

*М. Ф. БЕССМЕРТНЫЙ*

**ИМПЕДАНСЫ ЭЛЕКТРИЧЕСКИХ ЦЕПЕЙ КЛАССА Мин  
Най-да КАК АНАЛИТИЧЕСКИЕ ФУНКЦИИ ДВУХ  
КОМПЛЕКСНЫХ ПЕРЕМЕННЫХ. II**

В первой части [1] нашей работы мы показали, что матрица обобщенных сопротивлений  $2n$ -полюсника Мин Най-да с необходимостью есть матрица-функция класса  $P$ . Покажем теперь, что принадлежность классу  $P$  является и достаточным условием того, что матрица-функция  $Z(\lambda^u, \lambda^e)$  есть матрица обобщенных импедансов  $2n$ -полюсника Мин Най-да, т.е. построим конкретный  $2n$ -полюсник по заданной матрице-функции класса  $P$ . Для этого нам понадобится класс матриц-функций одного комплексного переменного, аналогичный классу  $P$ .

Назовем дробно-рациональную квадратную матрицу-функцию комплексного переменного  $\lambda$  реактансной, если она удовлетворяет следующим условиям:

1.  $Z^*(\lambda) + Z(\lambda) \geq 0$  ( $\text{Re } \lambda \geq 0$ ); 2.  $Z^*(\lambda) + Z(\lambda) = 0$  ( $\text{Re } \lambda = 0$ );
3.  $Z(\bar{\lambda}) \equiv \overline{Z(\lambda)}$ ; 4.  $Z'(\lambda) \equiv Z(\lambda)$ .

В теории линейных электрических цепей матрицы-функции этого класса хорошо известны [2, 4]. Класс реактансных матриц-функций адекватен классу «чисто реактивных»  $2n$ -полюсников, т.е.  $2n$ -полюсников с идеальными катушками и конденсаторами (и, конечно же, идеальными трансформаторами). Реактансные матрицы-функции имеют достаточно простую структуру,

а именно: для того чтобы  $Z(\lambda)$  была реактансной, необходимо и достаточно, чтобы она представлялась в виде:

$$Z(\lambda) = A_{\infty} \cdot \lambda + \frac{A_0}{\lambda^{\varepsilon}} + \sum_{1 < k < m} \frac{2A_k \cdot \lambda}{\lambda^2 + \tau_k^2},$$

где  $A_k$  — вещественные неотрицательные постоянные матрицы (вычеты в полюсах  $i\tau_k, 0, \infty$ ),  $\tau_k$  — вещественные числа.

Существенную роль при построении конкретного  $2n$ -полюсника по заданному импедансу будет играть следующее утверждение.

**Теорема 2.** Для того, чтобы матрица-функция  $Z(\lambda^{\mu}, \lambda^{\varepsilon})$  принадлежала классу  $P$ , необходимо и достаточно, чтобы она имела вид

$$Z(\lambda^{\mu}, \lambda^{\varepsilon}) = A_{\infty} \cdot \lambda^{\mu} + \frac{A_0}{\lambda^{\varepsilon}} + \sum_{1 < k < m} \frac{2A_k \cdot \lambda^{\mu}}{\lambda^{\mu} \cdot \lambda^{\varepsilon} + \tau_k^2},$$

где  $A_k$  — вещественные неотрицательные постоянные матрицы, а  $\tau_k$  — вещественные числа.

**Доказательство. Необходимость.** Пусть  $Z(\lambda^{\mu}, \lambda^{\varepsilon}) \in P$ . Рассмотрим при некотором вещественном  $\Theta > 0$  матрицу-функцию

$$q_{\Theta}(\lambda) = Z\left(\lambda, \frac{\Theta}{\lambda}\right).$$

Из определения класса  $P$  следует, что  $q_{\Theta}(\lambda)$  — реактансная и, кроме того, удовлетворяет условию  $i[q_{\Theta}^*(\lambda) - q_{\Theta}(\lambda)] \geq 0$  ( $\text{Im } \lambda > 0$ ).

Таким образом,  $q_{\Theta}(\lambda)$  может иметь единственную особенность — полюс первого порядка при  $\lambda = \infty$ :  $q_{\Theta}(\lambda) = A(\Theta) \cdot \lambda$ . Здесь  $A(\Theta)$  — вычет  $q_{\Theta}(\lambda)$  при  $\lambda = \infty$ .

Очевидно, что  $A(\Theta)$  — дробно-рациональная матрица-функция от  $\Theta$ . Так как из равенства двух дробно-рациональных функций на отрезке вещественной оси следует их равенство всюду в области определения, то для любых комплексных  $\Theta$ , за исключением конечного числа точек, имеем:

$$Z\left(\lambda, \frac{\Theta}{\lambda}\right) = q_{\Theta}(\lambda) = A(\Theta) \cdot \lambda.$$

Полагая  $\lambda = \lambda^{\mu}$ ,  $\Theta = \lambda^{\mu} \cdot \lambda^{\varepsilon}$ , находим  $Z(\lambda^{\mu}, \lambda^{\varepsilon}) = A(\lambda^{\mu} \cdot \lambda^{\varepsilon}) \cdot \lambda^{\mu}$ . Учитывая, что  $Z(\lambda, \lambda)$  — реактансная, без труда получаем:

$$A(\lambda^2) = \frac{1}{\lambda} Z(\lambda, \lambda) = \frac{A_0}{\lambda^2} + A_{\infty} + \sum_{1 < k < m} \frac{2A_k}{\lambda^2 + \tau_k^2},$$

откуда

$$Z(\lambda^{\mu}, \lambda^{\varepsilon}) = A_{\infty} \cdot \lambda^{\mu} + \frac{A_0}{\lambda^{\varepsilon}} + \sum_{1 < k < m} \frac{2A_k \cdot \lambda^{\mu}}{\lambda^{\mu} \cdot \lambda^{\varepsilon} + \tau_k^2}.$$

Достаточность очевидна, если учесть, что все  $A_k$  — вещественные и неотрицательные матрицы,  $\tau_k$  — вещественные числа, и преобразовать предыдущую формулу к виду

$$Z(\lambda^\mu, \lambda^\epsilon) = A_\infty \cdot \lambda^\mu + \frac{A_0}{\lambda^\epsilon} + \sum_{1 \leq k < m} \frac{2A_k}{\lambda^\epsilon + \tau_k^2 / \lambda^\mu}.$$

Прежде чем перейти к конструированию конкретного  $2n$ -полюсника по заданной матрице-функции класса  $P$ , рассмотрим одно вспомогательное преобразование над  $2n$ -полюсниками.

Пусть некоторый  $2n$ -полюсник имеет в качестве матрицы обобщенных импедансов матрицу  $Z_0(\lambda^\mu, \lambda^\epsilon)$ :  $\vec{U}(\lambda^\mu, \lambda^\epsilon) = Z_0(\lambda^\mu, \lambda^\epsilon) \cdot \vec{I}_0(\lambda^\mu, \lambda^\epsilon)$ .

Подключим к нему идеальный  $2 \times 2n$ -трансформатор с матрицей  $T$ :

$$\begin{bmatrix} \vec{U}_1(\lambda^\mu, \lambda^\epsilon) \\ \vec{I}_1(\lambda^\mu, \lambda^\epsilon) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} t' & 0 \\ 0 & t'^{-1} \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} \vec{U}_0(\lambda^\mu, \lambda^\epsilon) \\ \vec{I}_0(\lambda^\mu, \lambda^\epsilon) \end{bmatrix}.$$

Из цепочки равенств  $\vec{U}_1(\lambda^\mu, \lambda^\epsilon) = t' \cdot \vec{U}_0(\lambda^\mu, \lambda^\epsilon) = t' \cdot Z_0(\lambda^\mu, \lambda^\epsilon) \cdot \vec{I}_0(\lambda^\mu, \lambda^\epsilon) = t' \cdot Z_0(\lambda^\mu, \lambda^\epsilon) \times t \cdot \vec{I}_0(\lambda^\mu, \lambda^\epsilon)$  заключаем, что  $Z_1(\lambda^\mu, \lambda^\epsilon) = t' \cdot Z_0(\lambda^\mu, \lambda^\epsilon) \cdot t$ .

Два  $2n$ -полюсника, матрицы обобщенных импедансов которых связаны таким соотношением с неособенной вещественной матрицей  $t$ , естественно назвать подобными.

Покажем теперь, что свойства 1—5 определения матрицы-функции класса  $P$  являются характеристическими для матрицы обобщенных сопротивлений.

**Теорема 1. [1].** Для того чтобы матрица-функция  $Z(\lambda^\mu, \lambda^\epsilon)$  была матрицей обобщенных импедансов  $2n$ -полюсника Мин Найда, необходимо и достаточно, чтобы она принадлежала классу  $P$ .

**Доказательство.** В силу ранее сказанного [1], в доказательстве нуждается лишь достаточность.

Пусть  $Z(\lambda^\mu, \lambda^\epsilon) \in P$ . Согласно теореме 2,

$$Z(\lambda^\mu, \lambda^\epsilon) = A_\infty \cdot \lambda^\mu + \frac{A_0}{\lambda^\epsilon} + \sum_{1 \leq k < m} \frac{2A_k \cdot \lambda^\mu}{\lambda^\mu \lambda^\epsilon + \tau_k^2}.$$

Предположим, что мы реализовали каждое слагаемое этой суммы в виде матрицы обобщенных импедансов некоторого  $2n$ -полюсника. Нетрудно видеть, что тогда  $Z(\lambda^\mu, \lambda^\epsilon)$  реализуется в виде матрицы обобщенных импедансов  $2n$ -полюсника, изображенного на рис. 1.

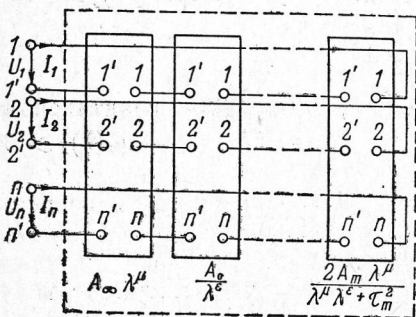


Рис. 1.

Рассмотрим подробно реализацию каждого слагаемого.

Так как матрицы  $A_k$  — вещественные и неотрицательные, то существуют вещественные неособенные матрицы  $t_k$ , такие, что матрицы  $B_k = t_k^{-1} \cdot A_k \cdot t_k^{-1}$  диагональны, т. е.

$$B_k = \begin{vmatrix} v_1^{(k)} & & & 0 \\ & v_2^{(k)} & & \\ & & \ddots & \\ 0 & & & v_n^{(k)} \end{vmatrix},$$

где  $v_j^{(k)} \geq 0$  ( $j = 1, 2, \dots, n$ ) — собственные значения матрицы  $A_k$ . Теперь для реализации слагаемого

$$Z_k(\lambda^\mu, \lambda^\epsilon) = \frac{2A_k \cdot \lambda^\mu}{\lambda^\mu \cdot \lambda^\epsilon + \tau_k^2}$$

достаточно реализовать матрицу

$$Z_k^0(\lambda^\mu, \lambda^\epsilon) = \begin{vmatrix} \frac{2v_1^{(k)} \cdot \lambda^\mu}{\lambda^\mu \cdot \lambda^\epsilon + \tau_k^2} & & & 0 \\ & & \ddots & \\ 0 & & & \frac{2v_n^{(k)} \cdot \lambda^\mu}{\lambda^\mu \cdot \lambda^\epsilon + \tau_k^2} \end{vmatrix}$$

в виде матрицы обобщенных импедансов  $2n$ -полюсника. Искомый  $2n$ -полюсник получится преобразованием подобия. Соответствующий идеальный  $2 \times 2n$ -трансформатор имеет матрицу

$$T_k = \left[ \begin{array}{c|c} t_k^r & 0 \\ \hline 0 & t_k^{-1} \end{array} \right].$$

Реализация матрицы  $Z_k(\lambda^\mu, \lambda^\epsilon) = \frac{2A_k \cdot \lambda^\mu}{\lambda^\mu \cdot \lambda^\epsilon + \tau_k^2}$  показана на рис. 2.

Параметры элементов определяются следующим образом:

$$L_j^{(k)} = \frac{2v_j^{(k)}}{\tau_k^2}, \quad C_j^{(k)} = \frac{1}{2v_j^{(k)}},$$

$$L_j^{(k)} = k_\mu \cdot L_j^{(k)}, \quad C_j^{(k)} = \frac{1}{k_\epsilon \cdot C_j^{(k)}}.$$

Если при некотором  $j$ ,  $v_j^{(k)} = 0$ , соответствующие зажимы идеального  $2 \times 2n$ -трансформатора должны быть замкнуты накоротко.

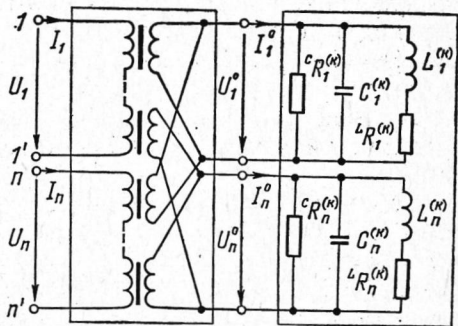


Рис. 2.

Аналогично реализуются слагаемые  $A_\infty \cdot \lambda_\mu$ ,  $\frac{A_0}{\lambda^\varepsilon}$ , первое — с помощью катушек индуктивности, а второе — с помощью конденсаторов. Теорема доказана.

Таким образом, если имеется произвольный  $2n$ -полюсник с элементами типа (1)–(3), то всегда существует канонический  $2n$ -полюсник, имеющий ту же матрицу обобщенных импедансов. Переход к обычной матрице импедансов осуществляется заменой  $\lambda^\mu = \lambda + k_\mu$ ,  $\lambda^\varepsilon = \lambda + k_\varepsilon$ , где  $k_\mu$  и  $k_\varepsilon$  — коэффициенты «качества» катушек индуктивности и конденсаторов соответственно.

Так как переменная  $\lambda^\mu$  «жестко» связана с катушками индуктивности, а переменная  $\lambda^\varepsilon$  — с конденсаторами, то из теоремы II получаем

*Следствие. Пусть два  $2n$ -полюсника с элементами типа (1)–(3) при некоторых фиксированных  $k_\mu$  и  $k_\varepsilon$  имеют одну и ту же матрицу импедансов. Тогда их матрицы импедансов  $Z_1(k_\mu, k_\varepsilon; \lambda)$  и  $Z_2(k_\mu, k_\varepsilon; \lambda)$  будут совпадать при любых «качествах»  $k_\mu$  и  $k_\varepsilon$ , входящих в их состав элементов.*

**Список литературы:** 1. Бессмертный М. Ф. Импедансы электрических цепей класса Мин Най-да как аналитические функции двух комплексных переменных.— Теория функций, функцион. анализ и их приложения. Харьков, 1979, вып. 32, с. 7. 2. Ефимов А. В., Потапов В. П.  $Z$ -растягивающие матрицы-функции и их роль в аналитической теории электрических цепей.— Усп. мат. наук, 1973, т. 28, № 1, с. 75–130. 3. Атабеков Г. И. Теория линейных электрических цепей. М., Сов. радио, 1960. 200 с. 4. Карни Ш. Теория цепей. Анализ и синтез. М., Связь, 1973. 368 с. 5. Сешу С., Рид М. Б. Линейные графы и электрические цепи. М., Высшая школа, 1971. 448 с.

Поступила 28 декабря 1978 г.