

# 对偶关系与不确定系统的状态估计\*

韩京清

(中国科学院数学所)

## 摘 要

本文讨论如下系统的状态估计问题,

$$\begin{cases} \dot{\mathbf{x}} = A(t)\mathbf{x} + B_1(t)\mathbf{u}(t) + B_2(t)\mathbf{w} \\ \mathbf{y} = C(t)\mathbf{x} + D_1(t)\mathbf{u}(t) + D_2(t)\mathbf{w} \end{cases}$$

其中  $\mathbf{u}(t)$  为已知输入向量,  $\mathbf{w}$  为不确定向量. 假定  $\mathbf{w}$  为时间  $t$  的函数, 对它只知道其可能的变化范围, 不知道其具体实现. 问题是根据量测  $\mathbf{y}(t)$ ,  $0 \leq t \leq T$ , 如何去估计状态变量  $\mathbf{x}(T)$ ? 我们用[1]中所建立的对偶关系式解决了状态的 min-max 估计问题. 在二次型限制之下的 min-max 状态估计与卡尔曼滤波完全一致. 这里所用的方法比起 [4] 中的方法简单得多.

通常, 我们对一个物理过程的认识是近似的, 总带有误差. 如果用线性模型描述一个动态过程, 最好加上一个误差项或“不确定项”. 于是, 用线性模型描述的动态过程可写成

$$\Sigma: \begin{cases} \dot{\mathbf{x}} = A(t)\mathbf{x} + B_1(t)\mathbf{u}(t) + B_2(t)\mathbf{w}(t), \\ \mathbf{y} = C(t)\mathbf{x} + D_1(t)\mathbf{u}(t) + D_2(t)\mathbf{w}(t) \end{cases}$$

其中,  $\mathbf{w}(t)$  表示不确定因素. 假定  $\mathbf{x}$ ,  $\mathbf{y}$ ,  $\mathbf{u}$ ,  $\mathbf{w}$  都是列向量, 其维数分别为  $n$ ,  $r$ ,  $p$ ,  $q$ . 所谓不确定是指对变量  $\mathbf{w}$ , 除其变化范围之外, 其它什么都不知道 (如, 不知道其统计特性). 我们假定  $\mathbf{u}(t)$  是已知函数. 这里产生如下问题: 对  $\mathbf{w}(t)$  只知道其可能的变化范围, 不知道其具体实现的情况下, 根据量测量  $\mathbf{y}(t)$ ,  $0 \leq t \leq T$ , 和已知函数  $\mathbf{u}(t)$ ,  $0 \leq t \leq T$ , 如何估计系统  $\Sigma$  的状态变量  $\mathbf{x}(T)$ ?

我们将用 [1] 中建立的对偶关系式解决上述问题. 对偶关系式给出了状态估计误差的明显表达式, 因而不确定系统的 min-max 状态估计 (见 [3, 4]) 显得更自然. 应用对偶关系式的处理方法比起 Куржанский 和 Пищулина 的处理方法 [3, 4] 简单得多.

系统  $\Sigma$  的对偶系统为

$$\Sigma^*: \begin{cases} \dot{\boldsymbol{\psi}} = -\boldsymbol{\psi}A(t) - \boldsymbol{\eta}C(t), \\ \boldsymbol{\varphi}_1 = \boldsymbol{\psi}B_1(t) + \boldsymbol{\eta}D_1(t), \\ \boldsymbol{\varphi}_2 = \boldsymbol{\psi}B_2(t) + \boldsymbol{\eta}D_2(t) \end{cases}$$

其中  $\boldsymbol{\psi}$ ,  $\boldsymbol{\varphi}_1$ ,  $\boldsymbol{\varphi}_2$ ,  $\boldsymbol{\eta}$  为行向量, 其维数分别为  $n$ ,  $p$ ,  $q$ ,  $r$ . 系统  $\Sigma$  和  $\Sigma^*$  之间有对偶关系式 [1]

$$\boldsymbol{\psi}(T)\mathbf{x}(T) - \boldsymbol{\psi}(0)\mathbf{x}(0) = \int_0^T (\boldsymbol{\varphi}_1(\tau)\mathbf{u}(\tau) + \boldsymbol{\varphi}_2(\tau)\mathbf{w}(\tau) - \boldsymbol{\eta}(\tau)\mathbf{y}(\tau))d\tau.$$

从这式得

\* 本文曾在中国自动化学会 1978 年年会上宣读

$$\begin{aligned} \psi(T)\mathbf{x}(T) - \int_0^T (\varphi_1(\tau)\mathbf{u}(\tau) - \eta(\tau)\mathbf{y}(\tau))d\tau \\ = \psi(0)\mathbf{x}(0) + \int_0^T \varphi_2(\tau)\mathbf{w}(\tau)d\tau. \end{aligned} \quad (1)$$

这里  $\mathbf{u}(t)$ ,  $0 \leq t \leq T$ , 是已知函数. 如果给定了  $\psi(T)$  和  $\eta(t)$ ,  $0 \leq t \leq T$ , 则  $\psi(0)$ ,  $\varphi_1(t)$ ,  $\varphi_2(t)$  是由系统  $\Sigma^*$  来完全确定(注意: 系统  $\Sigma^*$  是确定系统). 于是, 如果用

$$\int_0^T (\varphi_1(\tau)\mathbf{u}(\tau) - \eta(\tau)\mathbf{y}(\tau))d\tau \quad (2)$$

做为量  $\psi(T)\mathbf{x}(T)$  的估计, 则其估计误差为(由(1)式)

$$\psi(0)\mathbf{x}(0) + \int_0^T \varphi_2(\tau)\mathbf{w}(\tau)d\tau. \quad (3)$$

我们假定,  $\mathbf{x}(0)$  也是事先不知道其确切位置的不确定因素. 这时, 估计(2)所给出的最大可能误差为

$$\max_{\mathbf{x}(0), \mathbf{w}(\cdot)} \left( \psi(0)\mathbf{x}(0) + \int_0^T \varphi_2(\tau)\mathbf{w}(\tau)d\tau \right). \quad (4)$$

对给定的  $\psi(T)$ , 这个最大可能误差依赖于函数  $\eta(t)$ ,  $0 \leq t \leq T$  的选择. 由于, 我们事先不知道  $\mathbf{x}(0)$ ,  $\mathbf{w}(t)$  的具体实现, 因此, 使最大可能误差(4)最小的  $\eta(t)$  来进行  $\psi(T)\mathbf{x}(T)$  的估计(利用公式(2))是比较合适的. 这就是所谓 min-max 估计, 是最坏情况下的最好估计.

下面假定,  $\mathbf{w}(t)$  为平方可积函数, 即  $\mathbf{w}(t) \in L^2[0, T]$ . 进一步假定, 不确定因素  $\mathbf{x}(0)$ ,  $\mathbf{w}(t)$  的可能的变化范围为

$$\mathbf{x}^T(0)S^{-1}\mathbf{x}(0) + \int_0^T \mathbf{w}^T(\tau)M^{-1}(\tau)\mathbf{w}(\tau)d\tau \leq a^2(T), \quad (5)$$

其中  $S$  和  $M(t)$ ,  $0 \leq t \leq T$ , 为正定对称阵, 而  $a(T) > 0$  为给定数.

用拉格朗乘子法求约束条件(5)之下的极值(4)(见[5]). 令泛函

$$\psi(0)\mathbf{x}(0) + \int_0^T \varphi_2(\tau)\mathbf{w}(\tau)d\tau - \lambda \left( \mathbf{x}^T(0)S^{-1}\mathbf{x}(0) + \int_0^T \mathbf{w}^T(\tau)M^{-1}(\tau)\mathbf{w}(\tau)d\tau \right)$$

对  $\mathbf{x}(0)$  和  $\mathbf{w}(\cdot)$  的变分等于 0, 得

$$\begin{cases} \psi(0) - 2\lambda\mathbf{x}^T(0)S^{-1} = 0 \\ \varphi_2(t) - 2\lambda\mathbf{w}^T(t)M^{-1}(t) = 0. \end{cases} \quad (6)$$

解出  $\mathbf{x}^T(0)$ ,  $\mathbf{w}^T(t)$ , 得

$$\begin{cases} \mathbf{x}^T(0) = \psi(0)S/2\lambda, \\ \mathbf{w}^T(t) = \varphi_2(t)M(t)/2\lambda. \end{cases} \quad (7)$$

把(7)式代到(5)式中, 得

$$\frac{1}{4\lambda^2} \left( \psi(0)S\psi(0) + \int_0^T \varphi_2(\tau)M(\tau)\varphi_2^T(\tau)d\tau \right) = a^2(T)$$

(由于, 求的是线性泛函(3)在二次泛函约束(5)之下的极值, 因此, 极值是在约束条件(5)的边界上达到). 由此

$$2\lambda = \frac{1}{a(T)} \left( \psi(0)S\psi(0) + \int_0^T \varphi_2(\tau)M(\tau)\varphi_2^T(\tau)d\tau \right)^{\frac{1}{2}} \quad (8)$$



而最大可能的误差为

$$a(T) \left( \phi(0) S \phi^r(0) + \int_0^T \varphi_2(\tau) M(\tau) \varphi_2^r(\tau) d\tau \right)^{\frac{1}{2}}. \quad (9)$$

这个最大可能的误差依赖于  $\eta(\cdot)$  的选择, 因此(9)式可简记为

$$\Delta_{\max}(\eta(\cdot)).$$

所谓 min-max 估计是选择  $\eta^*(t)$ ,  $0 \leq t \leq T$ , 使下式成立:

$$\Delta_{\max}(\eta^*(\cdot)) = \min_{\eta(\cdot)} (\Delta_{\max}(\eta(\cdot))) \quad (10)$$

根据表达式(9), 满足(10)式的  $\eta^*(t)$ ,  $0 \leq t \leq T$ , 是对偶系统  $\Sigma^*$  的, 对给定的  $\phi(T)$ , 使性能指标

$$J_1 = a(T) \left( \phi(0) S \phi^r(0) + \int_0^T \varphi_2(\tau) M(\tau) \varphi_2^r(\tau) d\tau \right)^{\frac{1}{2}} \quad (11)$$

达到最小的最优控制. 由于性能指标(11)和二次性能指标

$$J = \phi(0) S \phi^r(0) + \int_0^T \varphi_2(\tau) M(\tau) \varphi_2^r(\tau) d\tau$$

等价, 而

$$\varphi_2(t) = \phi(t) B_2(t) + \eta(t) D_2(t),$$

故  $\eta^*(t)$ ,  $0 \leq t \leq T$ , 实际上是对偶系统  $\Sigma^*$  的, 对给定的  $\phi(T)$ , 使二次指标

$$J = \phi(0) S \phi^r(0) + \int_0^T (\phi(\tau) B_2(\tau) + \eta(\tau) D_2(\tau)) M(\tau) (\phi(\tau) B_2(\tau) + \eta(\tau) D_2(\tau))^r d\tau \quad (12)$$

达到最小的最优控制.

今设  $D_2(t) M(t) D_2^r(t) > 0$ . 这时, 上述最优控制  $\eta^*(t)$  是状态  $\phi(t)$  的线性反馈:

$$\eta^*(t) = -\phi(t) K(t) \quad (13)$$

其中

$$K(t) = (B_2(t) M(t) D_2^r(t) - P(t) C^r(t)) (D_2(t) M(t) D_2^r(t))^{-1} \quad (14)$$

而  $P(t)$  满足如下黎卡提方程:

$$\begin{cases} \dot{P} = A(t)P + PA^r(t) - B_2(t)M(t)B_2^r(t) \\ \quad + (B_2(t)M(t)D_2^r(t) - PC^r(t))(D_2(t)M(t)D_2^r(t))^{-1}(D_2(t)M(t)B_2^r(t) - C(t)P), \\ P(0) = S. \end{cases} \quad (15)$$

记  $\Phi_K(T, t)$  为方程

$$\dot{\psi} = -\psi(A(t) - K(t)C(t))$$

的状态转移阵. 这时, 最优控制  $\eta^*(t)$  为

$$\eta^*(t) = -\phi(T) \Phi_K(T, t) K(t),$$

而对应的  $\Sigma^*$  的输出

$$\varphi_1(t) = \phi(T) \Phi_K(T, t) (B_1(t) - K(t)D_1(t)).$$

于是, 根据(2)式, 量  $\phi(T)x(T)$  的 min-max 估计为

$$\phi(T) \int_0^T \Phi_K(T, \tau) (K(\tau)y(\tau) + B_1(\tau)u(\tau) - K(\tau)D_1(\tau)u(\tau)) d\tau. \quad (16)$$

今取  $\phi_i(T)$ ,  $i = 1, 2, \dots, n$ , 为  $n$  个单位坐标向量. 这时, 对应的最优控制为

$$\eta_i^*(t) = -\phi_i(T)\Phi_K(T, t)K(t), \quad 0 \leq t \leq T, \quad i = 1, 2, \dots, n.$$

而  $\phi_i(T)\mathbf{x}(T)$  的 min-max 估计分别为(由(16)式)

$$\phi_i(T) \int_0^T \Phi_K(T, \tau)(K(\tau)\mathbf{y}(\tau) + B_1(\tau)\mathbf{u}(\tau) - K(\tau)D_1(\tau)\mathbf{u}(\tau))d\tau.$$

由于

$$\begin{bmatrix} \phi_1(T) \\ \phi_2(T) \\ \vdots \\ \phi_n(T) \end{bmatrix} = I$$

是单位矩阵, 故状态  $\mathbf{x}(T)$  的 min-max 估计为

$$\hat{\mathbf{x}}(T) = \int_0^T \Phi_K(T, \tau)(K(\tau)\mathbf{y}(\tau) + B_1(\tau)\mathbf{u}(\tau) - K(\tau)D_1(\tau)\mathbf{u}(\tau))d\tau. \quad (17)$$

这是方程组

$$\begin{cases} \dot{\hat{\mathbf{x}}} = A(t)\hat{\mathbf{x}} + K(t)(\mathbf{y}(t) - C(t)\hat{\mathbf{x}}) + (B_1(t) - K(t)D_1(t))\mathbf{u}(t) \\ \hat{\mathbf{x}}(0) = 0 \end{cases} \quad (18)$$

的解在  $t = T$  时刻的值. 方程组(18)是卡尔曼估计器形式的方程.

这就是说, 在约束条件(5)之下, 不确定系统  $\Sigma$  的状态  $\mathbf{x}(T)$  的 min max 估计, 是卡尔曼估计形式(17)(或(18)). 其中, 增益阵  $K(t)$  是由(14)式和(15)式来决定.

如果假定, 关于初始状态  $\mathbf{x}(0)$  事先什么都不知道, 那么为了估计  $\phi(T)\mathbf{x}(T)$ , 我们还要加上限制条件  $\phi(0) = 0$ . 于是, (1)式变为

$$\phi(T)\mathbf{x}(T) - \int_0^T (\phi_1(\tau)\mathbf{u}(\tau) - \eta(\tau)\mathbf{y}(\tau))d\tau = \int_0^T \phi_2(\tau)\mathbf{w}(\tau)d\tau$$

其中  $\eta(\tau)$  是把  $\phi(0) = 0$  引到给定终点  $\phi(T)$  的控制. 假定  $\mathbf{w}(\cdot)$  满足约束条件

$$\int_0^T \mathbf{w}^T(\tau)M^{-1}(\tau)\mathbf{w}(\tau)d\tau \leq a^2(T),$$

则  $\mathbf{x}(T)$  的 min max 估计问题变为: 对给定的  $\phi(0) = 0$  和  $\phi(T)$ , 求使二次指标

$$J = \int_0^T (\phi(\tau)B_2(\tau) + \eta(\tau)D_2(\tau))M(\tau)(\phi(\tau)B_2(\tau) + \eta(\tau)D_2(\tau))^T d\tau, \quad (19)$$

达到最小的最优控制  $\eta^*(t)$  的问题. 求解这种  $\eta^*(t)$ , 就得解微分方程的两点边值问题, 或弗列德荷姆第二类积分方程(见[2, 4]). 这就是所谓缺初值的估计问题.

前面, 我们假定了  $S$ ,  $M(t)$ ,  $D_2(t)M(t)D_2^T(t)$  为正定对称阵. 实际上, 条件  $S > 0$ ,  $M(t) > 0$  只是在求解方程组(6)时才用到. 如果在方程组(6)中把  $S^{-1}$ ,  $M^{-1}(t)$  分别换成  $S$ ,  $M(t)$  的伪逆阵  $S^+$ ,  $M^+(t)$ , 也可以得到解(7). 因此, 上面的讨论对  $S \geq 0$ ,  $M(t) \geq 0$ ,  $D_2(t)M(t)D_2^T(t) > 0$ ,  $0 \leq t \leq T$  的情形也成立. 不过, 这时条件(5)要换成如下条件:

$$\mathbf{x}^T(0)S^+\mathbf{x}(0) + \int_0^T \mathbf{w}^T(\tau)M^+(\tau)\mathbf{w}(\tau)d\tau \leq a^2(T). \quad (20)$$

如果  $\mathbf{x}(0)$  是均值为 0, 协方差阵为  $S$  的随机向量, 而  $\mathbf{w}(t)$  为均值为 0, 协方差阵为  $M(t)\delta(t - \tau)$  的高斯白噪声过程, 那么, 对应的卡尔曼估计相当于约束条件(5)或(20)之下的不确定系统  $\Sigma$  的 min-max 状态估计.

## 参 考 文 献

- [1] 韩京清, 线性控制系统的对偶性, 应用数学学报(待发表).
- [2] 韩京清, “线性控制系统的对偶性质”, 现代控制系统理论讨论班材料, 74:6, 中国科学院数学研究所(1974).
- [3] Куржанский А. Б., К теории позиционного наблюдения. общие соотношения. *Изв. АН СССР. Техническая кибернетика*, №5, (1973).
- [4] Куржанский А. Б., Пищулина И. Я., Минимаксная фильтрация при квадратичных ограничениях. *Дифференц. уравнения*, 12, №8, 9, 12, (1976).
- [5] Люстерник Л. А., Соболев В. И. “Элементы функционального анализа”, *Изд. Наука*, (1965).

## DUALITY RELATION AND STATE ESTIMATION IN SYSTEMS WITH UNCERTAINTY

HAN KYENG-CHENG

(Institute of mathematics, Academia Sinica)

### ABSTRACT

The present paper discusses the problem of state estimation for the following system

$$\begin{cases} \dot{\mathbf{x}} = A(t) \mathbf{x} + B_1(t) \mathbf{u}(t) + B_2(t) \mathbf{w} \\ \mathbf{y} = C(t) \mathbf{x} + D_1(t) \mathbf{u}(t) + D_2(t) \mathbf{w} \end{cases}$$

where  $\mathbf{u}(t)$  is the known input vector and  $\mathbf{w}$  the uncertain vector. Assume that  $\mathbf{w}$  is a function of  $t$ , for which we know its range of variation only, but we do not know its concrete realization. The problem is that how to estimate the state variables  $\mathbf{x}(T)$  on the base of observation values  $\mathbf{y}(t)$ ,  $0 \leq t \leq T$ . The duality relation established in [1] is used to solve the problem of the min-max estimation. The min-max state estimation under the limitation of quadratic constraints coincides exactly with the Kalman filter. The method used here is much simpler than that of [4].