

# 定常输出反馈任置极点的新结果\*

王大海

(河北省科学院自动化研究所, 石家庄)

## 摘要

本文指出, 几乎所有满足如下条件不等式:  $r-1 \geq n-m - \sum_{j=1}^t v_{ij} + i \geq t\mu$  的完全系统, 都可以任意近似任置全部极点。这里  $n, r, m$  分别是系统的状态、输入、输出变量个数。 $\{v_{ij}, i \in \underline{r}\}$  是  $(A, B)$  Kronecker 指标,  $\{v_{ij}, j \in \underline{t}\}$  是其子集。 $\mu$  是  $(C, A)$  可观测指标。此条件式可概括以前的许多结果, 如状态反馈 ( $m=n, \mu=1$ ),  $m+r-1 \geq n$  的输出反馈等。文中有算例说明此条件式有效, 并有反例指出了 Kimura 1977 年的一个错误。本文是在 Kimura 的结果上的修正和进一步推广。

## 一、主要结果

本文研究完全可控可观测系统  $\Sigma(A, B, C)$ :

$$\begin{aligned} \dot{x} &= Ax + Bu, \\ y &= Cx \end{aligned} \quad (1.1)$$

其中,  $A \in R^{n \times n}$ ,  $B \in R^{n \times r}$ ,  $C \in R^{m \times n}$ ,  $\text{rank } B = r$ ,  $\text{rank } C = m$ 。

由典范形理论可知, 若  $\{v_i, i \in \underline{r}\}$  为  $(A, B)$  的 Kronecker 指标, 则存在如下两个非奇异阵:

$$P = [A^{\nu_1-1} b_1, A^{\nu_1-2} b_1, \dots, b_1, A^{\nu_2-1} b_2, \dots, b_2, \dots, b_r], \quad (1.2)$$

$$Q = [q_1^\tau, A^\tau q_1^\tau, \dots, A^{\tau\nu_2-1} q_1^\tau, q_2^\tau, \dots, A^{\tau\nu_r-1} q_2^\tau, \dots, A^{\tau\nu_r-1} q_r^\tau]^\tau, \quad (1.3)$$

其中,  $q_i$  是  $P^{-1}$  的第  $d_i$  行:  $d_0 = 1$ ,  $d_i = \sum_j^{i-1} v_j + 1 = d_{i-1} + v_{i-1}$ 。

记  $A_p$  为  $p$  个复数组成的共轭对称集。一个命题若对几乎所有  $A_n$  成立, 则使该命题失真的那些  $A_n$  皆处于标称参数空间  $R^n$  的真流形上, 可使有限个多项式为零。比如总可以说, 几乎所有的  $A_n$  各元互异且异于  $\sigma(A)$ , 因为使之失真的  $A_n$  皆满足

$$\prod_{i \neq j} (\lambda_i - \lambda_j) = 0, \quad \prod_{i, j} (\lambda_i - \lambda_j(A)) = 0.$$

\*国家自然科学基金资助的项目。

本文于1986年4月14日收到。1987年8月8日收到修改稿。

称  $A_n$  为  $\Sigma(A, B, C)$  可配集是说存在  $K \in R^{r \times m}$ , 使  $A_n = o(A + BKC)$ .

若记  $\mu$  为  $(C, A)$  可观测指标, 则可将本文主要定理记叙如下

**定理 1.1** 若对某正整数  $t$  存在一组  $\{\nu_{i_j}, j \in t\} \subset \{\nu_i, i \in r\}$ , 使得

$$r - 1 \geq n - m - \sum_{j=1}^t \nu_{i_j} + t \geq t\mu, \quad (1.4)$$

$$\tilde{M}^\tau = [C^\tau : M^\tau]^\tau = [C^\tau : q_{i_1}^\tau, A^\tau q_{i_1}^\tau, \dots, A^\tau q_{i_1}^{\nu_{i_1}} q_{i_1}^\tau, q_{i_2}^\tau, \dots, q_{i_t}^\tau, \dots, A^\tau q_{i_t}^{\nu_{i_t}} q_{i_t}^\tau]^\tau,$$

且  $\tilde{M}$  满行秩, 则几乎所有互异的可无交分解为  $A_n = A_m \cup (\bigcup_{j=1}^t A_{\sigma_j}^{(j)})$  的点集  $A_n$  皆是  $\Sigma(A, B, C)$  可配集. 这里,  $\sigma_j \geq \nu_{i_j} + \mu - 1, j \in t$ .

**备注 1.2** 利用典范形理论不难证明, 对几乎所有  $(A, B)$ ,  $M$  都是满行秩的. 由于当  $\mu > 1$  时 (1.4) 式保证了  $\tilde{M}$  的行数少于列数  $n$ , 故对几乎所有  $C$ , 当  $M$  满行秩时都可以使  $\tilde{M}$  满行秩. 故可以笼统地说, 几乎所有满足条件式 (1.4) 的系统  $\Sigma(A, B, C)$  都使  $\tilde{M}$  满行秩, 从而都可对几乎所有互异的可无交分解为  $A_n = A_m \cup (\bigcup_{j=1}^t A_{\sigma_j}^{(j)})$  的  $A_n$  进行输出反馈极点配置.

**备注 1.3** 以前许多有关极点配置的条件式都可看作 (1.4) 式的特例, 如状态反馈情况相当于  $m = n, \mu = 1, t = 0$ ; 输出反馈  $m + r - 1 \geq n$ , 相当于  $m < n, \mu > 1, t = 0$ . 故 (1.4) 是个概括性较强的条件式.

**备注 1.4** 显然定理 1.1 可用其对偶形式  $\Sigma(A^\tau, C^\tau, B^\tau)$  写出, 略.

**备注 1.5** 与定理 1.1 的  $t = 1$  时条件不一样的是 1977 年 Kimura 的另一组条件式: 存在  $z^\tau \in R^n$ , 使

$$\left. \begin{array}{l} z[B, AB, \dots, A^{n-m-r}B] = 0, zA^{n-m-r+1}B \neq 0, \\ r - 1 \geq \mu, m \geq \max\{\nu_i, i \in r\}. \end{array} \right\} \quad (1.5)$$

并给出一种算法. 但此条件和算法有错. 请看如下反例:  $\Sigma(A, B, C)$  为

$$A = [e_3, 0, e_2, 0, e_4, e_5], B = [e_1, e_2, e_6],$$

$$C^\tau = [e_1 + e_4, 2e_2 + e_5, e_3 + e_6],$$

其中,  $e_i$  表示单位阵  $I_6$  的第  $i$  列.  $n = 6, r = 3, m = 3, \mu = 2, \nu_1 = 1, \nu_2 = 2, \nu_3 = 3, A_n = A_3 \cup A_3^{(1)} = \{-1, -2, -3\} \cup \{-1 \pm i, -4\}$ .

若取  $z^\tau = e_4 + e_5$ , 则满足 (1.5) 诸条件, 但无论  $A_n$  取何值, 皆无法用其算法求解.

本文对 Kimura 的这一条件作了修正和推广, 得到了现在的定理 1.1. 证明过程亦有相近之处, 限于篇幅, 证明略. (参阅 [1]~[3]).

## 二、算法和算例

对于  $t \geq 1$  的情况, 可用如下算法求解:

## 算法2.1

步1：定出有关参数值  $A_m, t, \sigma_i, A_{\sigma_i}, q_{i_j}, j \in \underline{t}$

步2：记以  $A_{\sigma_i}$  为解集的多项式为

$$g_i(\lambda) = \lambda^{\sigma_i} + \lambda^{\sigma_i-1} a_{j+1} + \cdots + \lambda a_{j+\sigma_i-1} + a_{j+\sigma_i}, \quad j \in \underline{t}. \quad (2.1)$$

步3：对  $\{\tilde{h}_{j,i} \in Rm, i \in \sigma_i - v_{i_j} + 1\}$  解方程

$$\begin{bmatrix} \tilde{h}_{j,1}, \tilde{h}_{j,2}, \dots, \tilde{h}_{j,\sigma_i-v_{i_j}+1} \end{bmatrix} [A^{\tau^{\sigma_i-v_{i_j}}}, A^{\tau^{\sigma_i-v_{i_j}-1}}, \dots, C^\tau]^\tau = q_{d_{i_j}} g_i(A), \\ j \in \underline{t}. \quad (2.2)$$

步4：递推计算  $h_{j,i}$  和  $t_{j,i} \in C^n, j \in \underline{t}$

$$h_{j+1}^\tau = \tilde{h}_{j+1}^\tau C, h_{j,i}^\tau = \tilde{h}_{j,i}^\tau C - \sum_{s=1}^{i-1} a_{j+s} h_{j,i-s}^\tau, i = 2, 3, \dots, \sigma_i - v_{i_j} + 1, \quad (2.3)$$

$$\left. \begin{array}{l} t_{j,i}^\tau = q_{d_{i_j}} A^{i-1}, i \in v_{i_j}, \\ t_{j,i}^\tau = t_{j,i-1}^\tau A - h_{j,i-v_{i_j}}^\tau, i = v_{i_j} + 1, \dots, \sigma_i, \end{array} \right\} \quad (2.4)$$

$$\text{记 } T = [t_{1,v_{i_1}}, t_{1,v_{i_1}+1}, \dots, t_{1,\sigma_1}, t_{2,v_{i_2}}, \dots, t_{t,\sigma_t}]^\tau, \quad (2.5)$$

$$\tilde{T} = [C^\tau, T^\tau, t_{1,1}, t_{1,2}, \dots, t_{1,\sigma_1-1}, t_{2,1}, \dots, t_{t,v_{i_t}-1}]. \quad (2.6)$$

若  $\tilde{T}$  满列秩则继续，否则调整  $\{\tilde{h}_{j,i}\}$  或摄动  $A_{\sigma_i}, j \in \underline{t}$ ，返步2。

步5：对  $\forall \lambda_i \in A_m$ ，求解关于  $f_i, \xi_i$  的方程

$$\begin{bmatrix} A - \lambda_i I & B \\ T & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} f_i \\ \xi_i \end{bmatrix} = 0, \quad i = n-m+1, \dots, n \quad (2.7)$$

选那些使  $\{f_{n-m+1}, \dots, f_n\}$  线性无关的解，且要求当  $\lambda_i = \bar{\lambda}_i$  时有  $f_i = \bar{f}_i$ ， $\forall i, i = n-m+1, \dots, n$ 。若不存在，则调整  $\{\tilde{h}_{j,i}\}$  或摄动  $A_{\sigma_i}, j \in \underline{t}$ ，返步2。

步6：计算： $K = [\xi_{n-m+1}, \dots, \xi_n] [C f_{n-m+1}, \dots, C f_n]^{-1}$ 。

例2.2：仍用前面反例中的数据，取  $t = 1, i_1 = 2, t_1 = e_2, t_2 = e_3, t_3^\tau = [5 \quad -20 \quad -6 \quad 4 \quad -10 \quad -6]$ ，可得

$$K = \begin{bmatrix} -1.80 & -0.14 & 0.38 \\ -1.40 & -0.82 & -0.06 \\ 4.50 & 10.35 & 14.05 \end{bmatrix}$$

这说明不同的  $\{v_{i_j}\}$  子集结果亦不同。

例2.3:  $\Sigma(A, B, C)$  为

$$A = [2e_6 \ e_1 \ e_2 \ e_3 \ e_4 \ e_5 \ 0 \ e_7 \ 2e_{10} \ e_9 \\ e_6 \ e_{11} \ e_{14} \ e_{13} \ e_{16} \ e_{15} \ e_{17} \ 2e_{18} \ e_{19}],$$

$$B = [e_6 \ e_8 \ e_{10} \ e_{12} \ e_{14} \ e_{16} \ e_{17} \ e_{18} \ e_{19}],$$

$$C = \begin{pmatrix} 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 \\ 2 & 1 & 1 & 1 & 0 & 1 & 1 & 0 & 1 & 0 \\ 1 & 3 & 4 & 3 & 1 & 0 & 1 & 1 & -1 & -2 \\ 325.8 & 605.8 & 839.4 & 754 & 465.5 & 203.5 & 0 & -0.2 & 0.2 & 0 \\ -1 & 0.6 & -0.2 & -0.3 & -0.5 & -0.5 & 20 & 25.9 & 53.4 & 35.9 \\ 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 & 1 \\ 1 & 0 & -1 & 0 & 0 & -1 & 0 & 0 & 1 & \\ 1 & 0 & -1 & -1 & 1 & -2 & -1 & -1 & -1 & \\ 62.9 & 12.8 & 0 & 0.1 & 0.3 & -0.2 & 0.1 & -0.4 & 0 & \\ -0.5 & -0.3 & -0.1 & 0.1 & 0.2 & -0.2 & 0 & 0.4 & -0.1 & \end{pmatrix},$$

其中,  $e_i$  表示  $I_{19}$  的第  $i$  列。 $n=19$ ,  $r=9$ ,  $m=5$ ,  $\mu=4$ ,  $\nu_1=6$ ,  $\nu_i=2$ ,  $i=2, 3, \dots, 6$ ,  $\nu_7=\nu_8=\nu_9=1$ ,  $\max\{\nu_i, i \in 9\}=6 > m$  不满足(1.5), 但取  $t=2$ ,  $i_1=1$ ,  $i_2=3$  时, 满足定理1.1的全部条件, 取  $A_{19}=A_m \cup A_6^{(1)} \cup A_5^{(2)} = \{-1, -3, -4, -6, -7\} \cup \{-1 \pm i, -1 \pm 2i, -2 \pm i, -5\} \cup \{-2, -1 \pm 3i, -3 \pm i\}$ , 可求得一个解为

$$K = \begin{pmatrix} 0.727 & 0.126 & -0.109 & 0.159 & 0.017 \\ -54.896 & -1.938 & -7.805 & -4.178 & -0.279 \\ 45.538 & 1.258 & 7.398 & 3.315 & 0.185 \\ 3.700 & -0.446 & -0.153 & -2.020 & -0.019 \\ 94.362 & 6.595 & 10.366 & 13.844 & 0.849 \\ -3.299 & 2.850 & -5.265 & 3.746 & 0.482 \\ -114.773 & -16.620 & 5.694 & -25.781 & -2.750 \\ 221.837 & 28.254 & -20.113 & 27.546 & 4.287 \\ -152.141 & -14.853 & 6.307 & -11.280 & -2.185 \end{pmatrix}$$

从而说明定理1.1对以前结果的推广非空, 有效。

**致谢** 真诚地感谢高为炳、程勉、涂序彦、苏志海等专家对作者的关怀培养, 感谢霍伟老师的热情帮助。

### 参 考 文 献

- [1] Kimura, H., A Further Results on the Problem of Pole Assignment by Output Feedback, IEEE Trans. AC-22, (1977), 458-463.

- [2] Vardulakis, A. I. G., On the Structure of the Bases of All Possible Controllability Subspaces R of a Controllable Pair (A, B) in Canonical Form, Int. J. Control., 28, (1978), 393-409.
- [3] 王大海, 输出反馈任置极点的精确解与粗壮性, 自动化学报(1989), 待发表。

## A New Result for Pole Assignment Using Output Feedback

Wang Dahai

(Institute of Automation, Hebei Academy of Sciences, Shijiazhuang)

### Abstract

This paper says that arbitrary pole assignment is possible for almost all complete systems if  $r-1 \geq n-m - \sum_{j=1}^t v_{ij_j} + t \geq t\mu$ . Here  $n, r, m$  is the number of states, of input, of output, respectively;  $\{v_i, i \in \underline{r}\}$  is the kronecker indice set of  $(A, B)$ ,  $\{v_{ij_j}, j \in \underline{t}\} \subset \{v_i, i \in \underline{r}\}$ ;  $\mu$  is the observability index of  $(C, A)$ ;  $t$  is a natural number. This condition formula includes many results given before. For the case of  $t=1$ , Kimura 1977 had some other condition and algorithm. About it we gave a counter example. This paper is the amendment and extension from Kimura 1977 result.