## МИНОБРНАУКИ РОССИИ

Федеральное государственное бюджетное образовательное учреждение высшего образования «САРАТОВСКИЙ НАЦИОНАЛЬНЫЙ ИССЛЕДОВАТЕЛЬСКИЙ

#### «САГАТОВСКИЙ ИАЦИОНАЛЬНЫЙ ИССЛЕДОВАТЕЛЬСКИИ ГОСУДАРСТВЕННЫЙ УНИВЕРСИТЕТ ИМЕНИ Н.Г.ЧЕРНЫШЕВСКОГО»

Кафедра радиофизики и нелинейной динамики

# Влияние мемристивного характера связи на эффект синхронизации взаимодействующих генераторов

## АВТОРЕФЕРАТ МАГИСТЕРСКОЙ РАБОТЫ

студентки 2 курса 241 группы направления 03.04.03 «Радиофизика» физического факультета Шабалиной Ольги Геннадьевны

Научный руководитель профессор, д.ф.-м.н., профессор \_\_\_\_\_\_ Вадивасова Т.Е.

Зав. кафедрой д.ф.-м.н., профессор

\_\_\_\_\_ Анищенко В.С.

### Актуальность темы исследования

Последние годы большое внимание уделялось исследователями так называемым мемристивным элементам и системам содержащим мемристивные элементы. Новый радиотехнический элемент, названный мемристором, был теоретически предложен Л. Чуа еще в 1971 г. <sup>1</sup>, а значительно позднее, в 2008 г., появилось реальное полупроводниковое устройство, обладающее свойствами мемристора <sup>2</sup>. Мемристор представляет собой пассивный двухполюсник, обладающий памятью. Если предположить, что магнитный поток  $\phi(flux)$  в двухполюснике нелинейно связан с переносимым зарядом qи воспользоваться соотношениями  $d\phi = udt$ , dq = idt, то можно получить вольт-амперную характеристику двухполюсника в виде

$$u = R_M(q)i, R_M(q) = \frac{d\phi}{dq} = \phi'\left(\int_{\infty}^t i(t)dt\right).$$

Таким образом, сопротивление (мемристанс)  $R_M(q)$  управляется зарядом и связано со значениями тока, протекавшего через двухполюсник в предыдущие моменты времени.

Аналогично можно записать:

$$i = G_M(\phi)u, G_M(\phi) = \frac{dq}{d\phi} = q'\left(\int_{\infty}^t u(t)dt\right).$$

Проводимость  $G_M(\phi)$  управляется магнитным потоком и зависит от предшествующих значений напряжения.

На сегодняшний день имеется уже много публикаций, посвященных экспериментальным исследованиям и численному моделированию свойств полупроводниковых мемристоров, полимерных мемристоров и мемристоров иной природы. Планируется использование мемристоров в электронике и

<sup>&</sup>lt;sup>1</sup>L.O.Chua, IEEE Trans. Circuit Theory. 1, 507 (1971)

<sup>&</sup>lt;sup>2</sup>D. B. Strukov et al., Nature. **453**, 80 (2008)

компьютерной технике, в частности для создания элементов памяти. Однако исследование поведения различных радиотехнических цепей и систем, содержащих элементы такого рода, пока еще только начинается. Не всегда ясно, к какому типу динамики, и каким новым эффектам может привести замена обычного резистора с постоянным сопротивлением на мемристор.

В научной литературе, в последнее время, часто используется более общее понятие мемристивного элемента <sup>3</sup>, как двухполюсника с характеристикой следующего типа:

$$i = G_M(u, z, t)u, \quad \frac{dz}{dt} = f(u, z, t). \tag{1}$$

Здесь z некоторая управляющая переменная, предшествующие состояния которой определяют значение проводимости  $G_M$  в текущий момент времени. Примером мемристивного элемента может служить термистор, вольтамперная характеристика которого имеет вид (1), а роль управляющей переменной z играет температура. Концепция мемристивных элеменов близка к концепции инерционной нелинейности, предложенной в свое время в работах, посвященных радиоэлектронным цепям <sup>4 5</sup>. Примерами автоколебательных систем с инерционной нелинейностью могут служить квазигармонический генератор с термистором и генератор с модифицированной инерционной нелинейностью Анищенко-Астахова. В последнем случае инерционная нелинейность приводит к возникновению в системе с размерностью фазового пространства N = 3 сложной хаотической динамики, хорошо воспроизводимой в физических экспериментах. По сути дела цепочка инерционной нелинейности представляет собой мемристивный элемент в обобщенном смысле.

<sup>&</sup>lt;sup>3</sup>Ch.K. Volos et al., J. of Enginering Sci and Thech. Rev. 2015. 8(2), 44 (2015)

<sup>&</sup>lt;sup>4</sup>П.С. Ланда, Автоколебания в системах с конечным числом степеней свободы, М.: Наука, 1980.

<sup>&</sup>lt;sup>5</sup>В.С. Анищенко, Сложные колебания в простых системах, М.: Наука, 1990.

Модель мемристора, предложенная в Л. Чуа, имеет существенное отличие от обобщенных представлений о мемристивных элементах и цепочках инерционной нелинейности. Для "истинного"мемристора управляющая переменная (например, магнитный поток)в момент времени t определяется предыдущими значениями тока, но не зависит от своих собственных предшествующих значений. В математических моделях, описывающих схемы, содержащие такой мемристор, это может приводить к возникновению в фазовом пространстве линии равновесий <sup>6</sup> <sup>7</sup> <sup>8</sup> <sup>9</sup> или, напротив, к отсутствию точек равновесия в фазовом пространстве.

Особенностью математических моделей систем, включающих мемристор в качестве элемента, является возможность существования так называемых линий равновесий, т.е. некоторых линий в фазовом пространстве системы, все точки которых являются точками равновесия. Содержащие мемристор автоколебательные системы с линией равновесий исследовались в ряде работ <sup>10</sup> Динамика таких систем носит особый характер. При определенном выборе параметров в зависимости от начальных условий, можно наблюдать как множество устойчивых точек равновесия, так и множество неизолированных замкнутых кривых различного размера. Всё множество этих траекторий образует аттрактор системы, который состоит из некоторой двумерной поверхности и устойчивых участков линии равновесий.

В рамках данной проблемы можно выделить исследование особенностей взаимодействия автоколебательных систем через мемристивный элемент. Данная задача на сегодняшний день еще недостаточно изучена. Можно

<sup>&</sup>lt;sup>6</sup>V. Semenov et al., The European Physical Journal Special Topics. **224**(8), 1553 (2015).

<sup>&</sup>lt;sup>7</sup>R. Riaza, SIAM J. Appl. Math. **72**(3), 877 (2012).

<sup>&</sup>lt;sup>8</sup>I.A. Korneev, T.E. Vadivasova, V.V. Semenov, Nonlinear Dyn. **89**(4), 2829 (2017).

<sup>&</sup>lt;sup>9</sup>I.A. Korneev, V.V. Semenov, Chaos. **27**(8), 081104 (2017).

<sup>&</sup>lt;sup>10</sup>V. Semenov et al., The European Physical Journal Special Topics. **224**(8), 1553 (2015).

отметить лишь несколько работ. Так в ряде работ <sup>11</sup> исследовался эффект полной синхронизации двух идентичных хаотических генераторов Чуа, связанных через мемристор или адаптивное устройство на основе двух антипараллельных мемристоров и был установлен факт синхронизации хаоса. Отмечается эффект зависимости достижения полной хаотической синхронизайии от начальных условий и параметров мемристора. В работе <sup>12</sup> экспериментально исследовалась частотная синхронизация двух генераторов Ван дер Поля, взаимодействующих через мемристивное устройство. На основании представленных данных можно говорить о наличии эффекта частотного захвата, но невозможно сделать выводов об особенностях данного эффекта по сравнению с классическим случаем взаимной синхронизации при связи через обычное сопротивление. Кроме того, не вполне ясна математическая модель мемристивного устройства, примененного в экспериментах.

Характер функции связи играет существенную роль при моделировании нейронных ансамблей. Предполагается, что синаптические связи нейронов могут носить мемристивный характер.<sup>13 14 15</sup> Таким образом, анализ явлений, связанных с мемристивным характером взаимодействия осцилляторов и автогенераторов является актуальной и далекой до полного решения научной задачей.

В связи с вышесказанным в рамках настоящей выпускной квалификационной работы было проведено исследование поведения двух периодических автогенераторов Ван дер Поля, взаимодействующих через мемристор.

<sup>&</sup>lt;sup>11</sup>Ch.K. Volos et al., Advances and Applications in Nonlinear Control Systems / Series Studies in Computational Intelligence. **635**, 317 (2016).

<sup>&</sup>lt;sup>12</sup>M. Ignatov et al., Appl. Phys. Lett. **108**(8),84 (2016).

 $<sup>^{13}\</sup>text{S.H.}$  Jo et al., Nano Lett. 10, 1297 (2010).

<sup>&</sup>lt;sup>14</sup>Y. Xu et al., Chaos, Solitons and Fractals. **104**, 435 (2017).

 $<sup>^{15}{\</sup>rm F.}$  Xu et al., Nonlin Dyn.  ${\bf 94}(2),\ 775$  (2018).

## Цель и задачи исследования

Цель исследования, проводимого в рамках выпускной квалификационной работы, состоит в ответе на вопрос: возможна ли синхронизация автоколебаний двух генераторов Ван дер Поля в случае связи через мемристивный элемент и к каким особенностям поведения взаимодействующих систем может привести такая связь. В соответствии с поставленной целью проводится численное моделирование систем с различными мемристивными устройствами и строятся границы областей синхронизации.

## Краткое содержание работы

Выпускная квалификационная работа состоит из введения, трех глав, выводов и списка литературы.

Во <u>Введении</u> обсуждается актуальность проблематики исследования, дается краткий обзор научной литературы по теме BKP, формулируется цель и задачи проводимых исследований.

В <u>первой главе</u> описывается исследуемая система, представляющая собой два генератора Ван дер Поля, связанных через мемристивную проводимость и приводятся результаты численного моделирования для этой системы. Обобщенная схема исследуемой радиотехнической цепи приведена на рис.1,а. Каждый парциальный автогенератор состоит из параллельно соединенных емкости  $C_j$ , индуктивности  $L_j$ , постоянной проводимости  $g_j$ и нелинейной отрицательной проводимости  $N_j$ , где j = 1, 2 - номер парциального генератора.  $G_M(\varphi)$  – характеристика мемристивного элемента, представляющая собой зависимость проводимости двухполюсника от магнитного потока  $\varphi$ . Обозначения размерных динамических переменных (токов и напряжений) приведены на схеме.

Исследуемая система описывается следующими дифференциальными



Рис. 1: Эквивалентная схема взаимодействующих радиотехнических генераторов (а) и динамическая вольт-амперная характеристика мемристора Чуа при воздействии напряжения x = 2sint (б)

уравнениями в безразмерных переменных:

$$\dot{x}_{1} + y_{1} - (\gamma - x_{1}^{2})x_{1} + kM(z)(x_{1} - x_{2}) = 0,$$
  

$$\dot{x}_{2} + py_{2} - (\gamma - x_{2}^{2})x_{2} - kM(z)(x_{1} - x_{2}) = 0,$$
  

$$\dot{y}_{1} = x_{1},$$
  

$$\dot{y}_{2} = x_{2},$$
  

$$\dot{z} = x_{1} - x_{2}.$$
(2)

Характеристика мемристора в отнормированном виде задается как

$$M(z) = a \ z < 1, \ b \ z \ge 1,$$
 (3)

где *а* и *b* – некоторые безразмерные параметры.

При проведении исследований строились зависимости разности фаз генераторов и частоты биений от начального значения  $z_0$  и от расстройки в системе при различных начальных условиях и различных значениях параметров. На основании анализа зависимостей частоты биений от частотной расстройки для разных значений коэффициента связи k, были построены границы областей синхронизации для разных значений начальных условий (рис. 2).



Рис. 2: Границы областей синкронизация на плоскости параметров "расстройка-коэффициент связи"для различных наборов начальных условий

Материал первой главы опубликован в рецензируемом научном журнале <sup>16</sup>.

Во <u>второй главе</u> рассматривались особенности синхронизации генераторов, взаимодействующих через мемристивную проводимость с гладкой характеристикой. Рассматривалась та же самая система, но в качестве мемристивной проводимости рассматривался идеализированный мемристор с гладкой характеристикой:

$$G_M(\Phi) = A + B\Phi^2. \tag{4}$$

Были выведены укороченные уравнения, которые имеют вид

$$\dot{A}_{1} = \frac{\gamma}{2}A_{1} - \frac{3}{8}A_{1}^{3} + \frac{k}{2}\left[a + b\left(C_{0}^{2} + \frac{A_{1}^{2} + A_{2}^{2}}{4} - \frac{A_{1}A_{2}}{2}\cos\theta\right)\right](A_{2}\cos\theta - A_{1}),$$
  

$$\dot{A}_{2} = \frac{\gamma}{2}A_{2} - \frac{3}{8}A_{2}^{3} + \frac{k}{2}\left[a + b\left(C_{0}^{2} + \frac{A_{1}^{2} + A_{2}^{2}}{4} - \frac{A_{1}A_{2}}{2}\cos\theta\right)\right](A_{1}\cos\theta - A_{2}),$$
  

$$\dot{\theta}_{2} = \Delta - \frac{k}{2}\left[a + b\left(C_{0}^{2} + \frac{A_{1}^{2} + A_{2}^{2}}{4} - \frac{A_{1}A_{2}}{2}\cos\theta\right)\right]\left(\frac{A_{1}}{A_{2}} + \frac{A_{2}}{A_{1}}\right)\sin\theta,$$
 (5)

<sup>16</sup>И. А. Корнеев, О. Г. Шабалина, В. В. Семенов, Т. Е. Вадивасова, Изв. вузов «ПНД». **26**(2) 24 (2018)

где введено обозначение для частотной расстройки  $\Delta = \frac{p-1}{2}$ . Был проведен анализ границ области синхронизации в фазовом приближении и показана их зависимость от начальных условий.

В <u>третьей главе</u> исследовалась синхронизация генераторов, взаимодействующих через термистор. Математическая модель системы описывалась уравнениями в безразмерных переменных:

$$\dot{x}_{1} + y_{1} - (\gamma - x_{1}^{2})x_{1} + kG(z)(x_{1} - x_{2}) = 0,$$
  
$$\dot{x}_{2} + py_{2} - (\gamma - x_{2}^{2})x_{2} + kG(z)(x_{2} - x_{1}) = 0,$$
  
$$\dot{y}_{1} = x_{1},$$
  
$$\dot{y}_{2} = x_{2},$$
  
$$\dot{z} = -\delta z + mG(z)(x_{1} - x_{2})^{2},$$
  
(6)

где  $G(z) = \frac{1}{a+bz}$ . По аналогии с Главой 1 в качестве управляющих параметров рассматривались расстройка частот *p* и коэффициент связи *k*.

Исследовалось взаимодействие двух неидентичных (с различной частотой собственных колебаний) осцилляторов Ван дер Поля. Было установлено, что различия начальных состояний термистора, а именно, различные начальные значения переменной z, не влияют на границы областей синхронизации. Таким образом, были показано, что связь через термистор не вносит в эффект синхронизации качественных особенностей, которые характерны для связи через «идеальный» мемристор. Были построены границы областей синхронизации на плоскости параметров k и p, которые приведены на рисунке 3. При параметре связи, большем, чем k = 0.11, изменяется механизм синхронизации с захвата фазы на подавление автоколебаний одного из парциальных генераторов, поэтому для определения границ областей синхронизации использовались фазовые портреты. Также было установлено, что при увеличении значения параметра b границы областей синхронизации сужаются.



Рис. 3: Границы областей синхронизации на плоскости параметров p и kпри разных значениях параметра b: b = 0 (кривая 1), b = 0.1 (кривая 2), b = 0.5 (кривая 3)

В разделе <u>Заключение</u> были сформулированы основные результаты и выводы проведенного исследования:

- 1. При связи автогенераторов через мемристор Чуа в случае взаимодействия двух полностью идентичных генераторов установившийся режим соответствует синфазным колебаниям в парциальных системах, однако мемристивный характер взаимодействия приводит к длительному процессу установления разности фаз, зависящему от начальных условий. При введении частотной расстройки генераторов была обнаружена зависимость границ области синхронизации от начальных условий. В зависимости от начальных значений динамических переменных ширина области частотно-фазового захвата меняется в широких пределах.
- При взаимодействии автогенераторов, связанных как через мемристор Чуа с кусочно-гладкой характеристикой, так и через мемристор с гладкой характеристикой, наблюдались качественно одни и те же эффекты

синхронизации.

- 3. Было показано, что малое возмущение уравнений модели, приводящее к исчезновению линии равновесий, устраняет зависимость эффекта синхронизации от начального состояния системы.
- 4. При рассмотрении генераторов, связанных через термистор, не было установлено, качественных отличий в эффектах синхронизации, по сравнению со случаем связи через обычную проводимость. Влияние термистора сводится лишь к количественным изменениям, выражающимся в изменении ширины областей синхронизации. Хотя термистор в определенном смысле можно отнести к мемристивным элементам, связь автогенераторов через термистор не приводит к возникновению в системе оси равновесий, существование которой обеспечивает особую чувствительность системы к начальному состоянию, и, соответственно особенности синхронизации, отмеченные выше.

<u>Список литературы</u> включает 51 ссылке на научные публикации по теме ВКР.