基于反演自适应动态滑模的 FitzHugh-Nagumo 神 经元混沌同步控制^{*}

于海涛 王江†

(电气与自动化工程学院,天津大学,天津 300072) (2013 年 4 月 22 日收到; 2013 年 5 月 22 日收到修改稿)

本文采用反演自适应动态滑模控制实现耦合 FitzHugh-Nagumo (FHN) 神经元混沌同步. 该方法将自适应技术与 反演控制方法相结合, 通过设计新型切换函数, 采用动态滑模控制律, 实现了带有不确定参数的耦合 FHN 神经元混 沌放电同步. 研究表明该方法可以有效地削弱系统的抖振, 从而避免破坏神经元的本质特性, 且响应速度快. 仿真结 果证明了该控制方法的有效性.

关键词: 自适应, 动态滑模控制, FitzHugh-Nagumo 神经元, 混沌同步PACS: 05.45.XtDOI: 10.7498/aps.62.170511

1引言

同步普遍存在于神经系统中,如今在很多生理 实验和仿真研究中都可以观察到这种现象^[1-5].同 步在神经信息处理过程中发挥着重要的作用,是大 脑实现联想、记忆等功能的基础.大脑对神经信息 的处理是通过不同脑区的神经元协同完成的,而同 步作为神经元集群放电活动的典型表现形式,是神 经信息处理的重要机理.如中枢神经系统中的同步 活动在不同脑区神经信息传递和处理过程中发挥 着至关重要的作用^[6];感觉运动皮层中的同步振荡 可以整合和协调运动控制所需的各种信息^[7].因 此,控制神经元的同步化放电活动具有重要的生理 意义.

近年来,采用先进控制理论的方法实现神经 元同步得到了广泛研究.例如 Pérez 等人利用反 馈线性化方法实现了 Hodgkin-Huxley (HH) 神经元 的同步控制^[8]; Wang 等人采用反演技术控制耦 合 FitzHugh-Nagumo (FHN) 神经元的同步活动^[9]; Che 等人采用滑模控制实现了低频外电场作用下

© 2013 中国物理学会 Chinese Physical Society

Hindmarsh-Rose 神经元的混沌同步^[10]; 文献 [11] 进一步将自适应控制应用于带有不确定性混沌神 经元系统的同步研究中.这些控制方法都能够实现 神经元系统的同步放电,但是也存在一些不足,其 控制输入信号往往带有很大的抖振,可能会破坏神 经元的本质特性.为此,本文提出一种基于自适应 动态滑模的耦合神经元同步控制方案.动态滑模控制中 的切换函数通过微分环节构成新的切换函数,该切 换函数与系统控制输入的一阶或高阶导数有关,可 将不连续项转移到控制的一阶或高阶导数中去,得 到在时间上连续的动态滑模控制律,从而有效地降 低了系统的抖振^[12–14].由于动态滑模控制方法削 弱抖振效果明显,如今已经被广泛应用于非线性系 统控制^[15–20].

本文针对带有不确定参数的耦合 FHN 神经元 系统,将自适应技术与反演控制方法相结合,通过 设计新型切换函数,采用动态滑模控制方法,实现 耦合 FHN 神经元系统的同步控制,并且消弱系统 的抖振.

^{*} 国家自然科学基金 (批准号: 61072012) 资助的课题.

[†] 通讯作者. E-mail: jiangwang@tju.edu.cn

2 耦合 FHN 神经元模型

1952年, Hodgkin 和 Huxley 提出了著名的 HH 神经元模型,该模型采用4维常微分方程来描述神 经元放电等非线性动力学行为^[21].此后, FitzHugh 和 Nagumo 等人对 HH 模型进行了简化,提出了二 维 FHN 神经元模型 [22].

本文考察两个电突触耦合的 FHN 神经元,结 构如图1所示,其动力学方程为

$$\begin{aligned} \frac{dX_1}{dt} &= X_1(X_1 - 1)(1 - rX_1) - Y_1 \\ &- g(X_1 - X_2) + I_0(t), \\ \frac{dY_1}{dt} &= bX_1, \\ \frac{dX_2}{dt} &= X_2(X_2 - 1)(1 - rX_2) - Y_2 \\ &- g(X_2 - X_1) + I_0(t), \\ \frac{dY_2}{dt} &= bX_2, \end{aligned}$$
(1)

其中 X; 和 Y; 为神经元 i 的两个状态变量, g 为神经 元之间的耦合强度. Io 为外界电场激励,具体形式 如下:

 $I_{\rm r}(t) = \frac{A}{200} (\omega t)$

$$I_{0}(t) = \frac{A}{\omega} \cos(\omega t), \qquad (2) \qquad \exists \# \}$$

其中 A 为刺激强度, $\omega = 2\pi f$ 为刺激频率.



图 1 耦合神经元系统的电路图

本文设定模型参数为b=1,r=10,g=0.1,A= $0.1, f = 127.1, 初始状态为: X_1(0) = 0.1, Y_1(0) = 0.2,$ $X_2(0) = 0.2, Y_2(0) = 0.5.$ 在该参数条件下,耦合神 经元产生混沌放电 [23], 系统的相平面曲线和状态 误差曲线分别如图 2 和图 3 所示. 明显可见, 耦合 神经元放电是不同步的. 根据文献 [24] 所得结果可 知,在未加控制器的条件下,当且仅当耦合强度超 过阈值 gc = 0.5 时, 耦合神经元系统才能达到混沌 同步放电.



图 2 耦合神经元系统的相平面图 (a) (X1,Y1); (b) (X2,Y2); (c) (X1,X2); (d) (Y1,Y2)



图 3 耦合神经元的放电时间序列 (a) X₁和 X₂; (b) Y₁和 Y₂, 耦合神经元系统的同步误差; (c) e_X = X₂ - X₁; (d) e_Y = Y₂ - Y₁

3 反演自适应动态滑模控制

可以写成如下形式:

$$\dot{\boldsymbol{e}} = \boldsymbol{A}\boldsymbol{e} + \boldsymbol{B}(F(\boldsymbol{x}) + \boldsymbol{u}), \tag{5}$$

考虑受控的耦合 FHN 神经元系统, 模型方程 如下:

$$\begin{aligned} \frac{\mathrm{d}X_1}{\mathrm{d}t} = & X_1(X_1 - 1)(1 - rX_1) - Y_1 - g(X_1 - X_2) \\ &+ I_0(t), \\ \frac{\mathrm{d}Y_1}{\mathrm{d}t} = & bX_1, \\ \frac{\mathrm{d}X_2}{\mathrm{d}t} = & X_2(X_2 - 1)(1 - rX_2) - Y_2 - g(X_2 - X_1) \\ &+ I_0(t) + u, \\ \frac{\mathrm{d}Y_2}{\mathrm{d}t} = & bX_2, \end{aligned}$$
(3)

其中 *u* 为外界施加的控制信号. 假设神经元之间的 耦合强度 *g* 未知.

设定系统的同步误差为 $e_X = X_2 - X_1$, $e_Y = Y_2 - Y_1$, 则

$$\begin{aligned} \dot{e}_X = & X_2(X_2 - 1)(1 - rX_2) - Y_2 - g(X_2 - X_1) \\ & - \left[X_1(X_1 - 1)(1 - rX_1) - Y_1 - g(X_1 - X_2) \right] \\ & + u, \\ \dot{e}_Y = & b(X_2 - X_1), \end{aligned} \tag{4}$$

其中

$$e = \begin{bmatrix} e_X \\ e_Y \end{bmatrix}, \quad A = \begin{bmatrix} -2g & -1 \\ b & 0 \end{bmatrix},$$
$$B = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix},$$
$$F(x) = X_2(X_2 - 1)(1 - rX_2)$$
$$-X_1(X_1 - 1)(1 - rX_1).$$

针对误差系统 (5), 我们采用反演自适应动态 滑模控制方法, 设计动态控制律, 削弱系统的抖振, 实现带有不确定参数的耦合神经元系统的混沌同 步控制.

考虑如下控制系统:

$$\dot{e}_X = -2ge_X - e_Y + F + u,$$

$$\dot{e}_Y = e_X,$$

$$\dot{u} = v,$$
 (6)

其中v为辅助项,用于设计动态滑模控制律.u表示 控制信号,耦合强度g未知.

$$s = c_1(e_X + e_Y) + e_X - 2\hat{g}_1e_X - e_Y + F + u$$
$$= (c_1 + 1 - 2\hat{g}_1)e_X + (c_1 - 1)e_Y + F + u, \quad (7)$$

其中
$$c_1 > 0$$
, \hat{g}_1 为未知参数 g 的第一个估计值.

$$\dot{z} = \dot{e}_X + \dot{e}_Y$$

= $s - c_1(e_X + e_Y) - 2(g - \hat{g}_1)e_X$
= $s - c_1 z - 2(g - \hat{g}_1)e_X.$ (8)

定义第一个 Lyapunov 函数

汎扣 按 示 粉 斗

$$V_1 = \frac{1}{2}z^2 + \frac{1}{2}(g - \hat{g}_1)^2, \qquad (9)$$

则其导数为

$$\dot{V}_{1} = z\dot{z} - (g - \hat{g}_{1})\dot{g}_{1}$$

$$= z[s - c_{1}z - 2(g - \hat{g}_{1})e_{X}] - (g - \hat{g}_{1})\dot{g}_{1}$$

$$= z[s - c_{1}z] - (g - \hat{g}_{1})(2ze_{X} + \dot{g}_{1}). \quad (10)$$

设定自适应律为

$$\dot{\hat{g}}_1 = -2ze_X,\tag{11}$$

则(10)式可以写成

$$\dot{V}_1 = zs - z^2 c_1.$$
 (12)

曲 (7) 和 (8) 式可知

$$\dot{s} = (c_1 + 1 - 2\hat{g}_1)\dot{e}_X - 2e_X\dot{g}_1 + (c_1 - 1)\dot{e}_Y + \dot{F} + \dot{u}$$

$$= (c_1 + 1 - 2\hat{g}_1)(s - c_1z - 2(g - \hat{g}_1)e_X - e_X) + 4ze_X^2 + (c_1 - 1)e_X + v + \dot{F}$$

$$= v + (c_1 + 1 - 2\hat{g}_1)(s - c_1z + 2\hat{g}_1e_X - e_X) + [4ze_X^2 + (c_1 - 1)e_X + \dot{F}] - (c_1 + 1 - 2\hat{g}_1)2ge_X$$

$$= v + \psi_1 + \psi_2 g, \qquad (13)$$

其中

$$\psi_1 = (c_1 + 1 - 2\hat{g}_1)(s - c_1 z + 2\hat{g}_1 e_X - e_X)$$
 $+ [4ze_X^2 + (c_1 - 1)e_X + \dot{F}],$
 $\psi_2 = -(c_1 + 1 - 2\hat{g}_1)2e_X.$
令动态滑模控制律为

$$\dot{u} = v = -\psi_1 - \psi_2 \hat{g}_2 - z - ksgn(s),$$
 (14)

其中 ĝ₂ 为未知参数 g 的第二个估计值, 则 (13) 式 可以写成

$$\dot{s} = -z + (g - \hat{g}_2)\psi_2 - ksgn(s),$$
 (15)

其中k > 0.

定义第二个 Lyapunov 函数为

$$V_2 = V_1 + \frac{1}{2}s^2 + \frac{1}{2}(g - \hat{g}_2)^2, \qquad (16)$$

则其导数为

$$\begin{aligned} \dot{V}_2 = \dot{V}_1 + s\dot{s} - (g - \hat{g}_2)\dot{g}_2 \\ = zs - z^2c_1 + s[-z + (g - \hat{g}_2)\psi_2 - k\mathrm{sgn}(s)] \\ - (g - \hat{g}_2)\dot{g}_2 \\ = -z^2c_1 - k|s| + (g - \hat{g}_2)(s\psi_2 - \dot{g}_2). \end{aligned}$$
(17)

令自适应律为

$$\dot{\hat{g}}_2 = s\psi_2 = s(c_1 + 1 - 2\hat{g}_1)2e_X,$$
 (18)

则式 (17) 可以写成

$$\dot{V}_2 = -z^2 c_1 - k|s| \leqslant 0.$$
⁽¹⁹⁾

可见, V_2 满足李雅普诺夫定理, 则 *s* 将在有限时间 内收敛到 0. 由此可知, 本文采用反演自适应动态 滑模控制方法设计的动态控制律, 可以实现带有不 确定参数的耦合 FHN 神经元系统的同步控制, 即 $\lim_{t\to\infty} e_X(t) = 0$ 和 $\lim_{t\to\infty} e_Y(t) = 0$, 且能够有效地削弱系 统的抖振.

下面通过仿真来证明反演自适应动态滑模控 制方法的有效性.设定控制参数为: $c_1 = 2, k = 0.5$, 仿真结果如图 4 至图 7 所示.在控制信号施加之前, 耦合 FHN 神经元混沌放电,其动作电位是不同步 的;从图 4 可以看出,施加动态滑模控制之后,神经 元之间的动态误差 e_X 和 e_Y 很快趋于 0,系统达到 了混沌放电同步,具有很好的鲁棒性.图 5 给出了 控制后耦合神经元系统的相平面图.可见采用反演 自适应动态滑模方法可以实现耦合神经元的同步 控制.由图 6 可以看出,控制输入信号 u 在时间上 是连续平滑的,证实该控制方法可以有效地消除系 统抖振.另外,图 7 给出了未知参数 g 的估计值 \hat{g}_1 和 \hat{g}_2 的变化曲线.明显可见,当 t 接近 3.2 时,估计 值 \hat{g}_1 和 \hat{g}_2 趋于稳定.



图 4 控制后耦合神经元的放电时间序列 (a) X_1 和 X_2 ; (b) Y_1 和 Y_2 , 控制后耦合神经元系统的同步误差; (c) $e_X = X_2 - X_1$; (d) $e_Y = Y_2 - Y_1$



图 5 控制后耦合神经元系统的相平面图 (a) (X1,Y1); (b) (X2,Y2); (c) (X1,X2); (d) (Y1,Y2)







图 7 未知参数 g 的估计值 ĝ1 和 ĝ2

动态自适应滑模控制律,实现了耦合 FHN 神经元 的混沌放电同步.与其他常规反馈控制相比,该方

4 结 论

本文采用反演自适应动态滑模的方法实现耦合 FHN 神经元的混沌同步控制.针对带有不确定 参数的耦合 FHN 神经元系统,将自适应技术与反 演控制方法相结合,通过设计新型切换函数,采用

- [2] Elson R C, Selverston A I, Huerta R, Rulkov N F, Rabinovich M I, Abarbanel H D I 1998 Phys. Rev. Lett. 81 5692
- [3] Gray C M, König P, Engel A K, Singer W 1989 Nature 338 334
- [4] Fell J, Fernández G, Klaver P, Elger C E, Fries P 2003 Brain Res. Rev. 42 265
- [5] Wang Q Y, Lu Q S, Chen G R, Guo D H 2006 Phys. Lett. A **356** 17
- [6] Singer W 1993 Annu. Rev. Physiol. 55 349
- [7] MacKay W A 1997 Trends Cogn. Sci. 1 176
- [8] Cornejo-Pérez O C, Femat R 2005 Chaos Solitons Fract. 25 43
- [9] Wang J, Deng B, Fei X Y 2006 Chaos Solitons Fract. 29 182
- [10] Che Y Q, Wang J, Tsang K M, Chan W L 2010 Nonlinear Anal. Real World Appl. 11 1096
- [11] Che Y Q, Wang J, Zhou S S, Deng B 2009 Chaos Solitons Fract. 40 1333
- [12] Sira-Ramírez H, Llanes-Santiago O 1993 Proceeding of the 32nd IEEE Conference on Decision and Control San Antonio, America, December 15–17, 1993 p1422
- [13] Li C H, Sun Y, Luo Q 2009 Computer Engineering and Design 30 185

法可以有效地削弱系统控制信号的抖振,且响应时间较短,具有很好的鲁棒性.仿真结果证明了该控制方法的有效性.因此,该方案可以广泛应用于带有不确定性神经元系统的同步控制.

(in Chinese) [李春华, 孙约, 罗琦 2009 计算机工程与设计 30 185]

- [14] Chen D Y, Liu Y X, Ma X Y, Zhang R F 2011 Chin. Phys. B 20 120506
- [15] Chao H M, Hu Y M 2001 Control and Decision 16 565 (in Chinese) [晁红敏, 胡跃明 2001 控制与决策 16 565]
- [16] Huang L L, Qi X 2013 Acta Phys. Sin. 62 080507 (in Chinese) [黄丽 莲, 齐雪 2013 物理学报 62 080507]
- [17] Lü L, Li Y S, Wei L L, Yu M, Zhang M 2012 Acta Phys. Sin. 61 120504 (in Chinese) [吕翎, 李雨珊, 韦琳玲, 于淼, 张檬 2012 物理学 报 61 120504]
- [18] Cao H F, Zhang R X 2011 Acta Phys. Sin. 60 050510 (in Chinese) [曹 鹤飞, 张若洵 2011 物理学报 60 050510]
- [19] Lü L, Yu M, Wei L L, Zhang M, Li Y S 2012 Chin. Phys. B 21 100507
- [20] Chen D Y, Zhang R F, Ma X Y, Wang J 2012 Chin. Phys. B 21 120507
- [21] Hodgkin A L, Huxley A F 1952 J. Physiol. 117 500
- [22] FitzHugh R 1961 Biophys. J. 1 445
- [23] Thompson C J, Bardos D C, Yang Y S, Joyner K H 1999 Chaos Solitons Fract. 10 1825
- [24] Wang J, Deng B, Tsang K M 2004 Chaos Solitons Fract. 22 469

^[1] Manyakov N V, Van Hulle M M 2008 Chaos 18 037130

Chaos synchronization of FitzHugh-Nagumo neurons via backstepping and adaptive dynamical sliding mode control*

Yu Hai-Tao Wang Jiang[†]

(School of Electrical Engineering and Automation, Tianjin University, Tianjin 300072, China) (Received 22 April 2013; revised manuscript received 22 May 2013)

Abstract

In this paper, backstepping and adaptive dynamical sliding mode control is used to achieve chaos synchronization of coupled FitzHugh-Nagumo (FHN) neurons. The proposed controller consists of a combination of dynamical sliding mode control and adaptive backstepping technique. Based on a new switching function, the combined algorithm yields a design of dynamical sliding mode control law, which can realize chaos synchronization of coupled FHN neurons with uncertain parameters. It is shown that the proposed approach can effectively remove the chattering characteristic of the system, so that the intrinsic dynamics of neurons can avoid to be destroyed. Furthermore, it has rapid control performance. The simulation results have demonstrated the effectiveness of the control scheme.

Keywords: adaptive, dynamical sliding mode control, FitzHugh-Nagumo neuron, chaos synchronization

PACS: 05.45.Xt

DOI: 10.7498/aps.62.170511

^{*} Project supported by the National Natural Science Foundation of China (Grant No. 61072012).

[†] Corresponding author. E-mail: jiangwang@tju.edu.cn