

一类不确定非完整动力学系统的鲁棒镇定^{*}

董文杰 霍伟

(北京航空航天大学第七研究室·北京, 100083)

摘要: 研究了一类不确定非完整动力学系统的鲁棒镇定问题, 设计出了时变镇定律, 仿真结果表明了该镇定律的有效性。

关键词: 非完整控制系统; 不确定非线性系统; 鲁棒镇定; 移动机器人

Robust Stabilization of Uncertain Dynamic Nonholonomic Systems

Dong Wenjie and Huo Wei

(The Seventh Research Division, Beijing University of Aeronautics and Astronautics·Beijing, 100083, P. R. China)

Abstract: This paper studies robust stabilization problem of uncertain dynamic nonholonomic chained system. New time-varying controller is given. Simulation results show effectiveness of the approach.

Key words: nonholonomic control; uncertain nonlinear system; nonlinear system; wheeled mobile robot

1 问题的提出(Problem statement)

文献[1]讨论了惯性参数未知非完整动力学系统的镇定问题, 提出了一种自适应控制方案。但其计算较为复杂, 为克服该缺点, 本文提出一种新的鲁棒控制方案。

受非完整约束机械系统的一般方程为

$$M(q)\ddot{q} + C(q, \dot{q})\dot{q} + G(q) = B(q)\tau + J^T(q)\lambda, \quad (1)$$

$$J(q)\dot{q} = 0. \quad (2)$$

其中 $q = [q_1, \dots, q_n]^T$ 是广义坐标, $M(q)$ 是 $n \times n$ 维有界正定对称阵, $C(q, \dot{q})\dot{q}$ 表示哥氏力和离心力, $G(q)$ 表示重力项, $B(q)$ 是 $n \times m$ 维列满秩输入变换阵, $2 \leq m < n$, $J(q)$ 是 $(n-m) \times n$ 维满秩矩阵, λ 是 $(n-m)$ 维 Lagrange 乘子, τ 是 m 维输入, T 表示转置。假定约束(2)是完全非完整的。式(1)有如下两个性质: 1) 适当定义 $C, M - 2C$ 是反对称阵; 2) $M(q)\dot{\xi} + C(q, \dot{q})\dot{\xi} + G(q) = Y(q, \dot{q}, \xi, \dot{\xi})a$, 其中 $a \in \mathbb{R}^P$ 是常值惯性参数向量, $Y(q, \dot{q}, \xi, \dot{\xi})$ 与 a 无关。

设 $g_1(q), \dots, g_m(q)$ 构成 $J(q)$ 零空间的基, 记 $g(q) = [g_1(q), \dots, g_m(q)]$, 则由式(2)知, 存在 $v = [v_1, \dots, v_m]^T$ 使得

$$\dot{q} = g(q)v = g_1(q)v_1 + \dots + g_m(q)v_m. \quad (3)$$

将上式两边求导并代入式(1)中, 然后两边再同时左乘 $g^T(q)$, 消去式(1)中的 $J^T(q)\lambda$, 得到

$$M_1(q)\dot{v} + C_1(q, \dot{q})v + G_1(q) = B_1(q)\tau. \quad (4)$$

其中 $M_1(q) = g^T(q)M(q)g(q)$, $C_1(q, \dot{q}) = g^T(q)M(q)\dot{g}(q) + g^T(q)C(q, \dot{q})g(q)$, $G_1(q) = g^T(q)G(q)$, $B_1(q) = g^T(q)B(q)$. 因而消去约束反力后, 系统(1), (2)由方程(3), (4)描述。易证, $M_1(q)$ 是对称正定阵, $M_1 - 2C_1$ 是反对称阵, 且 $M_1(q)\dot{\xi} + C_1(q, \dot{q})\dot{\xi} + G_1(q) = Y_1(q, \dot{q}, \xi, \dot{\xi})a$, 其中 $Y_1(q, \dot{q}, \xi, \dot{\xi})$ 与 a 无关。假定 $B_1(q)$ 是满秩的。本文研究的问题是: 当 a 未知时, 如何设计 τ , 使系统(3), (4)的状态 q 和 v 渐近趋于零点。

由于一般情况的复杂性, 本文讨论式(3)能够化成单链形式的系统。不失一般性, 假设式(3)为单链形式

$$\dot{q}_1 = v_1; \dot{q}_j = v_1 q_{j+1}, (2 \leq j \leq n-1); \dot{q}_n = v_2. \quad (5)$$

方程(3)化成式(5)的充分及必要条件见文献[2]。对于多链形式的系统, 不难得出本文给出的结果, 略去。

2 控制器设计(Controller design)

记 $h_1(q) = [1, q_3, \dots, q_n, 0]^T$, $H_2 = [0, \dots, 0, 1]^T$, 式(5)等价于 $\dot{q} = h_1(q)v_1 + h_2v_2$. 取全局同胚变换 $z = \psi(q)$: $z_1 = q_1, z_2 = q_2, z_3 = q_3, z_{j+3} = k_j z_{j+1} + L_{h_1} z_{j+2}$ ($1 \leq j \leq n-3$), 其中 $k_i > 0$ ($1 \leq i \leq n-3$), $L_{h_1} z_{j+2} = \frac{\partial z_{j+2}}{\partial q} h_1(q)$, ($1 \leq j \leq n-3$)。系统(4),

* 国家自然科学基金(69774009)资助课题。

本文于 1997 年 7 月 14 日收到, 1998 年 9 月 16 日收到修改稿。

(5) 变换成如下形式

$$\begin{cases} \dot{z}_1 = v_1; \dot{z}_2 = v_1 z_3, \\ \dot{z}_{j+2} = -k_j v_1 z_{j+1} + v_1 z_{j+3}, \quad (1 \leq j \leq n-3), \\ \dot{z}_n = v_1 L_{h_1} z_n + v_2, \\ M_2(z) \dot{v} + C_2(z, \dot{z}) v + G_2(z) = B_2(z) \tau. \end{cases} \quad (6)$$

其中 $M_2(z) = M_1(q)|_{q=\psi^{-1}(z)}$, $C_2(z, \dot{z}) = C_1(q, \dot{q})|_{q=\psi^{-1}(z)}$, $G_2(z) = G_1(q)|_{q=\psi^{-1}(z)}$, $B_2(z) = B_1(q)|_{q=\psi^{-1}(z)}$. 易于证明 $M_2 - 2C_2$ 是反对称阵, 且 $M_2(z)\xi + C_2(z, \dot{z})\xi + G_2(z) = Y_2(z, \dot{z}, \xi, \dot{\xi})a$, 其中 $Y_2(z, \dot{z}, \xi, \dot{\xi})$ 与 a 无关. 设 a_0 为 a 的一个估计值且 $\|a - a_0\| \leq \rho$, 则有如下定理.

定理 1 对于系统(6), 控制律

$$\begin{aligned} \tau &= B_2^{-1}(z)[Y_2(z, \dot{z}, \eta, \dot{\eta})(a_0 + u) - \\ &\quad K_p(v - \eta) - \Lambda]. \end{aligned} \quad (7)$$

镇定系统的状态 z 和 v 到坐标原点, 其中

$$\eta = \begin{bmatrix} \eta_1 \\ \eta_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\mu_1 z_1 + h(z_2, \dots, z_n, t) \\ -\mu_2 z_n - (k_{n-2} z_{n-1} + L_{h_1} z_n) \eta_1 \end{bmatrix}, \quad (8)$$

$$\begin{aligned} \Lambda &= \left[\frac{z_{n-1} z_n}{k_1 \cdots k_{n-3}} + \frac{z_n L_{h_1} z_n}{k_1 \cdots k_{n-2}}, \frac{z_n}{k_1 \cdots k_{n-2}} \right]^T, \\ u &= \begin{cases} -\rho \frac{Y_2^T(v - \eta)}{\|Y_2^T(v - \eta)\|}, & \text{若 } \|Y_2^T(v - \eta)\| \neq 0, \\ 0, & \text{若 } \|Y_2^T(v - \eta)\| = 0. \end{cases} \end{aligned}$$

且 k_{n-2}, μ_1 和 μ_2 是正常数, K_p 是正定矩阵. $h(z_2, \dots, z_n, t)$ 满足如下两个性质: 1) $h(z_2, \dots, z_n, t)$ 是 C^{j+1} ($j \geq 1$) 类函数, 相对 t 一致有界, 且对 t 的各阶偏导数一致有界; $h(0, \dots, 0, t) \equiv 0$; 2) z_i 有界及 \dot{z}_i 和 $z_i \dot{h}$ ($2 \leq i \leq n$) 趋于零意味着 z_i ($2 \leq i \leq n-1$) 趋于零(满足此条件的 $h(\cdot)$ 见注 1).

为证明此定理, 需用到 Barbalat 引理的两个变形, 其叙述如下:

引理 1 给定一个可微函数 $f(t): \mathbb{R}^+ \rightarrow \mathbb{R}$, 当 $t \rightarrow \infty$ 时, 它收敛于某有限值. 若 $f(t)$ 的导数 $\dot{f}(t)$ 可表示成如下两项之和: 第一项一致连续, 第二项当 t 趋于无穷时趋于零, 则当 $t \rightarrow \infty$ 时, $\dot{f}(t) \rightarrow 0$.

引理 2 可微函数 $f(t): \mathbb{R}^+ \rightarrow \mathbb{R}$, 若 $f(t) \in L_2^1$, $\dot{f}(t) \in L_\infty^1$, 则当 $t \rightarrow \infty$ 时, $f(t) \rightarrow 0$. 其中 L_∞^m 是 m 维有界函数的集合, L_2^m 是 m 维平方可积的函数集合.

定理 1 的证明 记 $\tilde{v} = v - \eta$, 则闭环系统方程为

$$\begin{cases} \dot{z}_1 = \eta_1 + v_1; \dot{z}_2 = \eta_1 z_3 + v_1 z_3, \\ \dot{z}_{j+2} = -k_j (\eta_1 + \tilde{v}_1) z_{j+1} + (\eta_1 + \tilde{v}_1) z_{j+3}, \quad (1 \leq j \leq n-3), \\ \dot{z}_n = -\mu_2 z_n - k_{n-2} \eta_1 z_{n-1} + \tilde{v}_1 L_{h_1} z_n + \tilde{v}_2, \\ \dot{M}_2 \tilde{v} = Y_2(z, \dot{z}, \eta, \dot{\eta})(a_0 - a + u) - C_2 \tilde{v} - K_p \tilde{v} - \Lambda. \end{cases} \quad (9)$$

取

$$V(t) = \frac{1}{2} \left(z_2^2 + \frac{z_3^2}{k_1} + \dots + \frac{z_{n-1}^2}{k_1 k_2 \cdots k_{n-3}} + \frac{z_n^2}{k_1 k_2 \cdots k_{n-2}} + \tilde{v}^T M_2 \tilde{v} \right).$$

V 沿闭环系统求导, 有 $\dot{V} \leq -\frac{\mu_2 z_n^2}{k_1 k_2 \cdots k_{n-2}} - \tilde{v}^T K_p \tilde{v}$.

所以 V 非增且有界. 于是 $z_i \in L_\infty^1$ ($2 \leq i \leq n-1$), $z_n \in L_\infty^1 \cap L_2^1$, $\tilde{v} \in l_\infty^2 \cap l_2^2$.

又由 $\dot{z}_1 = -\mu_1 z_1 + h(z_2, \dots, z_n, t) + \tilde{v}_1$ 易知 $z_1 \in L_\infty^1$, 于是由定义知 $\eta \in L_\infty^2$. 由式(9)的第 n 个方程知 $\dot{z}_n \in L_\infty^1$, 由引理 2 知 $z_n \rightarrow 0$. 由式(9)的最后一个方程及对 M 的假设知 $\tilde{v} \in L_\infty^2$, 由引理 2 知 $\tilde{v} \rightarrow 0$. 对 $\eta_1^2 z_n$ 求导, 由式(9)和式(8)知 $\frac{d}{dt}(\eta_1^2 z_n) = -k_{n-2} \eta_1^3 z_{n-1} + (2\eta_1 \dot{\eta}_1 z_n - \mu_2 \eta_1^2 z_n + \eta_1^2 L_{h_1} z_n \tilde{v}_1 + \eta_1^2 \tilde{v}_2)$, 其中第一项一致连续(因其导数有界), 后几项趋于零, 由引理 1 知 $\frac{d}{dt}(\eta_1^2 z_n) \rightarrow 0$. 因而 $\eta_1^3 z_{n-1}$ 和 $\eta_1 z_{n-1}$ 趋于零. 对 $\eta_1^2 z_{n-1}$ 求导, 有 $\frac{d}{dt}(\eta_1^2 z_{n-1}) = -K_{n-3} \eta_1^3 z_{n-2} + [2\eta_1 \dot{\eta}_1 z_{n-1} + \eta_1^2 (-k_{n-3} \tilde{v}_1 z_{n-2} + \tilde{v}_1 z_n) + \eta_1^3 z_n]$, 其中第一项一致连续, 后几项趋于零, 由引理 1 知 $\frac{d}{dt}(\eta_1^2 z_{n-1}) \rightarrow 0$, 于是 $\eta_1^3 z_{n-2}$ 和 $\eta_1 z_{n-2}$ 趋于零. 依次对 $\eta_1^2 z_j$ ($j = n-2, \dots, 2$) 求导, 重复上述过程可证 $\eta_1 z_j \rightarrow 0$ ($j = n-1, \dots, 2$). 注意到方程(9), 则有 η_2 和 z_i ($2 \leq i \leq n$) 趋于零. 对 $\eta_1 z_j$ ($2 \leq j \leq n-1$) 求导, 有 $\frac{d}{dt}(\eta_1 z_j) = z_j \dot{h}(z_2, \dots, z_n, t) + (\eta_1 \dot{z}_j - \mu_1 \eta_1 z_j - \mu_1 \tilde{v}_1 z_j)$, 其中第一项一致连续, 后几项趋于零, 由引理 1 知 $\frac{d}{dt}(\eta_1 z_j) \rightarrow 0$, 所以 $z_j \dot{h} \rightarrow 0$ ($2 \leq j \leq n-1$). 再由定理假设知 $z_j \rightarrow 0$ ($2 \leq j \leq n-1$), 且 $h(z_2, \dots, z_n, t) \rightarrow 0$. 由 v 和 $h(z_2, \dots, z_n, t)$ 趋于零, 可知 $z_1 \rightarrow 0$, 因而 $\eta \rightarrow 0$ 和 $v \rightarrow 0$. 于是, z 和 v 分别渐近趋于零.

注 1 控制律(7)中的 η 依赖于函数 $h(z_2, \dots, z_n, t)$ 的选取, 如下三个函数满足定理中要求的条件

$$\begin{aligned} \sin(d_1 t) \sum_{j=2}^n c_j z_j^2; & \quad \sum_{j=2}^n a_j \sin(d_j t) z_j; \\ \sum_{j=2}^n a_j \frac{\exp(b_j z_j) - 1}{\exp(b_j z_j) + 1} \sin(d_j t). \end{aligned}$$

其中 $c_j > 0, a_j \neq 0, b_j \neq 0, d_j \neq 0$, 且 $d_i \neq d_j$ (当 $i \neq j$ 时).

注 2 对应于原系统(5)和(4)的控制律, 通过简单的反变换可以得到.

3 在移动机器人中的应用 (Application to mobile robot)

考虑文献[3]中的刚性移动机器人, 由第二部分推导过程不难得到其标准形如下:

$$\begin{aligned} \dot{z}_1 &= v_1, \quad \dot{z}_2 = z_3 v_1, \quad \dot{z}_3 = v_2, \\ M_2(z) \dot{v} + C_2(z, \dot{z})v + G_2 &= B_2(x)\tau, \\ M_2 = \begin{bmatrix} I_0 + mz_2^2 & mz_2 \\ mz_2 & m \end{bmatrix}, \quad C_2 = \begin{bmatrix} Mz_2 \dot{z}_2 & 0 \\ mz_2 & 0 \end{bmatrix}, \\ B_2 = \frac{1}{R} \begin{bmatrix} z_2 + L & z_2 - L \\ 1 & 1 \end{bmatrix}, \quad G_2 = 0. \end{aligned}$$

相应地, $a = [m, I_0]^T$, $Y_2(z, \dot{z}, \xi, \dot{\xi}) = \begin{bmatrix} z_2^2 \dot{\xi}_1 + z_2 \dot{\xi}_2 + z_2 \dot{z}_2 \dot{\xi}_1 & \dot{\xi}_1 \\ z_2 \dot{\xi}_1 + \dot{\xi}_2 + z_2 \dot{z}_1 & 0 \end{bmatrix}$. 令 $\eta = [\eta_1, \eta_2]^T$, $\eta_1 = -\mu_1 z_1 + z_2^2 \sin(t)$, ($\mu_1 > 0$), $\eta_2 = -\mu_2 z_3 - k_1 z_2 \eta_1$, ($\mu_2 > 0$), $\Lambda = [k_1 z_2 z_3, z_3]^T$, u 为定理 1 中所定义. 则控制律(7)可镇定 z 和 v 到零点. 通过简单的反变换, 不难把上述控制律变换为用原系统变量表示, 略.

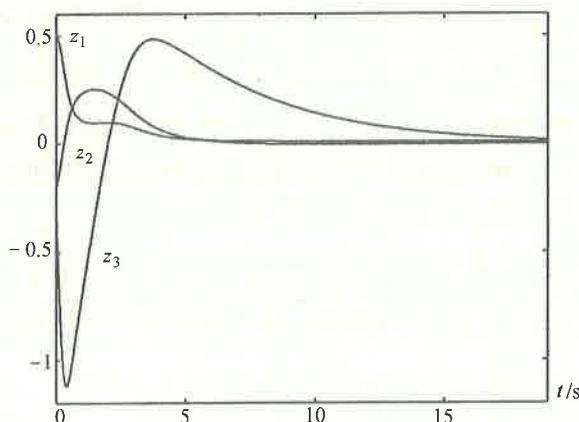


图 1 z_1, z_2 和 z_3 的响应曲线
Fig. 1 Responses of z_1, z_2 and z_3

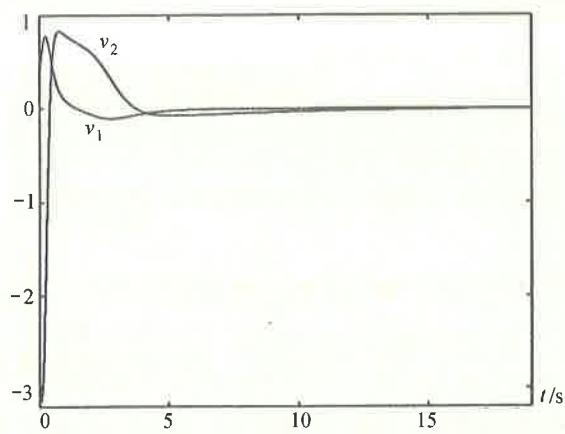


图 2 v_1 和 v_2 的响应曲线
Fig. 2 Responses of v_1 and v_2

仿真中, 为简单取 $a = [0.5, 0.5]^T$, $a_0 = [0.4, 0.7]^T$, $\rho = 0.3$, $R = L = 1$, $\mu_1 = 0.3$, $\mu_2 = 0.2$, $k_1 = 100$, $k_p = \text{diag}(50, 50)$. 设 $z_1(0) = -0.2$, $z_2(0) = 0.5$, $z_3(0) = -0.3$, $v_1(0) = 0.56$, $v_2(0) = -2.74$. 图 1 和 2 分别给出了状态 z_1, z_2, z_3 和 v_1, v_2 的响应曲线.

4 结论 (Conclusion)

本文讨论了一类非完整动力学系统的鲁棒镇定问题, 设计了时变的鲁棒镇定律. 该镇定律克服了自适应镇定律计算量较大的缺点.

参考文献 (References)

- 1 Wenjie Dong and Wei Huo. Adaptive stabilization of dynamic nonholonomic chained systems with uncertainty. IEEE Proc. of Int. Conf. on Decision and Control, USA, 1997, 2362 – 2367
- 2 Murray R M. Control of nonholonomic systems using chained form. Fields Institute Communications, 1993, 1(1): 219 – 245
- 3 Campion G, d'Andrea Novel B and Bastin G. Controllability and state feedback stabilization of nonholonomic mechanical systems. Advanced Robot Control. C. Canudas de Wit, Eds, Springer, 1991, 106 – 124

本文作者简介

董文杰 见本刊 1999 年第 3 期第 328 页。

霍伟 见本刊 1999 年第 3 期第 328 页。