

文章编号: 1000-8152(2002)06-0912-03

一类不确定非线性系统的鲁棒 H_∞ 控制*

关新平, 华长春, 龙承念

(燕山大学 电气工程学院, 河北秦皇岛 066004)

摘要: 在一种工程应用背景之下, 考虑了一类非线性系统的鲁棒 H_∞ 控制问题, 不确定性范数有界, 基于 H J I 不等式研究了状态反馈控制器设计问题, 使得闭环系统满足 H_∞ 干扰抑制性能要求.

关键词: 非线性系统; 鲁棒 H_∞ 控制; H J I 不等式

中图分类号: TP273, TP13 **文献标识码:** A

Robust H_∞ control for a class of uncertain nonlinear systems

GUAN Xin-ping, HUA Chang-chun, LONG Cheng-nian

(Institute of Electrical Engineering, Yanshan University, Hebei Qinhuangdao 066004, China)

Abstract: The problem of robust H_∞ control for a class of nonlinear systems under engineering background is considered. The uncertainties are norm bounded. Based on the Hamilton-Jacobi inequality, a state feedback control law is constructed such that the closed-loop systems satisfy H_∞ robust disturbance attenuation performance.

Key words: nonlinear systems; robust H_∞ control; H J I inequality

1 引言 (Introduction)

非线性 H_∞ 控制是线性系统 H_∞ 控制问题的一个自然延伸, 它借鉴的是线性系统下干扰抑制的思想. 在保证系统稳定的前提下, 使干扰对系统的评价性能的影响被抑制到所要求的最小程度, 在这一思路下, 已经取得了许多丰富的成果^[1-6].

文献[3]在一种工程应用背景之下, 考虑了本文所对应的线性系统情形的鲁棒 H_∞ 控制问题. 而本文将推广到非线性系统, 考虑了相应的状态反馈情形. 文献[6]也考虑了类似本文的系统, 但没有考虑输入端存在不确定性情形. 本文的处理方法独特, 以往文献从构造李雅普诺夫函数入手, 而本文考虑把不确定项与干扰放在一起考虑, 得到了较好的结果, 且本文的结果取线性情形时, 正好是文献[3]的主要结果而文献[6]却做不到这一点.

2 系统描述与基本假设 (System description and basic assumption)

考虑如下的非线性系统:

$$\begin{cases} \dot{x}(t) + \Delta j(x) = \\ f(x) + \Delta f(x) + g_1(x)\omega + (g_2(x) + \Delta g_2(x))u, \\ z = h(x) + k(x)u. \end{cases} \quad (1)$$

其中, $x(t) \in \mathbb{R}^n$ 是在原点某领域的状态向量 $x(0) = 0$, $z \in \mathbb{R}^m$ 是评价输出向量, $u \in \mathbb{R}^p$ 为控制输入, ω 为外界扰动. $f(x)$, $g_1(x)$, $g_2(x)$, $h(x)$, $k(x)$ 为具有适当维数的已知函数向量和矩阵.

我们设系统(1)中的不确定性满足如下的通常的假设:

假设 1 系统(1)中不确定项满足 $\Delta j(x) = e_j \delta_j$, $\Delta f(x) = e_f \delta_f$, $\Delta g_2(x) = e_u \delta_u$, 其中 $\|\delta_j\| \leq \|W(x)\dot{x}\|$, $\|\delta_f\| \leq \|m_f(x)\|$, $\|\delta_u\| \leq \|m_u(x)\|$.

定义 1 如果系统(1)当 $u = 0$ 时, 满足如下条件, 则称该系统满足鲁棒 H_∞ 性能指标:

1) 当 $w = 0$ 时, 系统的平衡点 $x = 0$ 对于任意满足假设 1 的不确定性是稳定的.

2) 当 $x(0) = 0$ 时, 对于任意给定的 $T > 0$ 和某个给定的 γ , 有 $\|z\|_T < \gamma \|\omega\|_T, \forall w \in L_2[0, T]$, 此时所取的范数为广义的 L_2 范数.

3 主要结果 (Main results)

作为一个简化情形, 我们考虑系统

$$\begin{cases} \dot{x}(t) + \Delta j(x) = f(x) + g_1(x)\omega, \\ z = h(x) \end{cases} \quad (2)$$

的鲁棒 H_∞ 问题.

* 基金项目: 国家杰出青年基金(69925308)资助项目.

收稿日期: 2000-06-28; 收修改稿日期: 2001-05-31.

定理 1 对于系统(2)若存在适当的常数 $\lambda_j > 0$, 使得如下的 HJI 不等式

$$\frac{\partial V}{\partial x} f + \gamma^2 \left(\frac{1}{2\gamma^2} \frac{\partial V}{\partial x} B + C^T D \right) Q^{-1} \left(\frac{1}{2\gamma^2} \frac{\partial V}{\partial x} B + C^T D \right)^T + \gamma^2 C^T C < 0 \quad (3)$$

有光滑正定解 $V(x)$, 则系统(2)满足鲁棒 H_∞ 性能指标.

上式中

$$\begin{cases} Q = I - D^T D > 0, B = [g_1(x), \lambda_j e_j], \\ C = \begin{bmatrix} \frac{1}{\gamma} h(x) \\ \frac{1}{\lambda_j} W f(x) \end{bmatrix}, D = \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{1}{\lambda_j} W B \end{bmatrix}. \end{cases} \quad (4)$$

证 我们的基本思路是将状态导数的扰动作为一种等效的外界扰动, 并且定义一个包含它的广义的外界扰动. 为此, 我们设

$$d = \begin{bmatrix} d_1 \\ d_2 \end{bmatrix}, d_1 = \omega, d_2 = -\frac{\delta_j}{\lambda_j}. \quad (5)$$

考虑

$$\begin{aligned} \frac{\partial V}{\partial x} (f + g_1 \omega - e_j \delta_j) + \|z\|^2 - \gamma^2 \|\omega\|^2 = \\ \frac{\partial V}{\partial x} (f + B d) + h^T h - \gamma^2 d^T d + \gamma^2 d_2^T d_2, \end{aligned} \quad (6)$$

注意到

$$\begin{aligned} \gamma^2 d_2^T d_2 &\leq \frac{\gamma^2}{\lambda_j^2} x^T W^T W x = \\ \frac{\gamma^2}{\lambda_j^2} (f + g_1 \omega - e_j \delta_j)^T W^T W (f + g_1 \omega - e_j \delta_j) &= \\ \frac{\gamma^2}{\lambda_j^2} (f + B d)^T W^T W (f + B d) &= \\ \frac{\gamma^2}{\lambda_j^2} f^T W^T W f + \frac{\gamma^2}{\lambda_j^2} d^T B^T W^T W B d + \frac{2\gamma^2}{\lambda_j^2} f^T W^T W B d. \end{aligned} \quad (7)$$

将式(7)代入式(6), 可得

$$\begin{aligned} \frac{\partial V}{\partial x} (f + g_1 \omega - e_j \delta_j) + \|z\|^2 - \gamma^2 \|\omega\|^2 &\leq \\ \frac{\partial V}{\partial x} (f + B d) + \gamma^2 C^T C - \gamma^2 d^T Q d + \gamma^2 (C^T D d + d^T D^T C) &= \\ \frac{\partial V}{\partial x} f + \gamma^2 C^T C - \gamma^2 \left\| Q^{\frac{1}{2}} d - Q^{-\frac{1}{2}} \left(\frac{1}{2\gamma^2} \frac{\partial V}{\partial x} B + C^T D \right)^T \right\|^2 + \\ \gamma^2 \left(\frac{1}{2\gamma^2} \frac{\partial V}{\partial x} B + C^T D \right) Q^{-1} \left(\frac{1}{2\gamma^2} \frac{\partial V}{\partial x} B + C^T D \right)^T &\leq \\ \frac{\partial V}{\partial x} f + \gamma^2 \left(\frac{1}{2\gamma^2} \frac{\partial V}{\partial x} B + C^T D \right) Q^{-1} \left(\frac{1}{2\gamma^2} \frac{\partial V}{\partial x} B + \right. \\ \left. C^T D \right)^T + \gamma^2 C^T C < 0. \end{aligned}$$

积分后得

$$V(x(T)) - V(x(0)) + \|z\|^2 - \gamma^2 \|\omega\|^2 < 0.$$

由于 $V(x(0)) = 0, V(x(T)) > 0$, 从而 $\|z\| < \gamma \|\omega\|$. 当 $\omega = 0$ 时, 有 $\dot{V} < 0$, 从而系统是全局渐近稳定的. 因此, 系统满足鲁棒 H_∞ 性能指标.

证毕.

注 1 考虑线性情形:

$$\begin{cases} \dot{x}(t) + \Delta j(\dot{x}) = Ax + B\omega, \\ z = Cx. \end{cases}$$

取 Lyapunov 函数为二次型函数 $x^T P x$, 则经过简单的化简, 式(3)转化为 Riccati 不等式:

$$A^T P + PA + \gamma^2 \left(\frac{1}{\gamma^2} P \hat{B} + \hat{C}^T \hat{D} \right) Q^{-1} \left(\frac{1}{\gamma^2} P \hat{B} + \hat{C}^T \hat{D} \right)^T + \gamma^2 \hat{C}^T \hat{C} < 0.$$

上式中

$$Q = I - \hat{D}^T \hat{D} > 0, \hat{B} = [B, \lambda_j e_j],$$

$$\hat{C} = \begin{bmatrix} \frac{1}{\gamma} C \\ \frac{1}{\lambda_j} W A \end{bmatrix}, \hat{D} = \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ \frac{1}{\lambda_j} W B & W e_j \end{bmatrix}.$$

此结果是文献[3]的一个主要结果.

我们进一步考虑系统

$$\begin{cases} \dot{x}(t) + \Delta j(\dot{x}) = f(x) + \Delta f(x) + g_1(x)\omega, \\ z = h(x). \end{cases} \quad (8)$$

定理 2 若存在适当的常数 $\lambda_j, \lambda_f > 0$, 使得如下的 HJI 不等式

$$\frac{\partial V}{\partial x} f + \gamma^2 \left(\frac{1}{2\gamma^2} \frac{\partial V}{\partial x} B + C^T D \right) Q^{-1} \left(\frac{1}{2\gamma^2} \frac{\partial V}{\partial x} B + C^T D \right)^T + \gamma^2 C^T C < 0 \quad (9)$$

有光滑正定解 $V(x)$, 则系统(8)满足鲁棒 H_∞ 性能指标. 上式中

$$\begin{cases} Q = I - D^T D > 0, C = \begin{bmatrix} \frac{1}{\gamma} h^T & \frac{1}{\lambda_j} f^T W^T & \frac{1}{\lambda_f} m_f^T \end{bmatrix}^T, \\ B = [g_1 \quad \lambda_j e_j \quad \lambda_f e_f], D = \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{1}{\lambda_j} W B \\ 0 \end{bmatrix}. \end{cases} \quad (10)$$

证 与定理 1 的证明一样, 我们引入式(6)的广义外界扰动 d ,

$$d = \begin{bmatrix} d_1 \\ d_2 \\ d_3 \end{bmatrix}, d_1 = \omega, d_2 = -\frac{\delta_j}{\lambda_j}, d_3 = \frac{\delta_f}{\lambda_f}.$$

以下证明与定理 1 类似,故略.

注 2 考虑线性情形,本结论也可以推广到文献[3]的主要结论,从略.

下面我们考虑控制输入不为零且控制端含有结构不确定性的系统(1)的鲁棒 H_∞ 控制问题.

定理 3 若存在适当的常数 $\lambda_j, \lambda_f, \lambda_u > 0$, 使得如下的 HJI 不等式

$$\frac{\partial V}{\partial x} f + \gamma^2 \left(\frac{1}{2\gamma^2} \frac{\partial V}{\partial x} B + C^T D \right) Q^{-1} \left(\frac{1}{2\gamma^2} \frac{\partial V}{\partial x} B + C^T D \right)^T + \gamma^2 C^T C - \frac{1}{4} ab^{-1} a^T < 0 \quad (11)$$

有光滑正定解 $V(x)$, 其中

$$a = \left[\frac{\partial V}{\partial x} g_2 + \frac{2\gamma^2}{\lambda_j^2} \left(\frac{1}{2\gamma^2} \frac{\partial V}{\partial x} B + C^T D \right) Q^{-1} B^T + f^T \right] W^T W g_2 + 2h^T k,$$

$$b = \left[\frac{\gamma^2}{\lambda_j^2} g_2^T W^T (WBQ^{-1} B^T W^T + I) W g_2 + \left(k^T k + \frac{\gamma^2}{\lambda_u^2} m_u^T m_u \right) \right],$$

$$B = [g_1 \quad \lambda_j e_j \quad \lambda_f e_f \quad \lambda_u e_u], \quad Q = I - D^T D > 0,$$

$$C = \left[\frac{1}{\gamma} h_1^T \quad \frac{1}{\lambda_j} f^T W^T \quad \frac{1}{\lambda_f} m_f^T \quad 0 \right]^T,$$

$$D = \left[0 \quad \frac{1}{\lambda_j} B^T W^T \quad 0 \quad 0 \right]^T.$$

则反馈控制器 $u = -\frac{1}{2} b^{-1} a^T$, 能使系统(11)满足鲁棒 H_∞ 性能指标.

证 与定理 1 的证明一样,我们引入式(5)的广义外界扰动 $d, d = [d_1^T \quad d_2^T \quad d_3^T \quad d_4^T]^T$, 其中 $d_1 = \omega, d_2 = -\frac{\delta_j}{\lambda_j}, d_3 = \frac{\delta_f}{\lambda_f}, d_4 = \frac{1}{\lambda_u} \delta_u$, 我们把 $f + g_2 u$ 和 $h + ku$ 看成一个整体,由定理 1 的结果,会得到系统(1)满足 H_∞ 指标的条件即下式成立

$$\frac{\partial V}{\partial x} \bar{f} + \gamma^2 \left(\frac{1}{2\gamma^2} \frac{\partial V}{\partial x} B + \bar{C}^T D \right) Q^{-1} \left(\frac{1}{2\gamma^2} \frac{\partial V}{\partial x} B + \bar{C}^T D \right)^T + \gamma^2 \bar{C}^T \bar{C} < 0. \quad (12)$$

其中

$$\begin{cases} \bar{f} = f + g_2 u, \\ \bar{C} = C + \left[0 \quad \frac{1}{\lambda_j} u^T g_2^T W^T \quad 0 \quad \frac{1}{\lambda_u} u^T m_u^T \right]^T. \end{cases} \quad (13)$$

式(13)代入式(12)得

$$\frac{\partial V}{\partial x} \bar{f} + \gamma^2 \left(\frac{1}{2\gamma^2} \frac{\partial V}{\partial x} B + \bar{C}^T D \right) Q^{-1} \left(\frac{1}{2\gamma^2} \frac{\partial V}{\partial x} B + \bar{C}^T D \right)^T + \gamma^2 \bar{C}^T \bar{C} < 0$$

$$\bar{C}^T D)^T + \gamma^2 \bar{C}^T \bar{C} =$$

$$\frac{\partial V}{\partial x} f + \gamma^2 \left(\frac{1}{2\gamma^2} \frac{\partial V}{\partial x} B + C^T D \right) Q^{-1} \left(\frac{1}{2\gamma^2} \frac{\partial V}{\partial x} B +$$

$$C^T D \right)^T + \gamma^2 C^T C - \frac{1}{4} ab^{-1} a^T +$$

$$\left(u + \frac{1}{2} b^{-1} a^T \right)^T b \left(u + \frac{1}{2} b^{-1} a^T \right) - \frac{1}{4} ab^{-1} a^T.$$

所以当状态反馈控制器取为 $u = -\frac{1}{2} b^{-1} a^T$, 在式(11)满足的前提下能使系统(1)满足鲁棒 H_∞ 性能要求. 证毕.

4 结论(Conclusion)

以往的文献中通常讨论与状态相联系的扰动,而状态导数的扰动研究的较少,而又不容否认这一扰动具有的独特的工程意义.本文在较为一般的情形下考虑了具有此类扰动的非线性系统的鲁棒 H_∞ 控制问题,基于 HJI 不等式研究了控制器的设计问题.

参考文献(References)

- [1] Van der Schaft A J. L_2 -gain analysis of nonlinear systems and nonlinear state feedback H_∞ control [J]. IEEE Trans. Automatic Control, 1992, 37(6): 770-784
- [2] Isidori A, Astolfi A. Disturbance attenuation and H_∞ control via measurement feedback in nonlinear systems [J]. IEEE Trans. Automatic Control, 1992, 37(9): 1283-1293
- [3] Shen Tielong, Zhang Huaiquan, Tamura K. Riccati equation approach to robust L_2 -gain synthesis for a class of uncertain nonlinear systems [J]. Int. J. Control, 1996, 64(6): 1177-1188
- [4] Wang Xiangdong, Gao Liqun, Zhang Siying. Robust H_∞ control for nonlinear systems with parameter uncertain nonlinear systems with state feedback [J]. Acta Automatica Sinica, 1999, 25(2): 221-225 (in Chinese)
- [5] Lu Guoping, Zheng Yufan. Robust H_∞ control for nonlinear systems with parameter uncertainty [J]. Acta Automatica Sinica, 1999, 25(3): 388-392 (in Chinese)
- [6] Fu Yusun, Tian Zuohua, Shi Songjiao. H_∞ robust control for a class of nonlinear systems [J]. Acta Automatica Sinica, 2000, 26(1): 121-126 (in Chinese)

本文作者简介

关新平 见本刊 2002 年第 1 期第 130 页.

华长春 1979 年生. 硕士研究生. 研究方向为非线性系统、时滞系统的鲁棒控制.

龙承念 见本刊 2002 年第 2 期第 219 页.