

Butterworth 最优控制的逆问题

李钟慎, 王永初

(华侨大学 机电及自动化学院, 福建 泉州 362021)

摘要: 为了认识 Butterworth 最优控制的本质, 揭开 Butterworth 最优传递函数与加权矩阵 Q, R 的相互关系, 本文研究 Butterworth 最优控制的逆问题. 首先用 Butterworth 最优控制确定状态反馈增益阵 K , 然后给出计算加权矩阵 Q 的参数化公式, 最后用一个例子说明这种确定加权矩阵 Q, R 的方法的有效性和简便性.

关键词: Butterworth; 最优控制; 状态反馈增益阵; Riccati 方程; 加权矩阵

中图分类号: TP273 **文献标识码:** A

Inverse problems of Butterworth optimal control

LI Zhong-shen, WANG Yong-chu

(College of Mechanical Engineering and Automation, Huaqiao University, Quanzhou Fujian 362021, China)

Abstract: In order to understand the essence of Butterworth optimal control, uncover the correlation between the Butterworth optimal transfer functions and the weighting matrices Q and R , the inverse problems of Butterworth optimal control are studied in this paper. Firstly, the state feedback gain matrix K is designed by the method of Butterworth optimal control. Then, the parametric formula for calculating the weighting matrix Q is given. Finally, an example is given to illustrate the effectiveness and simplicity of the method for choosing the weighting matrix Q .

Key words: Butterworth; optimal control; state feedback gain matrix; Riccati equation; weighting matrix

1 引言 (Introduction)

一般控制系统的闭环频率特性具有低通滤波器特性^[1], Butterworth 滤波器是一种具有最大平坦幅度响应的低通滤波器, 具有本质的稳定性, 因此, Butterworth 滤波器的传递函数可作为系统的最优传递函数^[2]. 在最优控制系统设计中, 使系统的闭环传递函数等于 Butterworth 最优传递函数, 通过简单的代数运算就可求得状态反馈增益阵 K , 将系统设计成最优控制系统, 这就是 Butterworth 最优控制^[3], 它实际上是一种最优极点配置方法, 将 n 个闭环极点均匀地分布在复平面的 Butterworth 圆周上, 相邻两个极点之间的相位差为 $180^\circ/n$ ^[4]. 最优控制系统也常用线性二次型方法设计, 但它需解 Riccati 方程才能求得状态反馈增益阵 K , 且最优性能指标中的加权矩阵 Q, R 的选择具有许多人为因素, 系统性能严重依赖于加权矩阵 Q, R 的选择^[5].

为了揭开 Butterworth 最优传递函数与二次型性能指标中加权矩阵 Q, R 的相互关系, 作者从文[6]闭环极点与加权矩阵 Q 和 R 的关系得到启发, 将上述两种最优控制系统设计方法联系起来, 先用 Butterworth 最优控制确定状态反馈增益阵 K , 然后根据线性二次型方法反过来选择加权矩阵 Q, R , 从而得到计算加权矩阵 Q 的参数化公式, 最后用一个例子来说明这种确定加权矩阵 Q, R 的方法的有效性和简便性.

2 Butterworth 最优控制 (Butterworth optimal control)

Butterworth 最优传递函数为

$$\phi(s) = \frac{\omega_c^n}{s^n + \beta_{n-1}\omega_c s^{n-1} + \cdots + \beta_1\omega_c^{n-1}s + \beta_0\omega_c^n} \quad (1)$$

文[7]给出了式(1)中的系数, 如表 1 所示.

记 Butterworth 最优传递函数的状态方程标准型为

$$\dot{x} = A_M x + B_M u. \quad (2)$$
 式中

$$A_M = \begin{bmatrix} 0 & I_{n-1} \\ -\beta_0 \omega_c^n & -\beta_1 \omega_c^{n-1} \cdots -\beta_{n-1} \omega_c \end{bmatrix}, B_M = \begin{bmatrix} 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}. \quad (3)$$

对于一个单输入可控系统,总存在一个线性变换,使之成为可控标准形.不失一般性,假定

$$\dot{x} = Ax + Bu. \quad (4)$$

式中

$$A = \begin{bmatrix} 0 & I_{n-1} \\ -a_0 & -a_1 - a_2 \cdots -a_{n-1} \end{bmatrix}, B_M = \begin{bmatrix} 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}. \quad (5)$$

反馈控制律

$$u = -Kx, \quad (6)$$

则闭环系统为

$$\dot{x} = (A - BK)x. \quad (7)$$

式中

$$(A - BK) = \begin{bmatrix} 0 & I_{n-1} \\ (-a_0 - k_0) & (-a_1 - k_1) \cdots (-a_{n-1} - k_{n-1}) \end{bmatrix}. \quad (8)$$

要想使该系统的闭环传递函数等于 Butterworth 最优传递函数,则

$$A - BK = A_M. \quad (9)$$

表 1 Butterworth 最优传递函数的系数

Table 1 Coefficient of Butterworth optimal transfer functions

n	β_7	β_6	β_5	β_4	β_3	β_2	β_1	β_0
1								1.0000
2							1.4142	1.0000
3						2.0000	2.0000	1.0000
4					2.6131	3.4142	2.6131	1.0000
5				3.2361	5.2361	5.2361	3.2361	1.0000
6			3.8637	7.4641	9.1416	7.4641	3.8637	1.0000
7		4.4940	10.0978	14.5918	14.5918	10.0978	4.4940	1.0000
8	5.1258	13.1371	21.8462	25.6884	21.8462	13.1371	5.1258	1.0000

定理 1 若矩阵 A, B 为可控标准形, 则 Butterworth 最优控制的状态反馈增益阵

$$K = [k_1 \quad k_2 \quad \cdots \quad k_n] = [\beta_0 \omega_c^n - a_0 \quad \beta_1 \omega_c^{n-1} - a_1 \quad \cdots \quad \beta_{n-1} \omega_c - a_{n-1}]. \quad (10)$$

证 将式(3)和式(8)代入式(9)即得式(10).

3 确定加权矩阵 Q, R 的方法 (The method of choosing weighting matrix Q and R)

对于单输入系统(4)来说,二次型性能指标为

$$J = \int_0^{+\infty} (x^T Q x + r^2 u^2) dt. \quad (11)$$

式中 $r^2 > 0$, Q 为加权矩阵, 要求 Q 是对称矩阵, 并且是半正定矩阵.

由最优控制理论可知, 使(11)极小的最优控制律为

$$u = -Kx = -\frac{1}{r^2} B^T P x, \quad (12)$$

式中 P 是对称矩阵, 并且是半正定矩阵, 为 Riccati 方程

$$A^T P + PA - \frac{1}{r^2} P B B^T P + Q = 0 \quad (13)$$

的解.

根据定理 1 和式(12)可得

$$p_{ni} = r^2 k_i = r^2 \beta_{i-1} \omega_c^{n-i+1} - r^2 a_{i-1}, \quad i = 1, 2, \cdots, n, \quad (14)$$

式中 p_{ni} 表示矩阵 P 的第 n 行第 i 列元素.

定理 2 对于单输入系统(4)来说, 若取加权矩阵 $R = r^2 > 0$, 那么使闭环系统(7)的传递函数等于 Butterworth 最优传递函数(1)的加权矩阵 Q 由下式确定

$$q_{ij} = r^2 \beta_{i-1} \beta_{j-1} \omega_c^{2n-i-j+2} - r^2 \alpha_{i-1} \alpha_{j-1} - P_{i(j-1)} - P_{j(i-1)}, \quad (15)$$

式中 $i = 1, 2, \cdots, n, j = 1, 2, \cdots, n, q_{ij}$ 表示矩阵 Q 的第 i 行第 j 列元素, 且规定 $p_{n0} = p_{0n} = 0$.

证 将式(5)和(14)代入式(13)就可确定加权矩阵 Q , 式(15)得证.

由式(1)和表 1 可以看出, Butterworth 最优传递函数只需选一个参数 ω_c , 根据定理 1, 选定了参数 ω_c , 状态反馈增益阵 K 就确定了, 选取加权矩阵 R 后, 由式(14)可知矩阵 P 第 n 行(或第 n 列)的 n 个元素也就确定了, 因此矩阵 P 中有 $n(n-1)/2$ 个自

由参数,式(15)中的加权矩阵 Q 也包含 $n(n-1)/2$ 个自由参数: 当取不同的自由参数 p_{ij} ($i=1,2,\dots,n-1, j=1,2,\dots,n-1$) 时, 将对应有不同的加权矩阵 Q . 求得的矩阵 P 和 Q 不一定是半正定矩阵, 这时还须适当选取参数 ω_c , 加权矩阵 R , 矩阵 P 中的自由参数 p_{ij} ($i=1,2,\dots,n-1, j=1,2,\dots,n-1$), 使 $P \geq 0, Q \geq 0$.

4 例子(Example)

给定 3 阶系统如式(4)所示, 其中

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -8 & -6 & -3 \end{bmatrix}, B = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} \quad (16)$$

可以证明该系统是可控的.

取该系统的闭环传递函数为 $\omega_c = 3 \text{ rad/s}$ 的 3 阶 Butterworth 最优传递函数, 则由定理 1 得状态反馈增益阵

$$K = [19 \quad 12 \quad 3]. \quad (17)$$

取加权矩阵 $R = r^2 = 0.25$, 由式(14)得

$$P = \begin{bmatrix} p_{11} & p_{12} & 4.75 \\ p_{12} & p_{22} & 3 \\ 4.75 & 3 & 0.75 \end{bmatrix}. \quad (18)$$

根据定理 2 中的式(15)可得

$$Q = \begin{bmatrix} 166.25 & 109.5 - p_{11} & 34.5 - p_{12} \\ 109.5 - p_{11} & 72 - 2p_{12} & 17.75 - p_{22} \\ 34.5 - p_{12} & 17.75 - p_{22} & 0.75 \end{bmatrix}, \quad (19)$$

式中 p_{11}, p_{12}, p_{22} 为自由参数, 若取 $p_{11} = 109.5, p_{12} = 34.5, p_{22} = 17.75$, 则

$$P = \begin{bmatrix} 109.50 & 34.50 & 4.75 \\ 34.50 & 17.75 & 3.00 \\ 4.75 & 3.00 & 0.75 \end{bmatrix} > 0, \quad (20)$$

$$Q = \begin{bmatrix} 166.25 & 0 & 0 \\ 0 & 3.00 & 0 \\ 0 & 0 & 0.75 \end{bmatrix} > 0, \quad (21)$$

把式(16)(20)(21)代入方程(13)的左边, 用 MATLAB 语言计算得到的结果为:

$$A^T P + PA - \frac{1}{0.25} P B B^T P + Q = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}. \quad (22)$$

说明式(20)中的矩阵 P 是 Riccati 方程(13)的解, 而后由式(12)不难验证此时的最优控制律为

$$u = -[19 \quad 12 \quad 3]x, \quad (23)$$

这就进一步说明了本文结论的正确性.

5 结束语(Conclusion)

二次型性能指标中加权矩阵 Q, R 的选择是一个既复杂又困难的问题, 本文给出了计算加权矩阵 Q 的参数化公式, 有助于这个难题的解决, 其优点是: 状态反馈增益阵按 Butterworth 最优控制的方法确定, 使闭环系统的传递函数等于 Butterworth 最优传递函数, 在选取加权矩阵 R 的基础上, 加权矩阵 Q 的选取只须进行简单的代数运算, 避免了求解复杂的 Riccati 方程, 而且由于 Butterworth 最优传递函数含有可选参数 ω_c 和矩阵 P 含有自由参数 p_{ij} ($i=1, 2, \dots, n-1, j=1, 2, \dots, n-1$), 使加权矩阵 Q 的选取具有很大的灵活性. 同时本文的研究对认识 Butterworth 最优控制的本质有重要的参考价值.

参考文献(References):

- [1] MORARI M, ZAFIRIOU E. *Robust Process Control* [M]. Englewood Cliffs, NJ: Prentice Hall, 1989.
- [2] 王永初. Butterworth 滤波器在过程控制中的应用(I) [J]. 工业仪表与自动化装置, 1994, (6): 13-15.
(WANG Yongchu. The application of Butterworth filter in the process control (I) [J]. *Industrial Instrumentation & Automation*, 1994, (6): 13-15.)
- [3] 王伟, 郑耀林. 一种采用 Butterworth 滤波器原理设计的具有高鲁棒性的状态反馈系统 [J]. 电子测量与仪器学报, 2001, 15(4): 16-20.
(WANG Wei, ZHENG Yaolin. Design of high-robustness state feedback system with Butterworth filter Principle [J]. *Journal of Electronic Measurement and Instrument*, 2001, 15(4): 16-20.)
- [4] 李钟慎, 王永初. 一种设计状态反馈控制器的改进方法 [J]. 南昌大学学报(工科版), 2002, 24(4): 74-78.
(LI Zhongshen, WANG Yongchu. An improved method to design the state feedback controller [J]. *Journal of Nanchang University (Engineering & Technology)*, 2002, 24(4): 74-78.)
- [5] FRANK L LEWIS. *Optimal Control* [M]. New York: Wiley-Interscience Publication, 1991.
- [6] 谢宋和, 李人厚. 一种新的最优极点配置方法 [J]. 控制理论与应用, 1993, 10(1): 113-116.
(XIE Songhe, LI Renhou. A new method for the optimal pole assignment [J]. *Control Theory & Applications*, 1993, 10(1): 113-116.)
- [7] 洪健, 李钟慎. 改进的 Butterworth 最佳传递函数标准型 [J]. 计算技术与自动化, 2005, 24(2): 13-15.
(HONG Jian, LI Zhongshen. The improved standard form of Butterworth optimum transfer function [J]. *Computing Technology and Automation*, 2005, 24(2): 13-15.)

作者简介:

李钟慎 (1971—), 华侨大学副教授, 1995 年于华侨大学获硕士学位, 现在华侨大学在职攻读博士学位, 目前主要从事最优控制和时滞系统的研究, E-mail: lzscyw@hqu.edu.cn;

王永初 (1937—), 男, 华侨大学教授, 博士生导师, 目前主要从事鲁棒控制, 优化控制和预测控制等研究.