



广义分散前馈控制系统有穷固定模的研究

李光泉 高志伟 陈国威 郑丕谔

(天津大学系统工程研究所 天津 300072)

摘 要

研究了广义分散前馈控制系统有穷固定模问题, 提出根据传输零点判别和消除有穷固定模的算法。

关键词: 广义系统, 分散控制, 前馈控制, 有穷固定模, 传输零点。

1 引言

近年来, 广义分散控制系统逐渐受到人们的重视, 并取得了一些研究成果^[1,2]。有穷固定模是一个很重要的概念, 它对于广义分散控制系统的极点配置和镇定性都很有影响。因此, 研究有穷固定模问题是很有意义的。本文集中讨论广义分散前馈控制系统有穷固定模的判别和消除问题。为了讨论方便, 假定将要讨论的系统是 R ——能控且 R ——能观的^[3]。

2 预备知识

考虑广义分散前馈控制系统:

$$\begin{cases} E\dot{x}(t) = Ax(t) + \sum_{i=1}^N B_i u_i(t), \\ y_i(t) = C_i x(t) + \sum_{j=1}^N D_{ij} u_j(t), \quad i \in \mathbb{N} = \{1, 2, \dots, N\}. \end{cases} \quad (2.1)$$

这里 $x \in R^n$ 为状态矢量; $u_i \in R^{m_i}$, $y_i \in R^{l_i}$ 分别为第 i 个控制站的局部输入和输出矢量; $m = \sum_{i=1}^N m_i$, $l = \sum_{i=1}^N l_i$, $A \in R^{n \times n}$, $E \in R^{n \times n}$, $\text{rank} E < n$ 。

令系统(2.1)是正则的, 即 $\det(sE - A) \neq 0$, $s \in \mathbb{C}$ (复平面)。

$$\text{记 } B = (B_1, \dots, B_N), \quad C^T = (C_1^T, \dots, C_N^T), \quad D = \begin{bmatrix} D_{11} & \cdots & D_{1N} \\ \vdots & & \vdots \\ D_{N1} & \cdots & D_{NN} \end{bmatrix}.$$

对系统(2.1)施加静态分散输出反馈控制:

$$u = Ky, K \in \bar{K}. \quad (2.2)$$

其中 $\bar{K} = \{K | K = \text{blockdiag}(K_1, \dots, K_N), K_i \in R^{m_i \times l_i}, i \in \underline{N}, \det(I_l - DK) \neq 0, \text{且} \det[\lambda E - A - BK(I_l - DK)^{-1}C] \neq 0\}$.

相应的闭环系统为

$$E\dot{x} = [A + BK(I_l - DK)^{-1}C]x. \quad (2.3)$$

定义 2.1. 对于给定的反馈结构 \bar{K} , 系统(2.1)关于结构 \bar{K} 的有穷固定模的集合为

$$\Lambda = \bigcap_{K \in \bar{K}} \sigma\{E, A + BK(I_l - DK)^{-1}C\}, \quad (2.4)$$

这里 $\sigma(R, T) = \{\lambda | \det(\lambda R - T) = 0, \lambda \in \mathbb{C}, \lambda \text{ 有限}\}$.

显然, 若取 $K = 0$, 则 $\sigma\{E, A + BK(I_l - DK)^{-1}C\} = \sigma(E, A)$, 则必有 $\Lambda \subset \sigma(E, A)$.

定义 2.2. 对于系统(2.1)的一个 i 阶子系统 $G_j^i(\lambda)$, 多项式

$$z_j^i(\lambda) = \det \begin{bmatrix} A - \lambda E & B_r^i \\ C_a^i & D_{a,r}^i \end{bmatrix} = -P(\lambda) \cdot \det[G_j^i(\lambda)] \quad (j = 1, 2, \dots, V_i) \quad (2.5)$$

称为它的零多项式. 其中 $G_j^i(\lambda)$ 为该子系统的传函阵, $Z_j^i(\lambda) = 0$ 的根为 i 阶子系统 $G_j^i(\lambda)$ 的传输零点; $P(\lambda) = \det(\lambda E - A)$; $\det[G_j^i(\lambda)] = \det[C_a^i(\lambda E - A)^{-1}B_r^i + D_{a,r}^i]$;

$$V_i = \frac{m!}{i!(m-i)!} \cdot \frac{l!}{i!(l-i)!}$$

引理 2.1. 对于系统(2.1)的闭环系统(2.3), 有

$$\begin{aligned} \det[\lambda E - A - BK(I_l - DK)^{-1}C] \\ = \det(I_l - DK)^{-1} \cdot \det(\lambda E - A) \cdot \det[I_l - G(\lambda)K]. \end{aligned} \quad (2.6)$$

证明.

$$\det[\lambda E - A - BK(I_l - DK)^{-1}C] = \det \begin{bmatrix} \lambda E - A - BK(I_l - DK)^{-1}C & 0 \\ (I_l - DK)^{-1}C & I_l \end{bmatrix}$$

$$= \det \begin{bmatrix} \lambda E - A & BK \\ (I_l - DK)^{-1}C & I_l \end{bmatrix}$$

$$= \det \begin{bmatrix} \lambda E - A & BK \\ 0 & I_l - (I_l - DK)^{-1}C(\lambda E - A)BK \end{bmatrix}$$

$$= \det(I_l - DK)^{-1} \cdot \det(\lambda E - A) \cdot \det[I_l - G(\lambda)K].$$

证毕.

引理 2.2. [4]

$$\det[I_l - G(\lambda)K] = 1 - \sum_{i=1}^l \sum_{j=1}^{V_i} \det(K_j^i)^T \cdot \det[G_j^i(\lambda)]. \quad (2.7)$$

联立式(2.5), (2.6)和(2.7), 有

$$\begin{aligned} \det[\lambda E - A - BK(I_l - DK)^{-1}C] \\ = \det(I_l - DK)^{-1} \cdot \left[P(\lambda) + \sum_{i=1}^l \sum_{j=1}^{V_i} \det(K_j^i)^T \cdot Z_j^i(\lambda) \right]. \end{aligned} \quad (2.8)$$

因为 $\det(I_l - DK)^{-1} \neq 0$, 由式(2.8), 并利用文[4]中定理 1 的证明方法, 不难得到

如下定理.

定理 2.1. $\lambda_0 \in \sigma(E, A)$ 为系统 (2.1) 关于结构 \bar{K} 的有穷固定模的充要条件是: 矩阵 \bar{K}^T 中所有非奇异子反馈阵所对应的一切子系统都以 λ_0 为公共传输零点.

3 有穷固定模的判定和消除

由定理 2.1 可知, 在不以系统 (2.1) 的开环特征根 λ_0 为传输零点的所有子系统所对应的 \bar{K}^T 的子反馈阵中, 只要有一个是非奇异的, 那么 λ_0 就不是系统 (2.1) 关于结构 \bar{K} 的有穷固定模; 否则 λ_0 是有穷固定模.

首先讨论如何求取不以 $\lambda_0 \in \sigma(E, A)$ 为传输零点的子系统.

将系统 (2.1) 的输入、输出向量的下标集合分别记为 $I = (1, 2, \dots, m)$, $J = (1, 2, \dots, l)$; 并记 $B = B_I = (b_1, b_2, \dots, b_m)$, $C^T = C_J^T = (c_1^T, c_2^T, \dots, c_l^T)$, $D = D_{J,I} =$

$$\begin{bmatrix} d_{11} \cdots d_{1m} \\ \vdots \\ d_{l1} \cdots d_{lm} \end{bmatrix}.$$

由于 λ_0 是系统 (2.1) 的开环特征根, 所以 $\text{rank}(A - \lambda_0 E) < n$. 不妨设 $(A - \lambda_0 E)$ 的降秩数为 $f (f > 0)$. 已知系统 (2.1) 是 R —能控且 R —能观的, 因此, 总可以从 B_I 和 C_J 中找到子集 $B_{I'}$ 和 $C_{J'}$ ($I' = (i_1, i_2, \dots, i_f)$, $J' = (j_1, j_2, \dots, j_f)$), 使

$$\text{rank}(A - \lambda_0 E \quad B_{I'}) = n, \quad (3.1a)$$

$$\text{rank} \begin{bmatrix} A - \lambda_0 E \\ C_{J'} \end{bmatrix} = n. \quad (3.1b)$$

构造矩阵

$$Q = \left[\begin{array}{cc|cc} A - \lambda_0 E & B_{I'} & B_{I-I'} & \\ C_{J'} & D_{J',I'} & D_{J',I-I'} & \\ \hline C_{J-J'} & D_{J-J',I'} & D_{J-J',I-I'} & \end{array} \right] = \begin{bmatrix} \bar{A} & \bar{B} \\ \bar{C} & \bar{D} \end{bmatrix}. \quad (3.2)$$

这里 $I - I' = (i_{f+1}, \dots, i_m)$, $J - J' = (j_{f+1}, \dots, j_l)$.

定理 3.1. $\lambda_0 \in \sigma(E, A)$, 且满足式 (3.1), 则由系统传函阵中的 I' 列和 J' 行构成的子系统 $\Sigma \begin{pmatrix} I' \\ J' \end{pmatrix}$ 不以 λ_0 为传输零点.

证明. 因 $\text{rank}(A - \lambda_0 E) = n - f$, 则

$$\text{rank} \bar{A} = \text{rank} \begin{bmatrix} A - \lambda_0 E & B_{I'} \\ C_{J'} & D_{J',I'} \end{bmatrix} = \text{rank} \left[\begin{array}{cc|c} I_{n-f} & 0 & B_{I'}^1 \\ 0 & 0 & B_{I'}^2 \\ \hline C_{J'}^1 & C_{J'}^2 & D_{J',I'} \end{array} \right].$$

由式 (3.1) 可知, $B_{I'}^2$ 和 $C_{J'}^2$ 是满秩的, 则

$$\text{rank} \bar{A} = \text{rank} \left[\begin{array}{cc|c} I_{n-f} & 0 & B_{I'}^1 \\ 0 & 0 & I_f \\ \hline C_{J'}^1 & I_f & 0 \end{array} \right] = n + f.$$

即 \bar{A} 为满秩, 则子系统 $\Sigma \begin{pmatrix} I' \\ J' \end{pmatrix}$ 不以 λ_0 为传输零点.

证毕.

对矩阵 Q 进行线性变换:

$$Q = \begin{bmatrix} \bar{A} & \bar{B} \\ \bar{C} & \bar{D} \end{bmatrix} \rightarrow \begin{bmatrix} \bar{A} & 0 \\ 0 & M \end{bmatrix}, \quad (3.3)$$

其中 $M = -\bar{C}\bar{A}^{-1}\bar{B} + \bar{D}$, 则有

定理 3.2. $\lambda_0 \in \sigma(E, A)$, 并对矩阵 Q 进行如式(3.3)的线性变换. 如果矩阵 M 中的非奇异子阵 \bar{M} 对应的列下标集 I'' 和行下标集 J'' , 与 I', J' 一起构成输入, 输出下标集 I^* 和 J^* , 即 $I^* = (I'I'')$, $J^* = (J'J'')$, 则子系统 $\Sigma \begin{pmatrix} I^* \\ J^* \end{pmatrix}$ 不以 λ_0 为传输零点.

证明. 由于

$$\begin{aligned} \det \begin{bmatrix} A - \lambda_0 E & B_{I^*} \\ C_{J^*} & D_{J^*, I^*} \end{bmatrix} &= \det \left[\begin{array}{cc|c} A - \lambda_0 E & B_{I'} & B_{I''} \\ C_{J'} & D_{J', I'} & D_{J', I''} \\ \hline C_{J''} & D_{J'', I'} & D_{J'', I''} \end{array} \right] \\ &= \det \begin{bmatrix} \bar{A} & 0 \\ 0 & \bar{M} \end{bmatrix} = \det \bar{A} \cdot \det \bar{M} \neq 0 \end{aligned}$$

所以, 子系统 $\Sigma \begin{pmatrix} I^* \\ J^* \end{pmatrix}$ 不以 λ_0 为传输零点.

证毕.

由定理 3.1 和 3.2, 便可以给出求取系统(2.1)不以 $\lambda_0 \in \sigma(E, A)$ 为传输零点的子系统的算法.

算法 3.1. 求取不以 $\lambda_0 \in \sigma(E, A)$ 为传输零点的子系统的集合.

步骤 1. 构造矩阵 $Q = \begin{bmatrix} A - \lambda_0 E & B_I \\ C_J & D_{J, I} \end{bmatrix}$, 经过线性变换找出所有满足式(3.1)的输入下标集 $I'_i (i = 1, 2, \dots)$ 和输出下标集 $J'_j (j = 1, 2, \dots)$.

步骤 2. 对每对输入集和输出集 I'_i 和 J'_j (为书写方便, 简写成 I' 和 J') 做如式(3.3)的线性变换, 从 M 中找出所有非奇异子阵, 并找出对应的列下标集 I'' 和行下标集 J'' , 与 I' 和 J' 一起构造子系统, 便得到了系统(2.1)不以 λ_0 为传输零点的全部子系统.

算法 3.2. 判别和消除有穷固定模 $\lambda_0 \in \sigma(E, A)$.

步骤 1. 用算法 3.1 求出所有不以 λ_0 为传输零点的子系统的集合.

步骤 2. 当这些子系统所对应的 \bar{K}^T 的子反馈阵中只要有一个是非奇异的, 则 λ_0 就不是有穷固定模; 否则, λ_0 是系统(2.1)关于结构 \bar{K} 的有穷固定模, 转步骤 3.

步骤 3. 把这些子系统所对应的 \bar{K}^T 的子反馈阵中降秩数为最少的一个变为非奇异, 便消除了有穷固定模 λ_0 , 且所增加的反馈信息通道最少.

参 考 文 献

- [1] 王恩平, 刘万泉. 广义分散控制系统的有穷固定模. 自动化学报, 1990, 16(4): 358—361
 [2] Xie X K. On fixed modes in singular systems. Proc. of the American Contr. Conf., 1988, 1550—1551.

- [3] Yip E L, Solvability, Controllability and observability of continuous descriptor system. *IEEE Trans. AC*, 1981, 26(3):702—706.
- [4] Tarokh M. Fixed modes in multivariable systems using constrained controllers. *Automatica*, 1985, 21(4):495—497.

RESEARCH ON FINITE FIXED MODES IN SINGULAR FEEDFORWARD DECENTRALIZED CONTROL SYSTEMS

LI GUANGQUAN GAO ZHIWEI CHEN GUOWEI ZHENG PI'E
(*Institute of Systems Engineering, Tianjing University, Tianjin 300072*)

ABSTRACT

Problems of finite fixed modes in singular feedforward decentralized control systems are discussed. A new effective algorithm to determine and eliminate finite fixed modes is proposed in terms of the concept of transmission zeros.

Key words: Singular systems, decentralized control feedforward control, finite fixed modes, transmission zeros.