# Управление переключением динамических режимов хаотической цепи с мемристивным элементом

В. Ю. Островский Кафедра САПР Санкт-Петербургский государственный электротехнический университет «ЛЭТИ» им. В.И. Ульянова (Ленина) vyostrovskii@etu.ru А. В. Зубарев Кафедра ТОЭ Санкт-Петербургский государственный электротехнический университет «ЛЭТИ» им. В.И. Ульянова (Ленина) avzubarev@etu.ru

# В. Г. Рыбин<sup>1</sup>, Т. И. Каримов<sup>2</sup>

Молодежный НИИ

Санкт-Петербургский государственный электротехнический университет «ЛЭТИ» им. В.И. Ульянова (Ленина) <sup>1</sup>vgrybin@etu.ru, <sup>2</sup>tikarimov@etu.ru

Аннотация. В данной работе мы рассматриваем сложные динамические явления в модифицированной цепи Чуа с мемристивным элементом, проводим ряд экспериментов по управлению ее динамическими режимами. Модель цепи представлена нелинейной динамической системой пятого порядка. Динамические свойства системы исследуются в фазовом пространстве с помощью диаграмм, отображающих бифуркации и области периодических и хаотических режимов. В статье представлен новый подход к управлению мультистабильностью, основанный на варьировании коэффициента симметрии полуявной конечно-разностной схемы. Результаты численного анализа подтверждают пригодность данного подхода как для полного подавления мультистабильности за счет перехода к фиксированной точке или единственному хаотическому режиму, так и для точной подстройки с выходом на аттрактор нужной периодичности.

Ключевые слова: управление хаосом; мемристор; нелинейная динамическая система; многопараметрический анализ; численное интегрирование

## I. Введение

Явление мультистабильности в диссипативных системах представляет собой сосуществования нескольких аттракторов для заданного набора параметров. С одной стороны, при проектировании технических систем мультистабильность может быть нежелательной ввиду высокой чувствительности таких систем к шуму. В данном управления случае применяются стратегии мультистабильным поведением направленные на подавление лишних аттракторов. В основном к таким стратегиям относятся методы управления без обратной связи [1]. С другой стороны, каждый из аттракторов характеризует уникальный режим работы системы, контролируемое переключение между аттракторами без значительных изменений параметров может обеспечить большую гибкость спроектированных систем. Для осуществления данной функциональности применяются методы с обратной связью [2]. Известные методы управления мультистабильностью обоих упомянутых классов [3] основываются на введении случайных или периодических возмущений к управляющему параметру или переменной состояния системы.

В настоящем исследовании демонстрируется метод управления переключением динамических режимов с принципиально отличным механизмом воздействия на систему. Мы рассматриваем управление параметром симметрии конечно-разностной модели изначально непрерывной динамической системы. Ранее данный подход был успешно применен к решению задачи синхронизации хаотических осцилляторов [4] и созданию системы обмена сообщениями с хаотическим шифрованием [5].

В качестве тестовой системы используется модифицированная цепь Чуа [6] с Sr<sub>0.95</sub>Ba<sub>0.05</sub>TiO<sub>3</sub> (SBT) мемристором [7]. В работе [8] на примере данной динамической системы мы представили инструменты визуализации областей мультистабильности в пространстве параметров.

# II. МОДИФИЦИРОВАННАЯ ЦЕПЬ ЧУА НА ОСНОВЕ SBT МЕМРИСТОРА

Модифицированная цепь Чуа [6] состоит из восьми элементов (рис. 1): нелинейного SBT мемристора с проводимостью W, отрицательной проводимости G, двух линейных резисторов R и r, двух линейных индукторов  $L_1$  и  $L_2$ , и двух линейных конденсаторов  $C_1$  and  $C_2$ .

Работа выполнена при поддержке Российского Фонда Фундаментальных Исследований (РФФИ), исследовательский проект № 19-07-00496.



Рис. 1. Модифицированная цепь Чуа на основе SBT мемристора [8]

Математическая модель идеального мемристора с управлением по потоку представляется уравнениями:

$$i = W(\varphi)u$$

$$\frac{d\varphi}{dt} = u.$$
(1)

Согласно [7] функция мемдуктивности SBT мемристора принимает вид:

$$W(\varphi) = A + B|\varphi| \tag{2}$$

где параметры A = 0,0676 и B = 0,3682 определены методом квадратичной полиномиальной интерполяции по экспериментально измеренным данным физического устройства.

#### А. Уравнения цепи

Применяя законы Кирхгофа, можно получить уравнения динамики цепи:

$$\frac{du_{1}}{dt} = \frac{1}{C_{1}} \left( \dot{i}_{1} - (G + A + B | \varphi |) u_{1} \right) 
\frac{du_{2}}{dt} = \frac{1}{C_{2}} \left( -i_{1} + i_{2} \right) 
\frac{di_{1}}{dt} = \frac{1}{L_{1}} \left( u_{2} - u_{1} - Ri_{1} \right)$$

$$\frac{di_{2}}{dt} = \frac{1}{L_{2}} \left( u_{2} - ri_{2} \right) 
\frac{d\varphi}{dt} = u_{1}$$
(3)

где  $u_1$  – напряжение на конденсаторе  $C_1$ ,  $u_2$  – напряжение на конденсаторе  $C_2$ ,  $i_1$  – ток через индуктор  $L_1$ ,  $i_2$  – ток через индуктор  $L_2$ , и  $\varphi$  – магнитный поток между контактами мемристора W.

#### В. Уравнения системы

Применяя замены  $x = u_1$ ,  $y = u_2$ ,  $z = i_1$ ,  $w = i_2$ ,  $v = \varphi$ ,  $\alpha = 1/C_1$ ,  $\beta = 1/L_1$ ,  $\gamma = 1/L_2$ ,  $\delta = r/L_2$ , установив  $1/C_2 = 1$  и R = 1, ур. (3) можно переформулировать в уравнения динамической системы:

$$\frac{dx}{dt} = \alpha \left( z - (G + A + B|v|)x \right)$$

$$\frac{dy}{dt} = -z + w$$

$$\frac{dz}{dt} = \beta \left( y - x - z \right)$$

$$\frac{dw}{dt} = -\gamma y - \delta w$$

$$\frac{dv}{dt} = x.$$
(4)

Подходящие параметры для хаотического поведения системы (4):  $\alpha = 8$ ,  $\beta = 35$ ,  $\gamma = 15$ ,  $\delta = 0.01$ , G = -1.6676, A = 0.0676, и B = 0.3682. Во всех последующих экспериментах эти значения используются по умолчанию.

### III. УПРАВЛЕНИЕ МУЛЬТИСТАБИЛЬНОСТЬЮ С ВАРЬИРОВАНИЕМ КОЭФФИЦИЕНТА СИММЕТРИИ

Серия вычислительных экспериментов проведена в среде LabVIEW 2020 с вещественным типом данных double. Эталонный метод численного интегрирования – метод Рунге–Кутты 4 (RK4).

При выбранных параметрах динамическая система (4) демонстрирует сосуществование устойчивых точек P, периодических предельных циклов C, одно- и двухвитковых хаотических аттракторов A с высокой чувствительностью к начальным условиям [6]. На рис. 2 (а) представлена диаграмма периодичности аттракторов относительно переменных состояния z и w, построенная кластеризацией по их пиковым значениям и межпиковым интервалам [9].



Рис. 2. Диаграммы, полученные методом RK4 с фиксированным размером шага h = 0.001 при времени моделирования t = 200 и отсечкой переходных процессов  $t_0 = 200$ . (a) Диаграмма периодичности из начальных условий (0.001, 0, *z*, *w*, 0). Фазовые диаграммы из начальных условий: (b) (0.001, 0, 0, ±4, 0); (c) (0.001, 0, ±7.3, 0, 0); (d) (0.001, 0, 0, ±2.5, 0); (e) (0.001, 0, 0, 0, 0)

Можно видеть, что структура бассейнов притяжения симметрична относительно диагонали, наблюдается постепенная смена периодичности от 0 (фиксированные точки) до режимов периодичности 8+. На рис. 2 (b)–(e) приведены фазовые портреты в порядке приближения к диагонали: предельные циклы периода-1  $C_1$  и  $C_1^*$ , предельные циклы периода-4  $C_4$  и  $C_4^*$ , одновитковые хаотические аттракторы  $A_1$  и  $A_1^*$ , которые сливаются в двухвитковый хаотический аттрактор  $A_2$  (для наглядности разделения витков приведен на плоскости v - w).

#### А. Полуявная конечно-разностная схема

Полуявная конечно-разностная схема с управляемой симметрией (Variable Symmetry Composition D-method, VSCD [4, 5]) для системы (4) представляется в виде двух сопряженных частей:

$$x_{n+s} = x_n + hs[\alpha(z_n - (G + A + B|v_n|)x_n)]$$
  

$$y_{n+s} = y_n + hs[-z_n + w_n]$$
  

$$z_{n+s} = z_n + hs[\beta(y_{n+s} - x_{n+s} - z_n)]$$
  

$$w_{n+s} = w_n + hs[-\gamma y_{n+s} - \delta w_n]$$
  

$$v_{n+s} = v_n + hs[x_{n+s}]$$
(5)

И

$$v_{n+1} = v_{n+s} + h[s-1][x_{n+s}]$$

$$w_{n+1} = w_{n+s} + h[s-1][-\gamma y_{n+s} - \delta w_{n+1}]$$

$$z_{n+1} = z_{n+s} + h[s-1][\beta(y_{n+s} - x_{n+s} - z_{n+1})]$$

$$y_{n+1} = y_{n+s} + h[s-1][-z_{n+1} + w_{n+1}]$$

$$x_{n+1} = x_{n+s} + h[s-1][\alpha(z_{n+1} - (G + A + B|v_{n+1}|)x_{n+1})]$$
(6)

где  $s \in (0, 1)$  – коэффициент симметрии схемы.

Не трудно видеть, что при s = 1 схема вырождается в метод Эйлера–Кромера (5). Необходимо также обратить внимание на наличие диагональных неявностей в уравнениях (6), однако в данном случае они могут быть легко разрешены аналитически.

#### В. Подавление мультистабильности

Предлагаемый подход управлению к мультистабильностью заключается В изменении устойчивости моделирующей конечно-разностной схемы за счет варьирования коэффициента симметрии. Как видно ИЗ бифуркационных диаграмм по параметру S (рис. 3 (a), (b)), значение s = 0.5 сохраняет эталонное решение при заданных начальных условиях. Уменьшение коэффициента симметрии ведет к чрезмерной устойчивости схемы, что в конечном итоге переводит динамический режим системы к фиксированной точке Р. Увеличение *s* ведет к недостаточной устойчивости схемы и, как следствие, стягиванию траектории к двухвитковому хаотическому аттрактору. Данные предельные случаи можно истолковать как полное подавление мультистабильности, достаточно лишь при управлении зафиксировать s на малом или большом значении в зависимости от технических требований к поведению дискретной системы (стабильному с фиксированной точкой Р или локально нестабильному с хаотическим аттрактором  $A_2$ ).

#### С. Переключение динамических режимов

Из рис. 3 (a), (b) можно видеть, что скорость переключения динамических режимов зависит от величины коэффициента симметрии *s*. Таким образом, можно предположить, что путем малых отклонений s от значения s = 0.5 можно добиться плавного переключения между аттракторами.



Рис. 3. Бифуркационные диаграммы пиковых значений переменной x, полученные методом VSCD с фиксированным размером шага h = 0.001 при времени моделирования t = 200 и отсечкой переходных процессов  $t_0 = 200$  из начальных условий: (a) (0.001, 0, 7.3, 0, 0) и (b) (0.001, 0, 0, -2.5, 0). (c) Бифуркационная диаграмма межпиковых интервалов переменной v во временной области, где T = 100, при (d) управлении коэффициентом s

Экспериментальные результаты, представленные на рис. 3 (с), (d) доказывают верность данного утверждения: с помощью ручного управления s удалось из предельного цикла С<sub>4</sub>, начальные условия (0.001, 0, 7.3, 0, 0), ввести систему в хаотический режим А2, затем последовательно перевести систему на одновитковый аттрактор А<sub>1</sub>, предельные циклы С4, С2 и С1. Из опыта последующих экспериментальных исследований следует отметить необходимость отслеживания траектории в витках аттрактора А2 для переключения на нужный режим А1 или (рис. 2 (d)), а также необходимость введения  $A_1$ воздействия на переменные состояния или параметры системы при попадании траектории в фиксированную точку Р – в данном случае невозможно вывести траекторию в колебательные режимы только лишь за счет варьирования коэффициента симметрии s.

## IV. Вывод

В данной работе был предложен новый подход к управлению динамическими режимами дискретной модели за счет варьирования коэффициента симметрии в условиях мультистабильности непрерывного прототипа системы. На примере модифицированной цепи Чуа с мемристором, с помощью бифуркационных диаграмм продемонстрирована пригодность рассматриваемого метода как при необходимости полного подавления мультистабильности с переходом в состояния различной устойчивости, так и при точной подстройки динамического необходимости режима.

В качестве дальнейшего исследования мы изучим возможности построения адаптивных стратегий управления коэффициентом симметрии для автоматического вывода систем в нужные режимы устойчивости.

#### Ссылки

- Pisarchik A.N. Controlling the multistability of nonlinear systems with coexisting attractors // Physical Review E. 2001. T. 64. No. 4. C. 046203.
- [2] Lai Y.C. Driving trajectories to a desirable attractor by using small control // Physics Letters A. 1996. T. 221. No. 6. C. 375-383.
- [3] Pisarchik A.N., Feudel U. Control of multistability //Physics Reports. 2014. T. 540. № 4. C. 167-218.
- [4] Tutueva A.V. et al. Synchronization of Chaotic Systems via Adaptive Control of Symmetry Coefficient in Semi-Implicit Models // 2020 Ural Smart Energy Conference (USEC). IEEE, 2020. C. 143-146.
- [5] Karimov T. et al. Chaotic Communication System with Symmetry-Based Modulation // Applied Sciences. 2021. T. 11. No. 8. C. 3698.
- [6] Guo M. et al. Multistability in a physical memristor-based modified Chua's circuit //Chaos: An Interdisciplinary Journal of Nonlinear Science. 2019. T. 29. №. 4. C. 043114.
- [7] Zhang Y. et al. Establishment of physical and mathematical models for  $Sr_{0.95}$  Ba<sub>0.05</sub> TiO<sub>3</sub> memristor // International Journal of Bifurcation and Chaos. 2017. T. 27. No. 09. C. 1750148.
- [8] Ostrovskii V.Y. et al. Continuation Analysis of Memristor-Based Modified Chua's Circuit // 2020 International Conference Nonlinearity, Information and Robotics (NIR). IEEE, 2020. C. 1-5.
- [9] Ostrovskii V.Y. et al. Phase Bifurcation Analysis of Nonlinear Dynamical Systems // 2020 XXIII International Conference on Soft Computing and Measurements (SCM). IEEE, 2020. C. 88-91.