

306-308

推广的 KYP 性质及其在 H_∞ 方法中的应用

杨峻松

(青岛大学数学系·青岛, 266071)

0231

摘要: 通过研究 γ -无源耗散系统与 H_∞ 方法之间的联系, 给出了具有推广的 KYP 性质的非线性控制系统, 是全局渐近稳定的结论.

关键词: γ -无源耗散系统; 广义 KYP 性质; H_∞ 方法

文献标识码: A

控制理论

The Generalized Properties of KYP and Its Applications in H_∞ Method

YANG Junsong

(Department of Mathematics, Qingdao University · Qingdao, 266071, P. R. China)

Abstract: This paper study relation between the γ -passive systems and H_∞ method, introduced generalized properties of KYP. Provided the possibility for solve $V(x)$, and proved the nonlinear control systems with generalized properties of KYP is globally asymptotically stable.

Key words: γ -passive dissipative systems; generalized properties of KYP; H_∞ method

1 引言(Introduction)

80 年代以来, 在控制理论中 H_∞ 方法得到了很大的发展. H_∞ 方法克服了传统控制器设计中没有考虑控制输入的“代价”这一缺点, 使控制器的设计进一步完善起来. 然而, 利用 H_∞ 方法也使控制器的设计变得更加复杂, 特别是在非线性控制系统中, 利用 H_∞ 方法将导致求解所设的 Hamilton-Jacob-Bellman 方程的问题, 这种方程的求解一般比较困难. 为了克服这一困难, 我们从 H_∞ 方法与 γ -无源耗散理论的联系中发现, 利用耗散理论的 KYP 性质, 可以使问题的解决变的比较容易. 本文给出了一种广义的 KYP 性质, 利用这种性质可以解决某些具有 L_2 增益的非线性控制器的设计问题.

2 预备知识(Preliminary)

2.1 无源耗散系统与 KYP 性质(Passive dissipative system and property of KYP)

考虑如下一个光滑的非线性系统

$$\Sigma_0: \begin{cases} \dot{x} = f(x) + g(x)u, \\ y = h(x). \end{cases} \quad (2.1)$$

其中 $x \in \mathbb{R}^n$, $u \in U \subset \mathbb{R}^m$, $y \in Y \subset \mathbb{R}^p$ 分别为系统的状态、控制输入及输出, 而 f 及由 m 个列 $g_1, g_2, \dots, g_m$

构成的 g 均为光滑向量场, h 为光滑映射.

定义 2.1^[1,2] 具有供给率 $S(t) = y^T u$ 的系统 (2.1) 被称作无源耗散, 如果存在一个 C^1 类非负函数 $V(x)$ 则称作系统的储能函数, 使得对于一切允许控制 $u \in U$ 及 $x_0 = x(t_0) \in X$, 有

$$V(x(t)) \leq V(x(t_0)) + \int_{t_0}^t S(t) dt \quad (2.2)$$

或写成微分形式:

$$\frac{dV(x(t))}{dt} \leq S(t) \quad (2.3)$$

成立. 其中 $x(t)$ 是系统 (2.1) 的轨线.

不等式 (2.2) 或 (2.3) 被称为耗散不等式. 下面我们给出 KYP (Kalman-Yacubovitch-Popov) 性质的定义:

定义 2.2^[1,2] 我们说系统 (2.1) 具有 KYP 性质, 即对于供给率为 $S = y^T u$ 的系统 (2.1). 如果存在一个 C^1 类的非负储能函数 $V(x): x \rightarrow \mathbb{R}$, $V(0) = 0$. 使得对于一切 $x(t) \in X$ 有关系式

$$\begin{cases} \frac{\partial V}{\partial x} f(x) \leq 0, \\ \frac{\partial V}{\partial x} g(x) = h(x) \end{cases} \quad (2.4)$$

成立.

现在将无源耗散系统的概念及 KYP 性质加以推广,给出具有 L_2 增益的耗散系统的概念及推广的 KYP 性质.

定义 2.3 系统(2.1)被称作是具有小于或等于 γ 的 L_2 增益的耗散系统,如果该系统具有供给率:

$$S(t) = \gamma^2 \|u\|^2 - \|y\|^2 \quad (2.5)$$

以及储能函数 $V(x) \geq 0, V(0) = 0$, 并且沿着(2.1)的轨迹满足耗散不等式

$$\frac{dV(x(t))}{dt} \leq \gamma^2 \|u\|^2 - \|y\|^2. \quad (2.6)$$

定义 2.4 我们说供给率为 $S(t) = \gamma^2 \|u\|^2 - \|y\|^2$ 的系统(2.1),具有广义的 KYP 性质;如果存在一个 c^1 类的非负储能函数 $V(x); x \rightarrow \mathbb{R}^n, V(0) = 0$,使得沿着(2.1)的轨迹 $x(t) \in X$ 满足不等式组:

$$\begin{cases} \frac{\partial V}{\partial x} f(x) \leq -2h^T(x)h(x), \\ \frac{\partial V}{\partial x} g(x) = 2\gamma h^T(x). \end{cases} \quad (2.7)$$

若系统(2.1)具有广义的 KYP 性质,那么我们就可以给出非线性 H_∞ 控制系统的一种比较简单的解法.

下面我们先研究 γ -耗散系统与 H_∞ 控制系统之间的联系.

3 H_∞ 方法与 γ -耗散系统的联系 (The relation between H_∞ method and γ -passive systems)

对于一个广义的非线性系统

$$\begin{cases} \dot{x} = f(x, u, \omega), \\ z = h(x, u, \omega), \\ y = g(x, \omega), \end{cases}$$

其中

$$x \in \mathbb{R}^n, u \in \mathbb{R}^{m_1}, \omega \in \mathbb{R}^{m_2}, z \in \mathbb{R}^{p_1}, y \in \mathbb{R}^{p_2}$$

分别表示系统的状态、控制输入、外部输入、受控输出和量测信号.

非线性 H_∞ 控制问题是寻找控制律 c ,使得闭环系统当 $\omega = 0$ 时渐近稳定,且对于 $\forall T \geq 0, \omega(t) \in L_2[0, T]$, 关系式

$$\int_0^T \|z(t)\|^2 dt \leq \gamma^2 \int_0^T \|\omega(t)\|^2 dt$$

成立.

由 Willems 的动态耗散理论可知, L_2 增益有限性只是将供给率取为 $\gamma^2 \|\omega(t)\|^2 - \|z(t)\|^2$ 时

耗散性的特例,因而 Willems 的耗散性理论在非线性的 H_∞ 问题的研究中具有重要的作用.

在我们所讨论的问题中,我们将供给率 $S(t)$ 取为:

$$S(t) = \gamma^2 \|u\|^2 - \|y\|^2.$$

用耗散不等式

$$\frac{dV(x(t))}{dt} \leq \gamma^2 \|u\|^2 - \|y\|^2$$

来取代 H_∞ 控制问题中的最优性能指标,这样就将 H_∞ 控制问题与 γ -耗散系统联系起来了.

对于我们所讨论的系统,我们有如下定理:

定理 3.1 对于系统

$$\Sigma: \begin{cases} \dot{x}(t) = f(x(t)) + g(x(t))u(t), \\ y(t) = h(x(t)). \end{cases}$$

设

$$x(0) = 0, f(0) = 0, h(0) = 0,$$

关于供给率

$$S(t) = \gamma^2 \|u\|^2 - \|y\|^2,$$

若该系统具有推广的 KYP 性质,则对于该系统而言的 H_∞ 问题是可解的.

证 对于系统 Σ ,构造 Hamilton 函数

$$H(x, y, u, \frac{\partial V}{\partial x}) = \frac{\partial V}{\partial x} [f(x) + g(x)u] - \gamma^2 \|u\|^2 + \|y\|^2,$$

显然, $H(x, y, u, \frac{\partial V}{\partial x})$ 是一个关于 u 的二次多项式.

$$\frac{\partial H}{\partial u} = 0, \text{ 求得 } u = u^* = \frac{1}{2\gamma^2} g^T(x) \frac{\partial V}{\partial x},$$

$$H^*(x, y, \frac{\partial V}{\partial x}) =$$

$$H(x, y, u^*, \frac{\partial V}{\partial x}) =$$

$$\frac{\partial V}{\partial x} f(x) + \frac{1}{4\gamma^2} \frac{\partial V}{\partial x} g(x) g^T(x) \frac{\partial V}{\partial x} + y^T y,$$

(3.1)

从而 Hamilton 函数可以改写成

$$H^*(x, y, u, \frac{\partial V}{\partial x}) = H^*(x, y, \frac{\partial V}{\partial x}) - \gamma^2 \|u - u^*\|^2.$$

(3.2)

由于系统 Σ 具有广义的 KYP 性质;即存在有 c^1 类非负函数 $V(x), V(0) = 0$, 使关系式

$$\begin{cases} \frac{\partial V}{\partial x} f(x) \leq -2h^T(x)h(x), \\ \frac{\partial V}{\partial x} g(x) = 2\gamma h^T(x) \end{cases}$$

成立,将它们代入(3.1)式,就有

$$H^*(x, y, \frac{\partial V}{\partial x}) =$$

$$\frac{\partial V}{\partial x} f(x) + \frac{1}{4\gamma^2} \frac{\partial V}{\partial x} g(x) g^T(x) \frac{\partial V^T}{\partial x} + y^T y \leq 0 \quad (3.3)$$

成立. 从而有: $H(x, y, u, \frac{\partial V}{\partial x}) \leq 0$ 成立.

也即: 耗散不等式

$$\frac{dV(x(t))}{dt} \leq \gamma^2 \|u\|^2 - \|y\|^2$$

成立. 所以对于系统 Σ 而言, H_∞ 问题是可解的.

进一步研究可以发现, 具有广义 KYP 性质的闭环反馈系统是全局渐近稳定的, 从以下定理可以导出.

定理 3.2 非线性控制系统 Σ , 若具有广义的 KYP 性质, 并且关于初始条件 $x(t) = 0$, 是零状态可检测的, 则闭环反馈系统是全局渐近稳定的, 且具有小于或等于 γ 的 L_2 增益.

证 若系统 Σ 具有广义的 KYP 性质, 即存在有 c^1 类非负函数 $V(x): X \rightarrow \mathbb{R}$, 且 $V(0) = 0$, 使得

$$\begin{cases} \frac{\partial V}{\partial x} f(x) \leq -2h^T(x)h(x), \\ \frac{\partial V}{\partial x} g(x) = 2\gamma h^T(x), \end{cases}$$

则不等式(3.3)成立, 即

$$\frac{\partial V}{\partial x} f(x) + \frac{1}{4\gamma^2} \frac{\partial V}{\partial x} g(x) g^T(x) \frac{\partial V^T}{\partial x} + y^T y \leq 0.$$

显然, 我们若取

$$u = \frac{1}{2\gamma^2} g^T(x) \frac{\partial V^T}{\partial x} = \frac{1}{\gamma} y$$

时, 系统是全局渐近稳定的. 不等式(3.3)成立, 也意味着耗散不等式

$$\frac{dV(x(t))}{dt} \leq \gamma^2 \|u\|^2 - \|y\|^2, \quad V(0) = 0$$

成立. 在 $[0, T]$ 上, 积分上述不等式有

$$V(x(t)) - V(x(0)) \leq \int_0^T (\gamma^2 \|u\|^2 - \|y\|^2) ds,$$

若系统关于初始条件 $x(0) = 0$ 是零状态可检测的, 令 $T \rightarrow +\infty$ 可得:

$$\int_0^{+\infty} \|y\|^2 ds \leq \gamma^2 \int_0^{+\infty} \|u\|^2 ds,$$

这表明, 该系统具有小于或等于 γ 的 L_2 增益.

4 例子(Example)

考虑非线性控制系统

$$\begin{pmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} -4x_1^3 - 3x_1x_2 \\ -x_1^2 - x_2 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 2x_1 \\ 1 \end{pmatrix} u,$$

$$y = 2x_1^2 + x_2,$$

令 $\gamma = 1$, 由

$$\begin{cases} \frac{\partial V}{\partial x} f(x) \leq -2h^T(x)h(x), \\ \frac{\partial V}{\partial x} g(x) = 2h^T(x), \end{cases}$$

有

$$\begin{cases} \left(\frac{\partial V}{\partial x_1}, \frac{\partial V}{\partial x_2} \right) \begin{pmatrix} 2x_1 \\ 1 \end{pmatrix} = 2(2x_1^2 + x_2), \\ \left(\frac{\partial V}{\partial x_1}, \frac{\partial V}{\partial x_2} \right) \begin{pmatrix} -4x_1^3 - 3x_1x_2 \\ -x_1^2 - x_2 \end{pmatrix} \leq -2(2x_1^2 + x_2)^2. \end{cases}$$

我们将“ $\leq$ ”取为“ $=$ ”, 解得

$$\frac{\partial V}{\partial x_1} = 2x_1, \quad \frac{\partial V}{\partial x_2} = 2x_2,$$

由 $V(0) = 0$ 得

$$V(x) = (x_1^2 + x_2^2),$$

若取 $u = -y$ 则

$$\dot{V} = -4(2x_1^2 + x_2)^2 < 0,$$

所以系统是渐近稳定的.

5 结束语(Conclusion)

本文推出了广义的 KYP 性质, 利用这种性质, 简化了求解 $V(x)$ 的困难.

参考文献(References)

- [1] Bonnard B et al. Analysis of Controlled Dynamical Systems[M]. Boston: Birkhauser Boston, 1991, 118 - 133
- [2] Byrnes C, Isidori A and Willems J C. Passivity, feedback equivalence and the global stabilization of minimum phase nonlinear systems [J]. IEEE Trans. Automat. Contr., 1992, 36: 1228 - 1240
- [3] Willems J C. Dissipative dynamical systems (I), (II)[J]. Arch. Rational Mechanics and Analysis, 1972, 45: 321 - 393

本文作者简介

杨峻松 1943 年生, 1966 年大学本科毕业, 1981 年西北工业大学应用数学系硕士研究生毕业, 1982 年 ~ 1986 年三机部第 631 研究所任工程师. 现为青岛大学理工学院数学系副教授. 研究方向为控制理论.