf{a} = \begin{bmatrix} a_0 & a_1 & \dots & a_{n_c} \end{bmatrix}'$$

$$\mathbf{b} = \begin{bmatrix} b_0 & b_1 & \dots & b_{m_c} \end{bmatrix}'$$

$$\mathbf{q} = \begin{bmatrix} q_0 & q_1 & \dots & q_{n_c+n_g} \end{bmatrix}'$$

$$\mathbf{S} = \begin{bmatrix} \mathbf{S}_D & \mathbf{S}_N \end{bmatrix}$$

• A solução de (15.5) é obtida do sistema:

$$\mathbf{S} \begin{bmatrix} \mathbf{a} \\ \mathbf{b} \end{bmatrix} = \mathbf{q} \tag{15.7}$$

Comentários sobre a Matriz de Sylvester

• Para haver solução única, S deve ser invertível, o que implica em:

$$m_c = n_g - 1 (15.8)$$

- De toda forma, note que se deve fazer $n_c \geq m_c$;
- Não há interesse em fazer $m_c \geq n_g 1$, pois aumenta a complexidade de C desnecessariamente;
- Há um problema não resolvido, o do controlador de ordem reduzida, onde $m_c < n_g 1$;
- Neste caso, porém, a Equação Diofantina pode não ter solução.

Controladores Reduzidos e Mínimos Quadrados

- É possível que um polinômio, Q, não seja atendido por (15.7);
- ullet Troquemos, possivelmente, Q por \tilde{Q} ;
- Definamos "distância" entre esses polinômios como a distância euclidiana entre os vetores ${\bf q}$ e $\tilde{{\bf q}}$;
- Assim, propõe-se solucionar o problema:

$$\min_{\mathbf{a},\mathbf{b}} \left\| \mathbf{S} \begin{bmatrix} \mathbf{a} \\ \mathbf{b} \end{bmatrix} - \mathbf{q} \right\| \tag{15.9}$$

• (15.9) é um problema de mínimos quadrados, cuja solução é:

$$\begin{bmatrix} \mathbf{a} \\ \mathbf{b} \end{bmatrix} = (\mathbf{S}'\mathbf{S})^{-1}\mathbf{S}'\mathbf{q}$$
 (15.10)

Comentários Finais

- Não se garante que (15.10) atenderá às especificações de projeto;
- A solução encontrada deve ser testada;
- É comum ter que se projetar um controlador que imponha um tipo mínimo;
- Procedimento simples:
 - i) Troque G por $\tilde{G}=\frac{G}{s^k}$, onde k leva ao tipo desejado;
 - ii) Solucione a Equação Diofantina, obtendo \tilde{C} ;
 - iii) A solução verdadeira será $\frac{\hat{C}}{s^k}$.

Observação

Principal desvantagem da Equação Diofantina: os polos desejados devem ser exatamente especificados, o que leva a pouca flexibilidade do método.

Exemplo: Tanques Comunicantes

Considere o sistema de tanques comunicantes (Aula 07), com:

$$R_1 = 1 \text{s/m}^2, R_2 = 0.4 \text{s/m}^2, C_1 = 2 \text{m}^2 \text{ e } C_2 = 5 \text{m}^2$$

Assim, se a variável controlada for o nível do tanque 2:

$$\frac{H_2(s)}{Q(s)} = \frac{0.1}{4s^2 + 4.8s + 1}$$

Verifiquemos se existe um controlador que:

- Elimine o erro estático:
- Tenha tempo de acomodação inferior a 10s;
- Leve o overshoot a menos de 10%.

Exemplo: Tanques Comunicantes

Devemos inserir um polo na origem. Logo, usaremos:

$$\tilde{G}(s) = \frac{0.1}{4s^3 + 4.8s^2 + s}$$

Para garantir solução da Equação Diofantina, façamos $m_c=2$. Assim:

$$\tilde{C}(s) = \frac{b_2 s^2 + b_1 s + b_0}{a_1 s + a_0} \qquad \text{(o polo extra está em } \tilde{G})$$

Os blocos de Sylvester de \tilde{G} são:

$$\mathbf{S}_D = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 4.8 & 4 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 4.8 & 4 \end{bmatrix}' \ \mathbf{e} \ \mathbf{S}_N = \begin{bmatrix} 0.1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0.1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0.1 & 0 & 0 \end{bmatrix}'$$

Exemplo: Tanques Comunicantes

- Para $M_p \leq 0.1$, deve-se ter $\zeta \geq 0.6$;
- Para $t_s < 10$ s, deve-se ter $\zeta \omega_n > 0.4$ (critério 2%);
- Façamos $\zeta = 0.65$ e $\omega_n = 0.7$.
- Polos dominantes: $0.455 \pm j0.532$
- ullet Os demais polos serão reais, com σ dez vezes maior. Assim:

$$Q_{\text{alocador}}(s) = (s + 0.455 + j0.532)(s + 0.455 - j0.532)(s + 5)^{2}$$
$$= s^{4} + 10.9s^{3} + 34.6s^{2} + 27.7s + 12.3$$

Aplicando (15.7):

$$\begin{bmatrix} \mathbf{a} \\ \mathbf{b} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 2,425 & 0,25 & 123 & 252,75 & 227,1 \end{bmatrix}'$$