物理学报 Acta Physica Sinica



一种具有隐藏吸引子的分数阶混沌系统的动力学分析及有限时间同步
 郑广超 刘崇新 王瑛
 Dynamic analysis and finite time synchronization of a fractional-order chaotic system with hidden attractors
 Zheng Guang-Chao Liu Chong-Xin Wang Yan
 리田信息 Citation: Acta Physical Sinical 67, 050502 (2018) DOI: 10.7408/app.20172254

引用信息 Citation: Acta Physica Sinica, 67, 050502 (2018) DOI: 10.7498/aps.20172354 在线阅读 View online: http://dx.doi.org/10.7498/aps.20172354 当期内容 View table of contents: http://wulixb.iphy.ac.cn/CN/Y2018/V67/I5

您可能感兴趣的其他文章 Articles you may be interested in

小世界神经元网络随机共振现象:混合突触和部分时滞的影响

Effects of hybrid synapses and partial time delay on stochastic resonance in a small-world neuronal network

物理学报.2017, 66(24): 240501 http://dx.doi.org/10.7498/aps.66.240501

基于磁化电流法的双稳压电悬臂梁磁力精确分析

Accurate analysis of magnetic force of bi-stable cantilever vibration energy harvesting system with the theory of magnetizing current 物理学报.2017, 66(22): 220502 http://dx.doi.org/10.7498/aps.66.220502

受污染混沌信号的协同滤波降噪

Denoising of contaminated chaotic signals based on collaborative filtering 物理学报.2017, 66(21): 210501 http://dx.doi.org/10.7498/aps.66.210501

基于心脏腔式结构的心电图元胞自动机建模

A cellular automaton model for electrocardiogram considering the structure of heart 物理学报.2017, 66(20): 200501 http://dx.doi.org/10.7498/aps.66.200501

永磁同步风力发电机随机分岔现象的全局分析

Global analysis of stochastic bifurcation in permanent magnet synchronous generator for wind turbine system

物理学报.2017, 66(19): 190501 http://dx.doi.org/10.7498/aps.66.190501

一种具有隐藏吸引子的分数阶混沌系统的 动力学分析及有限时间同步^{*}

郑广超† 刘崇新 王琰

(西安交通大学电气工程学院,电力设备电气绝缘国家重点实验室,西安 710049)

(2017年10月31日收到;2017年11月23日收到修改稿)

对于具有隐藏吸引子的混沌系统,既有文献大多只针对整数阶系统进行分析与控制研究.基于 Sprott E 系统,构建了仅有一个稳定平衡点的分数阶混沌系统,通过相位图、Poincare 映射和功率谱等,分析了该系统 的基本动力学特征.结果显示,该系统展现出了丰富而复杂的动力学特性,且通过随阶次变化的分岔图可知, 系统在不同阶次下呈现出周期运动、倍周期运动和混沌运动等状态,这些动力学特征对于保密通信等实际工 程领域有重要的研究价值.针对该具有隐藏吸引子的分数阶系统,应用分数阶系统有限时间稳定性理论设计 控制器,对系统进行有限时间同步控制,并通过数值仿真验证了其有效性.

关键词: 隐藏吸引子, 分数阶, 混沌, 有限时间同步 PACS: 05.45.-a, 05.45.Df, 05.45.Gg

DOI: 10.7498/aps.67.20172354

1引言

自19世纪60年代Lorenz^[1]首次提出混沌系 统以来,发现了大量的三维混沌系统,如Rössler系 统^[2], Chen 系统^[3], Liu 系统^[4] 以及其他一些典型 三维混沌系统^[5-8],这些混沌动力学系统在保密通 信学、经济学、工程学等领域得到了广泛的应用.在 混沌系统中,存在的吸引子一般分为两种,自激吸 引子和隐藏吸引子. 自激吸引子由不稳定的平衡 点产生, 而隐藏吸引子的吸引盆与任何不稳定的平 衡点均不相交. 长期以来, 人们认为混沌系统的吸 引子与其平衡点之间存在着密切的联系, 混沌判定 的定性准则也主要是通过Shilnikov定理^[9]来进行, 即混沌的产生至少需要一个不稳定的平衡点,同 时这个不稳定的平衡点也对应着混沌系统中的一 个吸引子. 然而, 自从 Leonov 和 Kuznetsov^[10] 基 于Chua系统发现隐藏吸引子以来,许多学者对具 有隐藏吸引子的混沌系统产生了极大的兴趣,取得

了很多成果^[11-17].这些特殊的混沌系统仅有一个 稳定平衡点^[11,12],甚至没有平衡点^[13,14]或者有无 穷多平衡点^[15],这对传统混沌判定的准则提出了 新的挑战.此外,由于混沌吸引子不能用一般的数 值分析方法来寻找,在一定程度上增加了混沌系统 动力学行为的复杂性和不易预测性,这对于实际工 程应用,尤其是保密通信领域有重要的理论研究价 值.目前,对于具有隐藏吸引子的混沌系统的研究, 既有文献大多是关于整数阶系统的研究,关于分数 阶系统的研究相对较少.

分数阶微积分几乎与整数阶微积分有一样长的历史,但是由于缺乏实际工程应用背景,分数阶 微积分的发展相对缓慢.直到近三十年来,人们发 现用分数阶微积分描述复杂的系统时,其物理意义 更清晰,表述更简洁,特别是当研究对象本身带有 分数阶特性时,能更好地揭示对象的本质及其行为 特性,由此分数阶微积分逐渐得到人们的重视,其 在工程领域和物理方面的应用成为了研究的热点. 长期以来,由于缺乏有效的数学工具来描述许多实

^{*} 国家自然科学基金创新研究群体科学基金(批准号: 51521065)资助的课题.

[†]通信作者. E-mail: <u>342267105@qq.com</u>

^{© 2018} 中国物理学会 Chinese Physical Society

际物理系统的无限记忆功能和遗传特性,几乎所有 的系统都采用整数阶模型来描述,这在很大程度上 忽略了系统的真实性.分数阶系统作为整数阶系统 的推广,具有普遍意义,能更清晰地描述系统的物 理特性,且具备特有的历史记忆功能.

随着对分数阶混沌系统的研究不断深入,人们 认识到分数阶混沌系统的同步在保密通信和信息 科学等领域的应用前景比整数阶混沌系统更加广 泛^[18]. 自从1990年美国海军实验室 Pecora 和 Carroll^[19]提出了混沌同步概念和方法以来,随着混沌 同步研究的不断深入, 混沌同步已成为混沌和控制 领域的研究热点,许多有效的混沌同步控制方法相 继被提出. 然而, 由于分数阶混沌系统实现同步的 复杂性,相比整数阶系统,对分数阶混沌系统的同 步控制的研究起步较晚. 2003年,李春光等^[20]通 过数值仿真第一次实现了分数阶混沌系统的同步, 这极大地激发了人们对分数阶混沌系统同步问题 开展研究的兴趣,提出了更多实现分数阶混沌系统 的同步方法[21-24]. 其中,针对分数阶混沌系统有 限时间同步问题,赵灵冬等^[24]提出了分数阶系统 有限时间稳定性理论,实现了分数阶系统有限时间 同步, 且与完全同步对比效果十分显著.

基于以上研究,考虑将分数阶微积分推广到具 有隐藏吸引子的系统中,并实现有限时间同步,这 对混沌技术在实际工程领域的应用有重要的研究 价值,尤其是在保密通信领域,可以实现更复杂的 动力学行为,提高通信系统的安全度.

本文基于 Sprott E 系统,构建了一种仅有一个 稳定平衡点的分数阶混沌系统,其在不同阶次下会 处于周期、倍周期和混沌状态,分析了该系统的一 些基本动力学行为,如平衡点、吸引子、Poincare 映 射和分岔等.另外,运用分数阶有限时间同步控制 理论实现了同步控制并进行了数值仿真.

2 分数阶系统模型及动力学分析

2.1 分数阶微分概述

在分数阶微积分的研究过程中,对微分和积分概念提出了许多种定义^[25],主要有Grunwald-Letnikov (G-L)定义、Riemann-Liouville (R-L)定义以及Caputo定义等,其中Riemann-Liouville定义和Caputo定义较为常用,Riemann-Liouville定义多用于纯数学领域中,Caputo定义更适用于工

程应用领域,适合分数阶微分方程初始值问题的 描述.

一般在实际应用中常用Caputo定义,且Caputo定义可取非同质的初始条件.本文采用Caputo分数阶微分定义.

定义1 Caputo分数阶微分定义为

$${}_{a}^{C}D_{t}^{q}f(t) = \frac{1}{\Gamma(n-q)} \times \int_{a}^{t} \frac{f^{(n)}(\tau)}{(t-\tau)^{q-n+1}} d\tau, \quad (1)$$

式中C表示此定义为Caputo分数阶微分定义, q 为微分算子的阶次, n为大于q的最小整数, 且 n-1 < q < n, t, a分别为运算的上下限, $\Gamma(\cdot)$ 为 Gamma 函数.

Caputo分数阶微分相关的性质如下.

性质1^[25]

$${}_{a}^{\mathrm{C}}D_{t}^{q}x^{u} = \frac{\Gamma(u+1)}{\Gamma(u+1-q)}x^{u-q}{}_{a}^{\mathrm{C}}D_{t}^{q}x.$$
 (2)

考虑一般的分数阶微分方程可描述为

$${}_{a}^{C}D_{t}^{q}x(t) = Ax(t).$$
(3)

该方程的通解为

$$x(t) = x(0)E_q(At^q),$$

其中 Mittag-Leffter 函数为

$$E_q(z) = \sum_{k=0}^{\infty} \frac{z^k}{\Gamma(qk+1)}.$$
(4)

2.2 系统模型及平衡点

Sprott E系 统 最 早 是 由 美 国 学 者 J. C. Sprott^[26]通过计算机穷举法发现的,由两个 二次非线性项的五项多项式组成,是最简的三维混 沌系统之一,其物理实现相对容易.Sprott E系统 在平衡点处的特征根中有一对共轭的纯虚根,通过 对系统加入小的扰动项,很容易使这对共轭的纯虚 根转变成为一对具有负实部的共轭特征根,从而使 系统具有稳定的特征根,且能够使系统的混沌特性 保留下来.在实际应用中,混沌系统很容易受小干 扰的影响而使特征根的性质发生变化,Sprott E系 统便是符合这种情况的典型混沌系统之一.文献 [12]基于Sprott E系统构建了一种具有一个稳定平 衡点的整数阶混沌系统,并通过相轨迹图、时域图、 李雅普诺夫指数图和频率谱进行了分析.本文在此 基础上,将其推广到分数阶,构造一种含隐藏吸引 子的新分数阶混沌系统:

$$\begin{cases} \frac{\mathrm{d}^{q}x}{\mathrm{d}t^{q}} = yz + a, \\ \frac{\mathrm{d}^{q}y}{\mathrm{d}t^{q}} = x^{2} - y, \\ \frac{\mathrm{d}^{q}z}{\mathrm{d}t^{q}} = 1 - 4x, \end{cases}$$
(5)

式中q为系统((5)式)的阶次, 且 $0 < q \leq 1, a$ 为加入的系统参数, 取a = 0.005.

令(5)式右侧为0,得到系统的平衡点方程为

$$\begin{cases} yz + a = 0, \\ x^2 - y = 0, \\ 1 - 4x = 0. \end{cases}$$
(6)

通过求解(6)式得到系统仅具有一个平衡点 O(0.25,0.0625,-0.08).

在此平衡点 O处,系统的雅可比矩阵为

$$\boldsymbol{J} = \begin{bmatrix} 0 & -0.08 & 0.0625 \\ 0.5 & -1 & 0 \\ -4 & 0 & 0 \end{bmatrix}.$$
 (7)

令其特征多项式 $det(\lambda I - J) = 0$, 得到相应的 特征值为

$$\lambda_1 = -0.96736,$$

 $\lambda_{2,3} = -0.01632 \pm 0.50810i.$ (8)

观察 (8) 式中三个特征值的实部可见, λ_1 为负 实数, $\lambda_2 和 \lambda_3$ 的实部均为负数, 因此可以确定平衡 点O为一个稳定的平衡点. 且经后面的混沌特性分 析可知, 系统((5) 式) 是一个混沌系统, 其吸引子类 型为隐藏吸引子. 由 Shilnikov 定理^[9]可知, 系统产 生混沌的条件要求至少存在一个不稳定的平衡点, 同时吸引子也来源于这个不稳定的平衡点, 而这类 具有隐藏吸引子的混沌系统的出现, 对传统的混沌 判定准则提出了新的挑战.

2.3 混沌特性分析

分岔图是非线性动力学研究中的一个重要 工具,可以显示系统随某个参数的动力学变化. 以系统((5)式)的阶次q为变化量,令初始值为 [*x*(0),*y*(0),*z*(0)] = (0.5,0,0.2),得到状态变量*x*随 着阶次变化的分岔图,如图1所示,此分岔图采用 最大值法绘制.

观察图1可知,系统((5)式)处于混沌运动状态的阶次范围很小,大部分区域都是稳定状态,并

且到了一定数值后,对于阶次变化非常敏感.当 q < 0.987时,系统的运行轨迹趋于一稳定值,表明 系统的运动特性是稳定的.当 $0.987 \leq q < 0.990$ 时,系统发生倍周期分岔.当 $0.990 \leq q \leq 1.000$ 时, 系统已完全进入混沌运动状态.



图 1 变量 x 随阶次 q 变化的分岔图 Fig. 1. Bifurcation diagram of variable x with order q.

通过相轨迹图、Poincare映射、功率谱进一步分析系统的非线性动力学特征.结合对分岔图的分析,取q = 0.990,初始值[x(0), y(0), z(0)] = (0.5, 0, 0.2),进行数值仿真分析.

首先,取仿真时间 $T_{sim} = 500$ s,步长h = 0.005,利用预估校正数值算法,得到系统的相轨 迹图和变量x的时域图分别如图2和图3所示.显 然,系统((5)式)处于混沌状态,同时表现出单涡卷 特性,且具有一个混沌吸引子,由伸展的螺旋运动 和折返的单向运动组成,其随机性主要在于折返 运动的不确定性.该系统仅有一个稳定平衡点,按 照 Shilnikov定理^[9]要求至少存在一个不稳定的平 衡点才会出现混沌的判定标准,该系统不会出现混 沌,然而图2和图3表现出显著的混沌行为,也与 图1分岔图的表现相对应,因此系统((5)式)是一 个分数阶混沌系统.

取 z = 0的截面,得到系统((5)式)的Poincare 截面图,如图4所示,可以看出其Poincare 截面由 沿着不可数点的两条线构成,对应着吸引子伸展的 螺旋运动,具有分形结构的密集分布特点.取采样 频率为1.5 Hz,仿真时间 $T_{sim} = 1000$ s,得到系统 ((5)式)的功率谱如图5所示,可以看出系统的功率 谱是连续谱,且无明显的峰值.由此,从Poincare 截面和功率谱进一步得出系统处于明显的混沌 状态.



图 2 系统 ((5) 式) 的相轨迹图 (a) 在 x-y-z 空间; (b) 在 x-y 平面上; (c) 在 x-z 平面上; (d) 在 y-z 平面上 Fig. 2. Phase portraits of system (Eq. (5)): (a) In the x-y-z state space; (b) in the x-y plane; (c) in the x-z plane; (d) in the y-z plane.



下了 x 所或图 Fig. 3. Time series of state variable x.







Fig. 5. Frequency spectrum.

3 分数阶系统有限时间同步

3.1 分数阶系统有限时间稳定性理论

分数阶混沌同步在保密通信领域具有更大的 潜力,得到了人们的广泛关注,各种分数阶混沌同 步方法被提出,如Lyapunov方程法、驱动-响应法、 广义同步法、线性分离投影同步法等.其中,赵灵 冬等^[24]提出了一种分数阶系统有限时间稳定性理 论,能够实现同步误差在有限时间内稳定,具有同 步速度快、鲁棒性强等优点.本文运用分数阶系统 有限时间稳定性理论实现系统同步控制.

定理1^[24] 考虑一般的分数阶系统,满足

$$x_{a}^{\mathrm{C}}D_{t}^{q}\boldsymbol{x}^{\mathrm{T}} = \frac{\Gamma(2)}{\Gamma(2+\alpha)^{a}} D_{t}^{q}\boldsymbol{x}(\boldsymbol{x}^{q})^{\mathrm{T}} \leqslant -k(\boldsymbol{x}\boldsymbol{x}^{\mathrm{T}})^{\alpha},$$
$$\alpha < \frac{q+q^{2}}{2}, \quad k > 0,$$
(9)

式 中 状 态 变 量 $\boldsymbol{x} = [x_1, x_2, \dots, x_n], \ \boldsymbol{x}^q = [x_1^q, x_2^q, \dots, x_n^q].$ 此时分数阶系统的状态变量 \boldsymbol{x} 将会在有限时间t内趋于零,即系统达到稳定状态,

$$t = \left[\boldsymbol{v}(0)^{q - \frac{2\alpha}{1+q}} \frac{\Gamma\left(1+q - \frac{2\alpha}{1+q}\right)\Gamma(1+q)}{\Gamma\left(1+2q - \frac{2\alpha}{1+q}\right)k\Gamma(2+q)} \right]^{\frac{1}{q}},$$
(10)

式中 $\boldsymbol{v} = \boldsymbol{x}(\boldsymbol{x}^q)^{\mathrm{T}}$.

引理1 当满足*a*,*b* > 0且0 < *c* < 1时,可得如下不等式:

$$(a+b)^c \leqslant a^c + b^c. \tag{11}$$

令系统 ((5) 式) 为驱动系统, 其中 q = 0.99, 则 相应的响应系统为

$$\begin{cases} \frac{\mathrm{d}^{q} x_{1}}{\mathrm{d} t^{q}} = y_{1} z_{1} + a - u_{1}, \\ \frac{\mathrm{d}^{q} y_{1}}{\mathrm{d} t^{q}} = x_{1}^{2} - y_{1} - u_{2}, \\ \frac{\mathrm{d}^{q} z_{1}}{\mathrm{d} t^{q}} = 1 - 4x_{1} - u_{3}, \end{cases}$$
(12)

式中u1,u2,u3为根据定理1所加入的控制器.

设 $e_1 = x_1 - x$, $e_2 = y_1 - y$, $e_3 = z_1 - z$ 为 驱动系统 ((5) 式) 与响应系统 ((12) 式) 的同步误差, 则得到误差系统为

$$\begin{cases} \frac{\mathrm{d}^{q}e_{1}}{\mathrm{d}t^{q}} = y_{1}e_{3} + ze_{2} - u_{1}, \\ \frac{\mathrm{d}^{q}e_{2}}{\mathrm{d}t^{q}} = x_{1}e_{1} + xe_{1} - e_{2} - u_{2}, \\ \frac{\mathrm{d}^{q}e_{3}}{\mathrm{d}t^{q}} = -4e_{1} - u_{3}. \end{cases}$$
(13)

由定理1,设计相应的控制器u1,u2,u3:

$$\begin{cases} u_1 = x_1 e_2 + x e_2 + k e_1^{\beta}, \\ u_2 = z e_1 + k e_2^{\beta}, \\ u_3 = y_1 e_1 - 4 e_1 + k e_3^{\beta}, \end{cases}$$
(14)

式中 k 和 β 为控制器的相关参数.

加入(14)式的控制器后,分数阶误差系统((13)式)可以在有限时间t内达到稳定,

$$\begin{cases} t = \\ \left\{ \left[\boldsymbol{e}(\boldsymbol{e}^{q})^{\mathrm{T}} \right]^{q-\frac{1+\beta}{1+q}} \frac{\Gamma\left(1+q-\frac{1+\beta}{1+q}\right)\Gamma(1+q)}{\Gamma\left(1+2q-\frac{1+\beta}{1+q}\right)k\Gamma(2+q)} \right\}^{\frac{1}{q}}, \end{cases}$$
(15)

式中 $e = [e_1, e_2, e_3], e^q = [e_1^q, e_2^q, e_3^q].$

证明 由误差系统((13)式)和所设计控制器((14)式),得到同步误差为

$$\begin{cases} \frac{\mathrm{d}^{q}e_{1}}{\mathrm{d}t^{q}} = y_{1}e_{3} + ze_{2} - x_{1}e_{2} - xe_{2} - ke_{1}^{\beta}, \\ \frac{\mathrm{d}^{q}e_{2}}{\mathrm{d}t^{q}} = x_{1}e_{1} + xe_{1} - e_{2} - ze_{1} - ke_{2}^{\beta}, \\ \frac{\mathrm{d}^{q}e_{3}}{\mathrm{d}t^{q}} = -4e_{1} - y_{1}e_{1} + 4e_{1} - ke_{3}^{\beta}. \end{cases}$$

$$(16)$$

根据(9)式推导可得

$$\frac{\Gamma(2)}{\Gamma(2+\alpha)} \frac{d^{q}}{dt^{q}} \left[e_{1} \ e_{2} \ e_{3} \right] \left[e_{1}^{q} \ e_{2}^{q} \ e_{3}^{q} \right]^{\mathrm{T}}$$

$$= \left[e_{1} \ e_{2} \ e_{3} \right] \left[\frac{d^{q}}{dt^{q}} e_{1}^{q} \ \frac{d^{q}}{dt^{q}} e_{2}^{q} \ \frac{d^{q}}{dt^{q}} e_{3}^{q} \right]^{\mathrm{T}}$$

$$= y_{1}e_{1}e_{3} + ze_{1}e_{2} - x_{1}e_{1}e_{2} - xe_{1}e_{2} - ke_{1}^{\beta+1} + x_{1}e_{1}e_{2} + xe_{1}e_{2} - e_{2}^{2} - ze_{1}e_{2} - ke_{2}^{\beta+1} - 4e_{1}e_{3} - y_{1}e_{1}e_{3} + 4e_{1}e_{3} - ke_{3}^{\beta+1} = -e_{2}^{2} - ke_{1}^{\beta+1} - ke_{2}^{\beta+1} - ke_{3}^{\beta+1} = -e_{2}^{2} - ke_{1}^{\beta+1} - ke_{2}^{\beta+1} - ke_{3}^{\beta+1} = -k(e_{1}^{2})^{\frac{\beta+1}{2}} - k(e_{2}^{2})^{\frac{\beta+1}{2}} - k(e_{3}^{2})^{\frac{\beta+1}{2}}.$$
 (17)

由引理1的不等式得

$$- (e_1^2)^{\frac{\beta+1}{2}} - (e_2^2)^{\frac{\beta+1}{2}} - (e_3^2)^{\frac{\beta+1}{2}}$$

$$\leqslant - (e_1^2 + e_2^2 + e_3^2)^{\frac{\beta+1}{2}}.$$
 (18)

因此可得

$$\frac{\Gamma(2)}{\Gamma(2+\alpha)} \frac{\mathrm{d}^{q}}{\mathrm{d}t^{q}} \begin{bmatrix} e_{1} \ e_{2} \ e_{3} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} e_{1}^{q} \ e_{2}^{q} \ e_{3}^{q} \end{bmatrix}^{\mathrm{T}}$$

$$\leqslant -k(e_{1}^{2}+e_{2}^{2}+e_{3}^{2})^{\frac{\beta+1}{2}}$$

$$= -k\left(\begin{bmatrix} e_{1} \ e_{2} \ e_{3} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} e_{1} \ e_{2} \ e_{3} \end{bmatrix}^{\mathrm{T}}\right)^{\frac{\beta+1}{2}}$$

$$= -k(ee^{\mathrm{T}})^{\frac{\beta+1}{2}}.$$
(19)

显然, (19) 式满足定理1的条件, 故误差系统 ((13) 式) 可以在有限时间*t* 内达到稳定, 即驱动-响 应系统在有限时间内实现同步,

$$\left\{ \left[\boldsymbol{e}(\boldsymbol{e}^{q})^{\mathrm{T}} \right]^{q-\frac{1+\beta}{1+q}} \frac{\Gamma\left(1+q-\frac{1+\beta}{1+q}\right)\Gamma(1+q)}{\Gamma\left(1+2q-\frac{1+\beta}{1+q}\right)k\Gamma(2+q)} \right\}^{\frac{1}{q}},$$

$$(20)$$

式中 $e = [e_1, e_2, e_3], e^q = [e_1^q, e_2^q, e_3^q].$

3.2 数值仿真

t =

采用 MATLAB R2017a 进行数值仿真, 用预估 校正法求解微分方程. 令仿真的步长 $t_{\Delta} = 0.001$, 仿 真 时 间 $T_{sim} = 12$ s, 分 数 阶 系 统 的 阶 次 取 q = 0.99, 驱动系统 ((5) 式) 和 响应系统 ((12) 式) 的初值分别取为 [x(0), y(0), z(0)] = (0.5, 0, 0.2) 及 [$x_1(0), y_1(0), z_1(0)$] = (1.2, 0.3, 2). 设计控制器的 相关参数取值为k = 1.5, $\beta = 0.8$. 根据这些参数 编写程序, 得到误差系统和各状态变量同步情况的 仿真图, 如图 6 和图 7 所示.





由图6可以看出,加入控制器后误差系统*e*₁, *e*₂和*e*₃在3s内均能收敛于零点,即误差系统达到 稳定状态,由图7也可看出,驱动系统和响应系统的各状态变量在3s内达到了完全同步状态,由此可见设计的控制器效果非常显著.



图 7 加入控制器后各状态变量同步图 (a) 变量 *x-x*₁; (b) 变量 *y-y*₁; (c) 变量 *z-z*₁

Fig. 7. Synchronization phase plots of state variables with controller added: (a) $x-x_1$; (b) $y-y_1$; (c) $z-z_1$.

4 结 论

基于 Sprott E系统,构建了仅有一个稳定平衡 点的分数阶混沌系统,研究含有隐藏吸引子的分数 阶混沌系统,通过平衡点、吸引子、Poincare映射和 分岔等详细分析了该系统的基本动力学行为. 基 于分数阶有限时间同步控制理论,设计了有限时间 同步控制器,实现了带有隐藏吸引子分数阶混沌系 统的同步控制,数值仿真结果证实了该方法的有效 性. 构建的分数阶混沌系统具有以下特点和优势: 首先,用分数阶微积分进行描述和研究,其物理意 义更清晰, 描述更精确, 能更好地揭示对象的本质 及其行为特性;其次,构建的改进分数阶Sprott E 系统在平衡点处有一对具有负实部的共轭特征根, 系统具有稳定的平衡点,吸引子类型为隐藏吸引 子;最后,构建的分数阶混沌系统具有更复杂、更丰 富的混沌动力学特性,参数选择范围更大、更加灵 活,且系统对这些参数的变化较为敏感,这样在构 造混沌振荡器应用于保密通信、图像加密等实际领 域时,密钥更多更复杂,增强了不可预测性,提高了 应用中的可靠性和安全性.

参考文献

- [1] Lorenz E N 1963 J. Atmos. Sci. 20 130
- [2] Rössler O E 1976 Phys. Lett. A 57 397
- [3] Chen G R, Ueta T 1999 Int. J. Bifurcation Chaos 9 1465
- [4] Liu C X, Liu T, Liu L, Liu K 2004 Chaos Solitions Fractals 22 1031
- [5] Lü J H, Chen G R 2002 Int. J. Bifurcation Chaos 12 659
- [6] Liu W B, Chen G R 2003 Int. J. Bifurcation Chaos 13 261
- [7] Qi G Y, Chen G R, Du S Z, Chen Z Q, Yuan Z Z 2005 *Physica A* 352 295
- [8] Bao B C, Liu Z, Xu J P 2009 J. Sys. Eng. Electron. 20 1179
- [9] Shilnikov L P 1965 Sov. Math. Dokl. 6 163
- [10] Leonov G A, Kuznetsov N V, Vagaitsev V I 2011 Phys. Lett. A 375 2230
- [11] Molaie M, Jafari S, Sprott J C, Golpayegani S M R H 2013 Int. J. Bifurcation Chaos 23 1350188
- [12] Wang X, Chen G R 2012 Commu. Nonlinear Sci. Numer. Simul. 17 1264
- [13] Jafari S, Sprott J C, Golpayegani S M R H 2013 Phys. Lett. A 377 699

- [14] Wei Z 2011 Phys. Lett. A 376 102
- [15] Jafari S, Sprott J C 2013 Chaos Solitions Fractals 57 79
- [16] Li Q D, Zeng H Z, Yang X S 2014 Nonlinear Dyn. 77 255
- [17] Leonov G A, Kuznetsov N V, Mokaev T N 2015 Commu. Nonlinear Sci. Numer. Simul. 28 166
- [18] Zhang Y A, Yu M Z, Wu H L 2016 Acta Electron. Sin.
 44 607 (in Chinese) [张友安, 余名哲, 吴华丽 2016 电子学 报 44 607]
- [19] Pecora L M, Carroll T L 1990 Phys. Rev. Lett. 64 821
- [20] Li C G, Liao X F, Yu J B 2003 Phys. Rev. E 68 067203
- [21] Jia H Y, Chen Z Q, Yuan Z Z 2010 Chin. Phys. B 19 020507
- [22] Zhang L, Yan Y 2014 Nonlinear Dyn. 76 1761
- [23] Wang D F, Zhang J Y, Wang X Y 2013 Chin. Phys. B 22 100504
- [24] Zhao L D, Hu J B, Bao Z H, Zhang G A, Xu C, Zhang S B 2011 Acta Phys. Sin. 60 100507 (in Chinese) [赵灵 冬, 胡建兵, 包志华, 章国安, 徐晨, 张士兵 2011 物理学报 60 100507]
- [25] Podlubny I 1999 Fractional Differential Equations (San Diego: Academic Press) p18
- [26] Sprott J C 1994 Phys. Rev. E 50 647

Dynamic analysis and finite time synchronization of a fractional-order chaotic system with hidden attractors^{*}

Zheng Guang-Chao[†] Liu Chong-Xin Wang Yan

(State Key Laboratory of Electrical Insulation and Power Equipment, School of Electrical Engineering, Xi'an Jiaotong University, Xi'an 710049, China)

(Received 31 October 2017; revised manuscript received 23 November 2017)

Abstract

Shilnikov criteria believe that the emergence of chaos requires at least one unstable equilibrium, and an attractor is associated with the unstable equilibrium. However, some special chaotic systems have been proposed recently, each of which has one stable equilibrium, or no equilibrium at all, or has a linear equilibrium (infinite equilibrium). These special dynamical systems can present chaotic characteristics, and the attractors in these chaotic systems are called hidden attractors due to the fact that the attraction basins of chaotic systems do not intersect with small neighborhoods of any equilibrium points. Since they were first found and reported in 2011, the dynamical systems with hidden attractors have attracted much attention. Additionally, the fractional-order system, which can give a clearer physical meaning and a more accurate description of the physical phenomenon, has been broadly investigated in recent years. Motivated by these two considerations, in this paper, we propose a fractional-order chaotic system with hidden attractors, and the finite time synchronization of the fractional-order chaotic systems is also studied.

Most of the researches mainly focus on dynamic analysis and control of integer-order chaotic systems with hidden attractors. In this paper, based on the Sprott E system, a fractional-order chaotic system is constructed by adding an appropriate constant term. The fractional-order chaotic system has only one stable equilibrium point, but it can generate various hidden attractors. Basic dynamical characteristics of the system are analyzed carefully through phase diagram, Poincare mapping and power spectrum, and the results show that the fractional-order system can present obvious chaotic characteristics. Based on bifurcation diagram of system order, it can be found that the fractional-order system can have period attractors, doubling period attractors, and chaotic attractors with various orders. Additionally, a finite time synchronization of the fractional-order chaotic system with hidden attractors is realized based on the finite time stable theorem, and the proposed controller is robust and can guarantee fast convergence. Finally, numerical simulation is carried out and the results verify the effectiveness of the proposed controller.

The fractional-order chaotic system with hidden attractors has more complex and richer dynamic characteristics than integer-order chaotic systems, and chaotic range of parameters is more flexible, meanwhile the dynamics is more sensitive to system parameters. Therefore, the fractional-order chaotic system with hidden attractors can provide more key parameters and present better performance for practical applications, such as secure communication and image encryption, and it deserves to be further investigated.

Keywords: hidden attractor, fractional order, chaos, finite-time synchronizing

PACS: 05.45.–a, 05.45.Df, 05.45.Gg

DOI: 10.7498/aps.67.20172354

^{*} Project supported by the Science Fund for Creative Research Groups of the National Natural Science Foundation of China (Grant No. 51521065).

[†] Corresponding author. E-mail: 342267105@qq.com