

БАЗОВЫЙ НАБОР НЕСТАЦИОНАРНЫХ 2x2-ПОЛЮСНИКОВ-АФФИНОРОВ

BASIC TIME-VARYING TWO-PORT-AFFINORS

Аннотация. Предложен базовый набор линейных нестационарных четырехполюсников-аффиноров для моделирования информационных структур.

Summary. Basic approaches of linear time-varying two-ports-affinors for modeling of information structures are presented.

Теория четырехполюсника, тем более проходного 2x2-полюсника, является важным разделом в теории цепей. Опираясь на характеристики элементов, теория цепей использует понятие "точка"; множество точек образуют характеристику (например, двухполюсника). Используются понятия векторы воздействий и откликов при описании стационарных режимов.

Точечно-векторное множество образует аффинное пространство. Это пространство лишено метрики, т.е. способа измерения длин и углов. Подобно векторным пространствам, все аффинные пространства одной и той же размерности "устроены одинаково". Теория нестационарных четырехполюсников использует частично достижения теории инвариантных во времени четырехполюсников. При учете информационных особенностей в эту теорию следует вводить соответствующую метрику. Тогда аффинное пространство станет вполне идентичным *обычному пространству* [1].

Аффинное преобразование в теории четырехполюсника. Аффинное пространство называется *n*-мерным, если *n*-мерно соответствующее ему векторное пространство **R**. Т.о. аффинное пространство **A** - это множество элементов двух родов: точек и векторов, связь между которыми задается с помощью операции откладывания векторов. Единственной характеристикой аффинного пространства является его размерность. Поэтому *k*-мерное аффинное пространство обозначается просто через A^k . Пара алгебраических уравнений, описывающих четырехполюсник, по линейной алгебре является аффинным преобразованием на плоскости. Для аффинного преобразования оригинала на плоскости с координатами $Z_2(x_2, y_2)$ в изображение с координатами $Z_1(x_1, y_1)$ запишем в матричной форме (1):

$$Z_1 = A Z_2 + C. \tag{1}$$

Матрица центрального аффинного преобразования **A**, удовлетворяющая условию $det A \neq 0$, является матрицей перемещения векторных координат.

Двухстороннее аффинное преобразование на плоскости от координат $(0; x_2, y_2)$ в координаты $(0^*; x_1, y_1)$ изображается $(0; x_2, y_2) \longleftrightarrow (0^*; x_1, y_1)$.

Если $det A > 0$, преобразование *правильное*, не изменяющее ориентацию преобразованной геометрической конфигурации. В случае же $det A < 0$ преобразование *неправильное*, так как ориентации оригинала и изображения преобразованной планарной конфигурации противоположны.

Многополюсники любой природы, описываемые линейным аффинным преобразованием, называются общим термином *аффинорами (affinors)* [2]. Линейные стационарные многополюсники чаще оперируют с комплексными амплитудами; нестационарные аффиноры оперируют с мгновенными значениями ("точками") воз действий и откликов.

Пусть имеется резистивный аффинор; в *u*-i базисе переменные представлены известным образом (1). При применении правил аффинного преобразования к электрическим цепям следует иметь ввиду размерности входящих в соотношения величин. Элементы цепочечной матрицы **A** имеют физические размерности:

$$a_{11}[-], a_{12}[\text{Ом}], a_{21}[\text{Сим}], a_{22}[-].$$

Двухстороннее аффинное преобразование запишется

$$(0; u_2, -i_2) \longleftrightarrow (0^*; u_1, i_1).$$

При описании алгебраических четырехполюсников с емкостными, индуктивными и мемристорными свойствами используются заряды *q* и магнитные потоки Φ . Если их преобразовать в *u*-i базис, появятся операторы дифференцирования *p* и интегрирования p^{-1} по времени:

$$u = d\Phi/dt = p\Phi, \Phi = \int u dt = p^{-1}u, u = dq/dt = pq, q = \int i dt = p^{-1}i. \tag{2}$$

Для аффиноров-четырёхполюсников двухстороннее аффинное преобразование в случае перехода от одной плоскости к другой, используя общий базис, представлено в следующем виде

$$(0; p^c u_2, p^d (-i_2)) \longleftrightarrow (0^*; p^a u_1, p^b i_1),$$

где показатели *a, b, c, d* принимают значения (-1, 0).

Матричное уравнение, соответствующее этому преобразованию, запишется:

$$\begin{bmatrix} p^a u_1 \\ p^b i_1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \alpha_{11} & \alpha_{12} \\ \alpha_{21} & \alpha_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} p^c u_2 \\ -p^d i_2 \end{bmatrix} \quad (3)$$

C-аффино́р (*const-affinors*) – четырехполюсник с постоянными во времени параметрами - описывается матричным уравнением в следующей форме:

$$\begin{bmatrix} u_1 \\ i_1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A_{11} p^{c-a} & A_{12} p^{d-a} \\ A_{21} p^{c-b} & A_{22} p^{d-b} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_2 \\ -i_2 \end{bmatrix}. \quad (4)$$

Размерность коэффициентов здесь A_{11} [$c^{\Sigma_{11}}$], A_{12} [Ом $c^{\Sigma_{12}}$], A_{21} [Сим $c^{\Sigma_{21}}$], A_{22} [$c^{\Sigma_{22}}$], где $\Sigma_{11} = c-a$; $\Sigma_{12} = d-a$; $\Sigma_{21} = c-b$; $\Sigma_{22} = d-b$.

T-аффино́ры (*time-affinors*) - четырехполюсники с переменными во времени параметрами - описываются соотношением (5):

$$\begin{bmatrix} u_1 \\ i_1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} p^{-a} \alpha_{11}(t) p^c & p^{-a} \alpha_{12}(t) p^d \\ p^{-b} \alpha_{21}(t) p^c & p^{-b} \alpha_{22}(t) p^d \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_2 \\ -i_2 \end{bmatrix}. \quad (5)$$

Размерность коэффициентов в A-матрице в (5) такая же, как и в случае соотношения (4) с учетом особенностей оператора p .

В цепях с переменными параметрами вместо $(-a, -b)$, (c, d) используем $(h1, n1)$ и $(h2, n2)$. В окончательном виде соотношения для нестационарного аффино́ра-четырёхполюсника примут вид (6):

$$\begin{bmatrix} u_1 \\ i_1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} p^{h1} \alpha_{11}(t) p^{h2} & p^{h1} \alpha_{12}(t) p^{n2} \\ p^{n1} \alpha_{21}(t) p^{h2} & p^{n1} \alpha_{22}(t) p^{n2} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_2 \\ -i_2 \end{bmatrix}, \quad (6)$$

причем аффинное преобразование формально представлено:

$$(0; p^{h2} u_2, p^{n2}(-i_2)) \longleftrightarrow (0^*; p^{-h1} u_1, p^{-n1} i_1).$$

Базовый набор t-аффино́ров. Введем понятие главный (базовый) набор аффино́ров и синтетические аффино́ры. Для базового набора показатели оператора p по модулю не превышают 1. Для синтетических аффино́ров-четырёхполюсников показатели оператора p принимают целые значения, которые по модулю больше 1.

Стационарные четырехполюсники характеризуют парой показателей (a, b) : $a_1, b_1 \longleftrightarrow a_2, b_2$. Нестационарные четырехполюсники целесообразно характеризовать парой решеток показателей: $(-h_1, -n_1) \longleftrightarrow (h_2, n_2)$. Четыре основные комбинации характеризуются показателями (n, h) , принимающими значения $(-1, 0)$. Используя принцип "каждое с каждым", получим полный набор вариантов преобразования. Этот базовый набор алгебраических преобразователей содержит (забегая вперед) 16 вариантов.

Классификация t-аффино́ров-четырёхполюсников. Важным классом в теории электрических цепей являются линейные нестационарные четырехполюсники (проходные четырехполюсники), характеризующиеся попарно равными и противоположными мгновенными значениями токов или зарядов [3, 4].

Четырёхполюсники классифицируют по разным признакам. Основные общепринятые классификации [5]: по энергетическому признаку четырехполюсники подразделяются на автономные и неавтономные, активные и пассивные, по принципу обратимости они бывают обратимые (взаимные) и необратимые (невзаимные); по различным топологическим признакам различают симметричные и несимметричные четырехполюсники, структурно-симметричные (относительно поперечной оси) и структурно-несимметричные, уравновешенные и неуравновешенные и т. п.

В теории стационарных цепей многие ученые изучали особенности стационарных многополюсников, такие как разрешимость, пассивность, отсутствие потерь и пр. Опорной работой являлась монография [6]; при этом сигналы $u \in D_+$, $i \in D_+$. Для характеристики общих свойств линейных нестационарных цепей некоторые исследователи также ввели обобщение – изменяющийся параметр $f(t) \in D_+$.

Были попытки построить общую теорию параметрических цепей, но авторы тратили большую часть усилий либо на преодоление математических трудностей, либо на конкретные приложения; нет системности и полноты [7, 8].

Мутанты и синтетические четырехполюсники. Обозначим h показатели на входе и выходе (h_1 или h_2) и n соответственно (n_1 или n_2). Эти показатели – целое число со знаком или 0. В общем случае они характеризуют *четырёхполюсник-мутант*.

Если $|h| < 2$ и $|n| < 2$, то четырехполюсник называется *мутантом*; если $|h| > 1$ или $|n| > 1$, то четырехполюсник называется *синтетическим*.

Среди четырехполюсников-мутантов имеются важные классы однотипных четырехполюсников (например, нестационарный емкостный трансформатор), инверторы и конверторы, мутаторы, подраз-

деляемые на i - и k -мутаторы и т.п. Аналогичные типы можно рассматривать и среди синтетических четырехполюсников.

Нестационарные четырехполюсники здесь изучаются с несколько иных позиций, чем это принято, а именно с позиций преобразования информации. Так как они характеризуются временной зависимостью коэффициентов $a_{ij} \rightarrow f(t)$, то начинать исследования целесообразно не для обобщенных функций, а для дифференцируемых функций и имеющих обратные функции; такие функции образуют пространство $D_+^+ : a_{ij} \rightarrow f(t), f \in D_+^+, i = 1, 2, j = 1, 2$.

Базовый набор t -аффиноров-мутантов. Для определений нестационарных четырехполюсников используем их алгебраическое представление, т.е. в определении должен отсутствовать оператор $p = d/dt$. Базовый набор нестационарных четырехполюсников образуется из четырех параметров: одного частотно-независимого резистивного r и трех частотно-зависимых параметров l, c и m (индуктивного, емкостного и мемристорного).

Теорема. Базовый набор t -аффиноров содержит 16 вариантов: 4 однотипных четырехполюсника и 12 мутантов. В стационарном случае набор превращается в 9 вариантов S -аффиноров.

Доказательство. В табл. 1,а представлены четырехполюсники-мутанты: даны обозначения и определения нестационарных 2×2 -полюсников с помощью цепочечных алгебраических A -матриц. Коэффициенты матрицы, зависящие от времени, обозначены строчным курсивом. (Инвариантные во времени коэффициенты будем обозначать прописными буквами.) Пусть все переменные во времени коэффициенты принадлежат пространству D_+^+ . Это важнейший случай для практики, так как позволит сосредоточиться на структурных свойствах мутантов. Для четырех однотипных схем аффинное преобразование осуществляется в одной плоскости (диагональные матрицы), для 12 вариантов мутантов – в разных плоскостях.

Преобразуем цепочечные A -матрицы в общий базис, например в u - i . Полученное представление схемы называется иммитансным; результаты даны в табл. 1,б. Эта таблица является центральной при анализе. Основные свойства определяются показателями h и n у операторов p . Наличие оператора p определяет информационные и усилительные возможности схемы.

Из таблицы следует, что получено 16 вариантов в базовом наборе нестационарных четырехполюсников.

Как уже говорилось, в стационарном случае 16 схем преобразуются в 9.

Общее соотношение (6) для табл. 1,б принимает вид (7)

$$\begin{bmatrix} u_1 \\ i_1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} p^{h_{0,1}} \alpha_{11}(t) p^{h_{-1,0}} & p^{h_{0,1}} \alpha_{12}(t) p^{n_{-1,0}} \\ p^{n_{0,1}} \alpha_{21}(t) p^{h_{-1,0}} & p^{n_{0,1}} \alpha_{22}(t) p^{n_{-1,0}} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_2 \\ -i_2 \end{bmatrix}, \quad (7)$$

где показатели $h_1 = h_{0,1}, n_1 = n_{0,1}, h_2 = h_{-1,0}, n_2 = n_{-1,0}$ принимают одно из двух значений: $h_1, n_1 \in \{0,1\}; h_2, n_2 \in \{-1,0\}$.

Заключение. Имеется базовый набор из шестнадцати $rlcm$ – нестационарных 2×2 -полюсников-аффиноров.

Литература

1. Головина Л. И. Линейная алгебра и некоторые ее приложения. – М.: Наука, 1985. – 395 с.
2. Kouřil F., Vrba K. Non-linear and parametric circuits. Principles, theory and applications. – Chichester: N.Y. – Ellis Horwood, John Wiley & Sons, 1988. – 413 p.
3. Величко Ю.Т. Прохідні чотириполюсники. – К.: Держ. видав. техніч. літ УРСР, 1958. – 410 с.
4. Величко Ю.Т. Теоретичні основи радіотехнічних мереж. Ч. 1. – Львів: Вид. Льв. ун., 1966. – 340 с.
5. Зелях Э.В. Основы общей теории линейных электрических схем. – М.: Изд. АН СССР, 1951. – 335 с.
6. Newcomb R. W. Linear multiport synthesis. – N.Y.: McGraw-Hill book company, 1966. – XXII, 397 p.
7. Ионкин П. А., Миронов В. Г. Синтез RC -схем с активными невзаимными элементами (вопросы реализации). – М.: Энергия, 1976. – 240 с.
8. Андерсон, Ньюкомб. Линейные пассивные цепи. Функциональная теория // ТИИЭР. – 1976. – Т. 64. – N 1. – С. 95-114. (Anderson B.D.O., Newcomb R.W. Linear passive networks: functional theory // PIEEE. – 1976. – V. 64. – № 1. – P. 72-88.)

PS.

В журнале “Наукові праці ОНАЗ”, №1, 2002 год напечатана фамилия Рудых Е.М. вместо Рудый Е. М. Приносим извинения, следует читать на стр. 1 и 52:

Арбузников В. А., Рудый Е. М., Сукачев Э.А.
Arbyznikov V.A., Ryduy E. M., Sykachev E.A