

# Суперпортовые цепи

Светлана Широковских

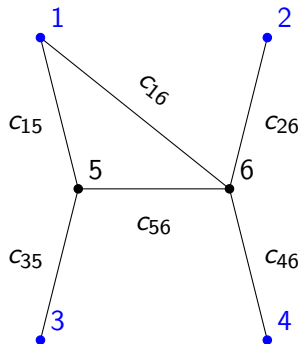
Студентка 4 курса  
ВШЭ, Факультет математики

Научный руководитель — Скопенков Михаил Борисович

17.03.2023

# Электрические цепи

- ▶ *Электрическая цепь с  $t$  входами* — связный взвешенный граф с положительными весами рёбер (*проводимостями*),  $t$  вершин которого отмечены (*граничные вершины*).
- ▶  $c_{kl}$  — *проводимость* ребра  $kl$ . Если ребра  $kl$  нет, то  $c_{kl} := 0$ .

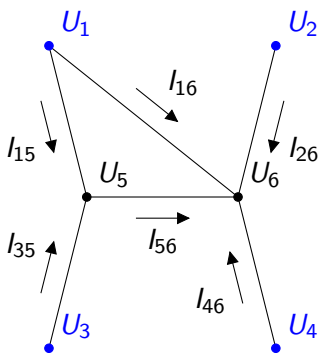


## Нумерация:

- ▶  $1, \dots, t$  — граничные вершины
- ▶  $t + 1 \dots n$  — внутренние вершины

# Замкнутые электрические цепи

Замкнутая электрическая цепь — электрическая цепь с  $m$  действительными числами  $U_1 \dots U_m$  (входными потенциалами), сопоставленными граничным вершинам цепи.



Дано:

- ▶  $U_1 \dots U_m$  — входные потенциалы
- ▶  $c_{kl}$  — проводимость ребра  $kl$

Задаются аксиомами:

- ▶  $U_k$  — потенциал внутренней вершины  $k$
- ▶  $I_{kl}$  — ток через ориентированное ребро  $kl$

# Электрические цепи: теорема существования и единственности

(C) *Закон Ома.* Для каждой пары вершин  $k, l$  выполнено равенство  $I_{kl} = c_{kl}(U_k - U_l)$ .

(I) *Правило Кирхгофа.* Для каждой вершины  $k > t$  выполнено равенство  $\sum_{l=1}^n I_{kl} = 0$ .

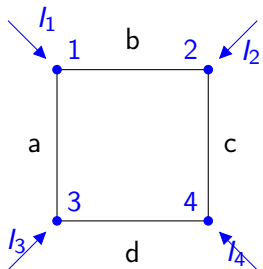
Числа  $U_k$  и  $I_{kl}$  однозначно определяются этими аксиомами, что утверждает следующая теорема.

## Теорема

Для любой замкнутой электрической цепи система линейных уравнений (C),(I) от переменных  $U_k$ , где  $t < k \leq n$ , и  $I_{kl}$ , где  $1 \leq k, l \leq n$ , имеет единственное решение.

## Электрические цепи: ответ

Числа  $(I_1, \dots, I_m) := (\sum_{k=1}^n I_{1k}, \dots, \sum_{k=1}^n I_{mk})$  называются *входными токами*. Ответом электрической цепи называется отображение  $\mathbb{R}^m \rightarrow \mathbb{R}^m: (U_1, \dots, U_m) \mapsto (I_1, \dots, I_m)$ . Обозначим матрицу этого отображения через  $C$ .



(C) Закон Ома.  $I_{kl} = c_{kl}(U_k - U_l)$ :

$$\begin{cases} I_{12} = b(U_1 - U_2) \\ I_{13} = a(U_1 - U_3) \\ I_{24} = c(U_2 - U_4) \\ I_{34} = d(U_3 - U_4) \end{cases}$$

## Электрические цепи: ответ

$$I_1 = I_{12} + I_{13} = (a + b)U_1 - bU_2 - aU_3$$

$$I_2 = -I_{12} + I_{24} = -bU_1 + (b + c)U_2 - cU_4$$

$$I_3 = -I_{13} + I_{34} = -aU_1 + (a + d)U_3$$

$$I_4 = -I_{24} - I_{34} = -cU_2 - dU_3 + (c + d)U_4$$

$$\begin{pmatrix} a + b & -b & -a & 0 \\ -b & b + c & 0 & -c \\ -a & 0 & a + d & -d \\ 0 & -c & -d & c + d \end{pmatrix} \cdot \begin{pmatrix} U_1 \\ U_2 \\ U_3 \\ U_4 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} I_1 \\ I_2 \\ I_3 \\ I_4 \end{pmatrix}$$

$$\widetilde{\det}(C) = \begin{vmatrix} a + b & -b & -a \\ -b & b + c & 0 \\ -a & 0 & a + d \end{vmatrix} = abc + abd + acd + bcd$$

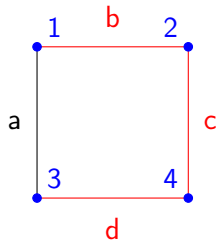
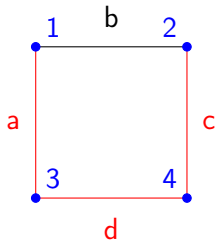
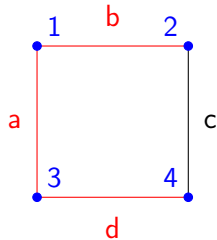
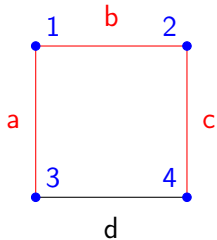
## Валидные леса для электрической цепи

Рассмотрим такое отношение эквивалентности на вершинах графа электрической цепи, что любые две различные вершины эквивалентны тогда и только тогда, когда они граничные.

*Валидными лесами для электрической цепи* (не все вершины которой граничные) назовём такие леса в графе электрической цепи, которые становятся остовными деревьями после факторизации по этому отношению эквивалентности. Для электрической цепи, все вершины которой граничные, валидным лесом будем считать пустой подграф.

*Весом леса* назовём произведение проводимостей ребер, которые он содержит. Пустое произведение считаем равным 1. Обозначим вес леса  $H$  через  $w(H)$ .

$$\widetilde{\det}(C) = abc + abd + acd + bcd$$





# Матричная теорема Кирхгофа о деревьях

## Теорема

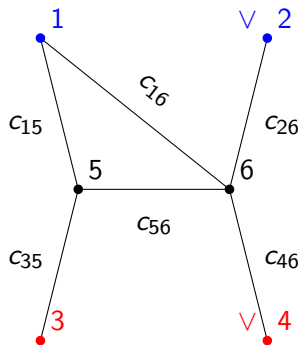
Пусть дана электрическая цепь с  $m \geq 2$  входами и матрицей ответа  $C$ . Тогда:

$$\widetilde{\det}(C) = \frac{\sum w(T)}{\sum w(H)},$$

где сумма в знаменателе берется по всем валидным для электрической цепи лесам  $H$ , а в числителе — по всем остовным деревьям  $T$  в графе электрической цепи.

## Суперпортовые цепи

- ▶ Суперпортовая цепь с  $m$  входами и  $p$  суперпортами — электрическая цепь с  $m$  входами, граничные вершины которой разбиты на непустые непересекающиеся множества  $A_1, \dots, A_p$  (суперпорты).
- ▶  $c_{kl}$  — проводимость ребра  $kl$ . Если ребра  $kl$  нет, то  $c_{kl} := 0$ .



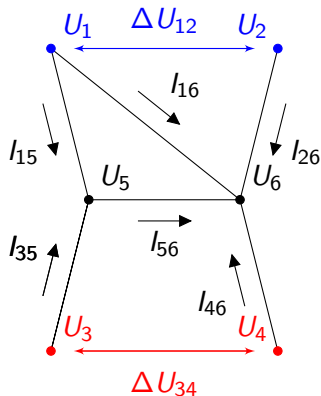
### Нумерация:

- ▶  $1, \dots, m$  — граничные вершины
- ▶  $m + 1 \dots n$  — внутренние вершины

*Корни* — вершины с максимальными номерами в каждом суперпорту,  $root(x) = y$ , если  $x, y \in A_i$  и  $y$  — корень.

## Замкнутые суперпортовые цепи

Замкнутая суперпортовая цепь — суперпортовая цепь с  $m - p$  действительными числами  $\Delta U_{xy}$  (разностями входных потенциалов), сопоставленными некорневым граничным вершинам  $x$ , где  $y = \text{root}(x)$ .



Дано:

- ▶  $\Delta U_{x, \text{root}(x)}$  — разность входных потенциалов для некорневой вершины  $x$
- ▶  $c_{kl}$  — проводимость ребра  $kl$

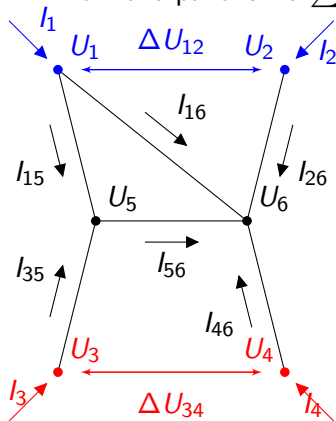
Задаются аксиомами:

- ▶  $U_k$  — потенциал вершины  $k$
- ▶  $I_{kl}$  — ток через ориентированное ребро  $kl$

## Замкнутые суперпортовые цепи

(C) Закон Ома. Для каждой пары вершин  $k, l$  выполнено равенство  $I_{kl} = c_{kl}(U_k - U_l)$ .

(I) Правило Кирхгофа. Для каждой вершины  $k > m$  выполнено равенство  $\sum_{l=1}^n I_{kl} = 0$ .



Током, входящим в вершину  $k$ , назовём число  $I_k := \sum_{l=1}^n I_{kl}$ .

(S) Условие изолированности суперпортов. Для любого  $i < p$ :  $\sum_{k \in A_i} I_k = 0$ .

(B) Граничные условия. Для любой некорневой вершины  $x$ :  
 $U_x - U_{\text{root}(x)} = \Delta U_{x, \text{root}(x)}$ .

# Суперпортовые цепи: теорема существования и единственности

## Теорема

*Для любой замкнутой суперпортовой цепи существуют единственные числа  $I_{kl}$ ,  $1 \leq k, l \leq n$ , и единственные с точностью до добавления общей постоянной числа  $U_k$ ,  $1 \leq k \leq n$ , удовлетворяющие свойствам (C), (I), (S), (B).*

## Суперпортовые цепи: примеры

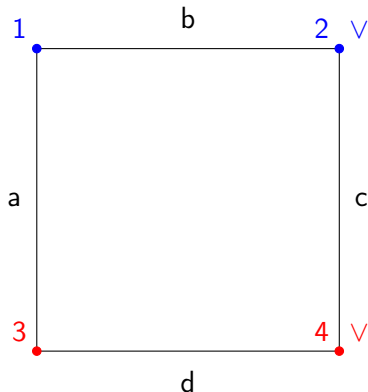
- ▶ Цепь с ровно одним суперпортом по сути эквивалента обычной электрической цепи. Действительно, если в суперпортовой цепи суперпорт всего один, то для замкнутой суперпортовой цепи известна  $m - 1$  разность входных потенциалов. И если зафиксировать потенциал одной из вершин, то будут заданы все входные потенциалы, и получится замкнутая электрическая цепь.
- ▶ Если все суперпорты состоят из ровно двух вершин, то получается *многопортовая цепь* (или *многополюсник*). Таким цепям посвящена обширная инженерная литература.

## Суперпортовые цепи: ответ

Пусть  $x_1 < \dots < x_{m-p}$  — номера некорневых вершин. Ответом суперпортовой цепи называется отображение  $\mathbb{R}^{m-p} \rightarrow \mathbb{R}^{m-p}$ :

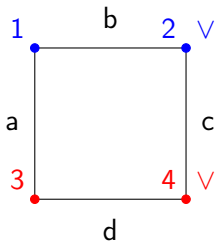
$$(\Delta U_{x_1 \text{root}(x_1)}, \dots, \Delta U_{x_{m-p} \text{root}(x_{m-p})}) \mapsto (I_{x_1}, \dots, I_{x_{m-p}}).$$

Обозначим матрицу ответа через  $L$ .



Для цепи слева:  
 $(\Delta U_{12}, \Delta U_{34}) \mapsto (I_1, I_3)$

## Суперпортовые цепи: ответ



(C) Закон Ома.  $I_{kl} = c_{kl}(U_k - U_l)$ :

$$\begin{cases} I_{12} = b(U_1 - U_2) \\ I_{13} = a(U_1 - U_3) \\ I_{24} = c(U_2 - U_4) \\ I_{34} = d(U_3 - U_4) \end{cases}$$

(S) Условие изолированности суперпортов. Для любого  $i < p$  :  
 $\sum_{k \in A_i} \sum_{l=1}^n I_{kl} = 0$ :  $I_{13} + I_{24} = 0$ .

(B) Граничные условия. Для любой некорневой вершины  $x$ :

$$U_x - U_{\text{root}(x)} = \Delta U_{x, \text{root}(x)}: \begin{cases} \Delta U_{12} = U_1 - U_2 \\ \Delta U_{34} = U_3 - U_4 \end{cases}$$



Input

$$\{I_{12} = b(U_1 - U_2), I_{13} = a(U_1 - U_3), I_{24} = c(U_2 - U_4), \\ I_{34} = d(U_3 - U_4), I_{13} + I_{24} = 0, U_1 - U_2 = D_{12}, U_3 - U_4 = D_{34}, U_1 = 0\}$$

Solutions

$$I_{12} = b D_{12}, \quad a + c \neq 0, \quad I_{13} = \frac{a c D_{12} - a c D_{34}}{a + c}, \\ I_{24} = \frac{a c D_{34} - a c D_{12}}{a + c}, \quad I_{34} = d D_{34}, \quad U_1 = 0, \quad U_2 = -D_{12}, \\ a \neq 0, \quad U_3 = \frac{c D_{34} - c D_{12}}{a + c}, \quad U_4 = \frac{-a D_{34} - c D_{12}}{a + c}$$

$$I_1 = I_{12} + I_{13} = b \Delta U_{12} + \frac{ac}{a+c} (\Delta U_{12} - \Delta U_{34}) \\ = \frac{ab + bc + ac}{a+c} \Delta U_{12} + \frac{-ac}{a+c} \Delta U_{34}$$

$$I_3 = -I_{13} + I_{34} = \frac{ac}{a+c} (-\Delta U_{12} + \Delta U_{34}) + d \Delta U_{34} \\ = \frac{-ac}{a+c} \Delta U_{12} + \frac{ac + ad + cd}{a+c} \Delta U_{34}$$

$$\begin{pmatrix} \frac{ab+bc+ac}{a+c} & \frac{-ac}{a+c} \\ \frac{-ac}{a+c} & \frac{ac+ad+cd}{a+c} \end{pmatrix} \cdot \begin{pmatrix} \Delta U_{12} \\ \Delta U_{34} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} I_1 \\ I_3 \end{pmatrix}$$

$$\det(L) = \frac{abc + abd + acd + bcd}{a + c}$$

## Валидные леса

Рассмотрим такое отношение эквивалентности на вершинах суперпортовой цепи, что любые две различные вершины эквивалентны тогда и только тогда, когда они лежат в одном суперпорту.

Обозначим это отношение эквивалентности через  $\sim$ .

*Валидными* лесами назовём такие леса в суперпортовой цепи, которые становятся остовными деревьями после факторизации по этому отношению эквивалентности.

# Матричная теорема Кирхгофа о деревьях для суперпортовой цепи

## Теорема

*Пусть дана суперпортовая цепь с матрицей ответа  $L$ . Тогда:*

$$\det L = \frac{\sum w(T)}{\sum w(F)},$$

*где сумма в знаменателе по всем валидным лесам  $F$ , а в числителе по всем остовным деревьям  $T$  в графе суперпортовой цепи.*

## Теорема

Для любой замкнутой суперпортовой цепи существуют единственные числа  $I_{kl}$ ,  $1 \leq k, l \leq n$ , и единственные с точностью до добавления общей постоянной числа  $U_k$ ,  $1 \leq k \leq n$ , удовлетворяющие свойствам (C), (I), (S), (B).

## Лемма

Предположим, что числа  $U_k$ , где  $1 \leq k \leq n$ , и  $I_{kl}$ , где  $1 \leq k, l \leq n$ , удовлетворяют закону Ома (C) и правилу Кирхгофа (I). Тогда

$$\sum_{1 \leq k < l \leq n} (U_k - U_l) I_{kl} = \sum_{1 \leq u \leq m} U_u I_u.$$

## Доказательство теоремы о существовании и единственности.

Легко видеть, что набор токов  $I_{kl}$  и потенциалов  $U_k$  удовлетворяет свойствам (C), (I), (S), (B) тогда и только тогда, когда им удовлетворяет набор токов  $I_{kl}$  и потенциалов  $U_k + \text{const}$ . Поэтому будем доказывать существование и единственность решения с дополнительным условием  $U_m = 0$ .

*Единственность.* Предположим, что два набора токов  $I_{kl}^{I,II}$  и потенциалов  $U_k^{I,II}$  подчиняются (C), (I), (S), (B) и  $U_m^I = U_m^{II} = 0$  при некоторых разностях входных потенциалов ( $\Delta U_{xy}^I = \Delta U_{xy}^{II}$ ).

Тогда их разность  $I_{kl} = I_{kl}^I - I_{kl}^{II}$  и  $U_k = U_k^I - U_k^{II}$  подчиняется (C), (I), (S), (B) при нулевых разностях входных потенциалов  $\Delta U_{xy} = 0$  для всех некорневых вершин  $x$  и  $y = \text{root}(x)$ . Тогда для любой граничной вершины  $x$  выполняется  $U_x = U_{\text{root}(x)}$ . Таким образом, в пределах одного суперпорта все потенциалы одинаковые.

Из (S) следует, что  $\sum_{k \in A_i} I_k = 0$  для любого суперпорта  $A_i$ . Тогда

$\sum_{k \in A_i} U_k I_k = 0$ , так как  $U_x = U_{\text{root}(x)}$ . Получаем, что

$$\sum_{u=1}^m U_u I_u = 0.$$

По лемме:

$$\sum_{1 \leq k < l \leq n} (U_k - U_l)^2 c_{kl} = \sum_{1 \leq k < l \leq n} (U_k - U_l) I_{kl} = \sum_{1 \leq u \leq m} U_u I_u = 0.$$

Для всех  $k, l$  либо  $c_{kl} > 0$ , либо  $c_{kl} = 0$ . Таким образом, каждое слагаемое  $c_{kl}(U_k - U_l)^2 = 0$ . Поскольку граф связный, все потенциалы  $U_k$  равны между собой. Но  $U_m = U_m^I - U_m^{II} = 0$ . Следовательно,  $U_k = 0$ ,  $I_{kl} = 0$ , и поэтому  $I_{kl}^I = I_{kl}^{II}$ ,  $U_k^I = U_k^{II}$  для всех  $k, l$ .



*Существование.* Количество уравнений в системе (C), (I), (S), (B) равно количеству неизвестных (при фиксированном  $U_m = 0$ ). Мы доказали, что эта система имеет единственное решение при  $\Delta U_{xy} = 0$  для всех некорневых вершин  $x$  и  $y = \text{root}(x)$ . По конечномерной альтернативе Фредгольма она имеет решение для любых разностей входных потенциалов  $\Delta U_{xy}$ .



Назовем набор строк или столбцов  $\{i_1, \dots, i_{p-1}\}$  *валидным*, если он удовлетворяет условию  $i_k \in A_k$  для всех  $k = 1, \dots, p - 1$ . *Валидным минором* назовем минор  $C_I^J$ , образованный валидным набором строк  $I$  и валидным набором столбцов  $J$ .

### Лемма

*Пусть дана суперпортовая цепь с  $p$  суперпортами. Рассмотрим электрическую цепь с таким же графом и такими же проводимостями рёбер, как у суперпортовой цепи. Обозначим через  $L$  и  $C$  матрицы ответа этих суперпортовой и электрической цепей соответственно. Тогда верно следующее равенство:*

$$\det L = \frac{\widetilde{\det C}}{\sum C_I^J},$$

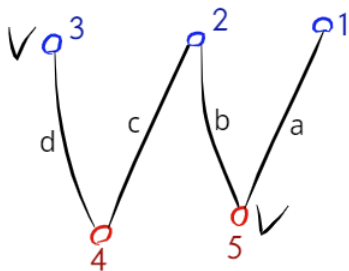
*где сумма в знаменателе берется по всем валидным минорам  $C_I^J$ .*

## Теорема

Пусть у электрической цепи и суперпортовой цепи один и тот же граф с одними и теми же проводимостями ребер. Мы можем преобразовать матрицу ответа  $C$  электрической цепи в матрицу ответа  $L$  суперпортовой цепи с помощью следующего алгоритма:

- Шаг 1: Удалим последнюю строку и столбец из матрицы  $C$  и обратим получившуюся матрицу.
- Шаг 2: Для каждой некорневой вершины  $x$  с корнем  $\text{root}(x) \neq m$  вычтем столбец  $\text{root}(x)$  из столбца  $x$ .
- Шаг 3: Для каждой некорневой вершины  $x$  с корнем  $\text{root}(x) \neq m$  вычтем строку  $\text{root}(x)$  из строки  $x$ .
- Шаг 4: Для каждого корня  $x \neq m$  удалим строку  $x$  и столбец  $x$  из полученной матрицы.
- Шаг 5: Обратим матрицу. Полученная матрица — это  $L$ .

# Пример



$$C = \begin{pmatrix} a & 0 & 0 & 0 & -a \\ 0 & b+c & 0 & -c & -b \\ 0 & 0 & d & -d & 0 \\ 0 & -c & -d & c+d & 0 \\ -a & -b & 0 & 0 & a+b \end{pmatrix}$$

## Шаг 1

Удалим последнюю строку и столбец из матрицы  $C$  и обратим получившуюся матрицу.

$$\begin{pmatrix} a & 0 & 0 & 0 \\ 0 & b+c & 0 & -c \\ 0 & 0 & d & -d \\ 0 & -c & -d & c+d \end{pmatrix}^{-1} = \begin{pmatrix} \frac{1}{a} & 0 & 0 & 0 \\ 0 & \frac{1}{b} & \frac{1}{b} & \frac{1}{b} \\ 0 & \frac{1}{b} & \frac{bc+bd+cd}{bcd} & \frac{b+c}{bc} \\ 0 & \frac{1}{b} & \frac{b+c}{bc} & \frac{b+c}{bc} \end{pmatrix}.$$

## Шаг 2

Вычтем столбец 3 из столбцов 1 и 2.

$$\begin{pmatrix} \frac{1}{a} & 0 & 0 & 0 \\ 0 & \frac{1}{b} & \frac{1}{b} & \frac{1}{b} \\ 0 & \frac{1}{b} & \frac{bc+bd+cd}{bcd} & \frac{b+c}{bc} \\ 0 & \frac{1}{b} & \frac{b+c}{bc} & \frac{b+c}{bc} \end{pmatrix} - \begin{pmatrix} 0 & 0 & 0 & 0 \\ \frac{1}{b} & \frac{1}{b} & 0 & 0 \\ \frac{bc+bd+cd}{bcd} & \frac{bc+bd+cd}{bcd} & 0 & 0 \\ \frac{b+c}{bc} & \frac{b+c}{bc} & 0 & 0 \end{pmatrix}$$
$$= \begin{pmatrix} \frac{1}{a} & 0 & 0 & 0 \\ -\frac{1}{b} & 0 & \frac{1}{b} & \frac{1}{b} \\ -\frac{bc+bd+cd}{bcd} & -\frac{c+d}{cd} & \frac{bc+bd+cd}{bcd} & \frac{b+c}{bc} \\ -\frac{b+c}{bc} & -\frac{1}{c} & \frac{b+c}{bc} & \frac{b+c}{bc} \end{pmatrix}$$

## Шаг 3

Вычтем строку 3 из строк 1 и 2.

$$\begin{aligned}
 & \begin{pmatrix} \frac{1}{a} & 0 & 0 & 0 \\ -\frac{1}{b} & 0 & \frac{1}{b} & \frac{1}{b} \\ -\frac{bc+bd+cd}{bcd} & -\frac{c+d}{cd} & \frac{bc+bd+cd}{bcd} & \frac{b+c}{bc} \\ -\frac{b+c}{bc} & -\frac{1}{c} & \frac{b+c}{bc} & \frac{b+c}{bc} \end{pmatrix} \\
 & - \begin{pmatrix} -\frac{bc+bd+cd}{bcd} & -\frac{c+d}{cd} & \frac{bc+bd+cd}{bcd} & \frac{b+c}{bc} \\ -\frac{bc+bd+cd}{bcd} & -\frac{c+d}{cd} & \frac{bc+bd+cd}{bcd} & \frac{b+c}{bc} \\ 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 \end{pmatrix} \\
 & = \begin{pmatrix} \frac{abc+abd+acd+bcd}{abcd} & \frac{c+d}{cd} & -\frac{bc+bd+cd}{bcd} & -\frac{b+c}{bc} \\ \frac{c+d}{cd} & \frac{c+d}{cd} & -\frac{c+d}{cd} & -\frac{1}{c} \\ -\frac{bc+bd+cd}{bcd} & -\frac{c+d}{cd} & \frac{bc+bd+cd}{bcd} & \frac{b+c}{bc} \\ -\frac{b+c}{bc} & -\frac{1}{c} & \frac{b+c}{bc} & \frac{b+c}{bc} \end{pmatrix}
 \end{aligned}$$

## Шаг 4 и 5

Удалим строку 3 и столбец 3. Обратим матрицу. Полученная матрица — это  $L$ .

$$\begin{aligned} & \begin{pmatrix} \frac{abc+abd+acd+bcd}{abcd} & \frac{c+d}{cd} & -\frac{b+c}{bc} \\ \frac{c+d}{cd} & \frac{c+d}{cd} & -\frac{1}{c} \\ -\frac{b+c}{bc} & -\frac{1}{c} & \frac{b+c}{bc} \end{pmatrix}^{-1} \\ &= \begin{pmatrix} \frac{ab+ac+ad}{a+b+c+d} & -\frac{ab+ac}{a+b+c+d} & \frac{ac+ad}{a+b+c+d} \\ -\frac{ab+ac}{a+b+c+d} & \frac{ab+ac+bd+cd}{a+b+c+d} & \frac{-ac+bd}{a+b+c+d} \\ \frac{ac+ad}{a+b+c+d} & \frac{-ac+bd}{a+b+c+d} & \frac{ac+bc+ad+bd}{a+b+c+d} \end{pmatrix} \end{aligned}$$



## Доказательство

Рассмотрим композицию ограничения ответа электрической цепи на подпространство  $U_m = 0$  и проекции на подпространство  $I_m = 0$ . Матрица этого отображения  $(U_1, \dots, U_{m-1}) \mapsto (I_1, \dots, I_{m-1})$  получается из матрицы  $C$  удалением последней строки и столбца. Из части матричной теоремы Кирхгофа следует, что полученная матрица обратима. Обратная матрица задает отображение  $(I_1, \dots, I_{m-1}) \mapsto (U_1, \dots, U_{m-1})$ , и именно она получается после шага 1 алгоритма из теоремы.

Далее, сделаем следующую замену координат в пространстве  $\mathbb{R}^{m-1}$ :

$$l'_x = \begin{cases} l_x, & \text{при } x \neq \text{root}(x), \\ \sum_{k:\text{root}(k)=x} l_k, & \text{при } x = \text{root}(x). \end{cases}$$

Матрица отображения  $(l'_1, \dots, l'_{m-1}) \mapsto (U_1, \dots, U_{m-1})$  получается из матрицы отображения  $(l_1, \dots, l_{m-1}) \mapsto (U_1, \dots, U_{m-1})$  вычитанием столбца  $\text{root}(x)$  из столбца  $x$  для всех некорневых вершин  $x$  с корнем  $\text{root}(x) \neq m$ , как в шаге 2 алгоритма.

Положим  $U_m := 0$  и сделаем замену координат

$$U'_x = \begin{cases} U_x - U_{root(x)}, & \text{при } x \neq root(x), \\ U_x, & \text{при } x = root(x). \end{cases}$$

Тогда отображение  $(I'_1, \dots, I'_{m-1}) \mapsto (U'_1, \dots, U'_{m-1})$  получается из отображения  $(I'_1, \dots, I'_{m-1}) \mapsto (U_1, \dots, U_{m-1})$  вычитанием строки  $root(x)$  из строки  $x$  для всех некорневых вершин  $x$  с корнем  $root(x) \neq m$ , как в шаге 3 алгоритма.

Рассмотрим композицию ограничения отображения  $(I'_1, \dots, I'_{m-1}) \mapsto (U'_1, \dots, U'_{m-1})$  на подпространство, заданное уравнениями вида  $I'_x = 0$  для каждого корня  $x \neq m$ , и проекции на подпространство, заданное уравнениями вида  $U'_x = 0$  для каждого корня  $x \neq m$ . Матрица этого отображения  $(I'_{x_1}, \dots, I'_{x_{m-p}}) \mapsto (U'_{x_1}, \dots, U'_{x_{m-p}})$  получается удалением строки  $x$  и столбца  $x$  для каждого корня  $x \neq m$ , как в шаге 4 алгоритма. Это отображение равно  $(I_{x_1}, \dots, I_{x_{m-p}}) \mapsto (U_{x_1} - U_{\text{root}(x_1)}, \dots, U_{x_{m-p}} - U_{\text{root}(x_{m-p})})$ , так как для всех некорневых вершин  $x$  выполняется  $I'_x = I_x$  и  $U'_x = U_x - U_{\text{root}(x)}$ .

Заметим, что композиция этого отображения и ответа суперпортовой цепи равна тождественному отображению. Действительно, в суперпортовой цепи при разностях входных потенциалов  $(\Delta U_{x_1 \text{root}(x_1)}, \dots, \Delta U_{x_{m-p} \text{root}(x_{m-p})}) = (U_{x_1} - U_{\text{root}(x_1)}, \dots, U_{x_{m-p}} - U_{\text{root}(x_{m-p})})$  всем аксиомам (C), (I), (S), (B) удовлетворяют те же самые потенциалы (с точностью до прибавления константы) и те же самые токи, которые получаются в замкнутой электрической цепи с входными потенциалами  $(U_1, \dots, U_m)$ . Аксиома (B) выполняется, так как мы брали  $\Delta U_{x_i \text{root}(x_i)} = U_{x_i} - U_{\text{root}(x_i)}$ . Аксиомы (C) и (I) выполняются, поскольку они выполняются и для электрической цепи. Аксиома (S) выполняется, так как рассматриваем ограничение на подпространство, заданное уравнениями вида  $I'_x = 0$  для каждого корня  $x \neq m$ , а значит,  $\sum_{k: \text{root}(k)=x} I_k = 0$ . Таким образом, композиция отображений тождественна — она переводит вектор токов  $(I_{x_1}, \dots, I_{x_{m-p}})$  в себя.

Так как матрица отображения

$$(I_{x_1}, \dots, I_{x_{m-p}}) \mapsto (U_{x_1} - U_{\text{root}(x_1)}, \dots, U_{x_{m-p}} - U_{\text{root}(x_{m-p})}),$$

которое получилось после 4 шага, квадратная, то она обратима, а обратная матрица — это матрица  $L$ .



Назовем набор строк или столбцов  $\{i_1, \dots, i_{p-1}\}$  *валидным*, если он удовлетворяет условию  $i_k \in A_k$  для всех  $k = 1, \dots, p - 1$ . *Валидным минором* назовем минор  $C_I^J$ , образованный валидным набором строк  $I$  и валидным набором столбцов  $J$ .

### Лемма (1)

*Пусть дана суперпортовая цепь с  $p$  суперпортами. Рассмотрим электрическую цепь с таким же графом и такими же проводимостями рёбер, как у суперпортовой цепи. Обозначим через  $L$  и  $C$  матрицы ответа этих суперпортовой и электрической цепей соответственно. Тогда верно следующее равенство:*

$$\det L = \frac{\widetilde{\det C}}{\sum C_I^J},$$

*где сумма в знаменателе берется по всем валидным минорам  $C_I^J$ .*

Пусть дана суперпортовая цепь. Рассмотрим электрическую цепь с таким же графом и такими же проводимостями рёбер, как у суперпортовой цепи. Обозначим через  $L$  и матрицы ответа этих суперпортовой и электрической цепей соответственно.

Будем доказывать, что верно следующее равенство:

$$\det L = \frac{\widetilde{\det C}}{\sum_{I,J} C_I^J},$$

где сумма в знаменателе берется по всем валидным наборам  $I, J$ . По определению валидного минора это именно то, что нам требуется.

Через  $X$ ,  $Y$  и  $Z$  соответственно обозначим матрицы, которые получаются после шагов 1, 2 и 3 в алгоритме.

Обозначим множество всех корней через  $R = \{r_1, \dots, r_p\}$ , где через  $r_k$  будем обозначать номер корня в порту  $A_k$  (то есть

$r_k := \sum_i^k |A_i|$ ). Обозначим множество граничных вершин через  $M$ .



Выпишем цепочку равенств, доказывающих лемму, а затем покажем, почему выполняется каждое из них:

$$\det L^{-1} \stackrel{(1)}{=} \det Z_{M \setminus R}^{M \setminus R}$$

$$\stackrel{(2)}{=} \sum_{i_1=1}^{r_1} \sum_{i_2=r_1+1}^{r_2} \cdots \sum_{i_{p-1}=r_{p-2}+1}^{r_{p-1}} \prod_{t=1}^{p-1} (-1)^{r_t - i_t} \det Y_{M \setminus \{i_1, i_2, i_3, \dots, i_{p-1}\}}^{M \setminus R}$$

$$\stackrel{(3)}{=} \sum_{I \text{ — валидный набор}} (-1)^{\sum_{t=1}^{p-1} r_t + \sum_{i \in I} i} \det Y_{M \setminus I}^{M \setminus R}$$

$$\stackrel{(4)}{=} \sum_{I, J \text{ — валидные наборы}} (-1)^{\sum_{i \in I} i + \sum_{j \in J} j} \det X_{M \setminus I}^{M \setminus J}$$

$$\stackrel{(5)}{=} \sum_{I, J \text{ — валидные наборы}} \frac{\det (X^{-1})_I^J}{\det X^{-1}} \stackrel{(6)}{=} \frac{\sum_{I, J \text{ — валидные наборы}} C_I^J}{\widetilde{\det C}}.$$

$$\det L^{-1} \stackrel{(1)}{=} \det Z_{M \setminus R}^{M \setminus R}$$

(1) По шагу 4 и 5 алгоритма.

$$\det Z_{M \setminus R}^{M \setminus R}$$

$$\stackrel{(2)}{=} \sum_{i_1=1}^{r_1} \sum_{i_2=r_1+1}^{r_2} \cdots \sum_{i_{p-1}=r_{p-2}+1}^{r_{p-1}} \prod_{t=1}^{p-1} (-1)^{r_t - i_t} \det Y_{M \setminus \{i_1, i_2, i_3, \dots, i_{p-1}\}}^{M \setminus R}$$

- (2) Для каждого корня  $x \neq m$  удалим столбец  $x$  из матрицы  $Y$ . Строки полученной матрицы обозначим через  $y_1, \dots, y_{m-1}$ . Вычтем из строк  $y_1 \dots y_{r_1-1}$  строку  $y_{r_1}$  и для каждого корня  $x \neq m$  удалим строку  $x$ . Через  $e_1 \dots e_{m-p}$  обозначим стандартный базис в  $\mathbb{R}^{m-p}$ .

Определитель получившейся матрицы равен:

$$\frac{(y_1 - y_{r_1}) \wedge (y_2 - y_{r_1}) \wedge \cdots \wedge (y_{r_1-1} - y_{r_1}) \wedge (y_{r_1+1} \wedge \cdots \wedge y_{m-1})}{e_1 \wedge e_2 \wedge \cdots \wedge e_{m-p}}$$

$$\underline{(1)} \quad \frac{\sum_{i_1=1}^{r_1} (-1)^{r_1-i_1} (y_1 \wedge \cdots \wedge y_{i_1-1} \wedge y_{i_1+1} \wedge \cdots \wedge y_{r_1}) \wedge (y_{r_1+1} \wedge \cdots \wedge y_{m-1})}{e_1 \wedge e_2 \wedge \cdots \wedge e_{m-p}}$$

$$\underline{(2)} \quad \sum_{i_1=1}^{r_1} (-1)^{r_1-i_1} \det Y_{M \setminus R \cup \{r_1\} \setminus \{i_1\}}^{M \setminus R}$$

Первое равенство выполняется в силу антикоммутативности внешнего произведения.

Аналогично, если из каждой строки  $y_k$  вычесть строку  $root(y_k)$ , то определитель получившейся матрицы будет равен

$$\det Z_{M \setminus R}^{M \setminus R} = \sum_{i_1=1}^{r_1} \sum_{i_2=r_1+1}^{r_2} \cdots \sum_{i_{p-1}=r_{p-2}+1}^{r_{p-1}} \prod_{t=1}^{p-1} (-1)^{r_t-i_t} \det Y_{M \setminus \{i_1, i_2, i_3, \dots, i_{p-1}\}}^{M \setminus R}$$

$$\sum_{i_1=1}^{r_1} \sum_{i_2=r_1+1}^{r_2} \cdots \sum_{i_{p-1}=r_{p-2}+1}^{r_{p-1}} \prod_{t=1}^{p-1} (-1)^{r_t - i_t} \det Y_{M \setminus \{i_1, i_2, i_3, \dots, i_{p-1}\}}^{M \setminus R}$$

$$\stackrel{(3)}{=} \sum_{I - \text{валидный набор}} (-1)^{\sum_{t=1}^{p-1} r_t + \sum_{i \in I} i} \det Y_{M \setminus I}^{M \setminus R}$$

$$\stackrel{(4)}{=} \sum_{I, J - \text{валидные наборы}} (-1)^{\sum_{i \in I} i + \sum_{j \in J} j} \det X_{M \setminus I}^{M \setminus J}$$

$$\stackrel{(5)}{=} \sum_{I, J - \text{валидные наборы}} \frac{\det (X^{-1})_I^J}{\det X^{-1}} \stackrel{(6)}{=} \frac{\sum_{I, J - \text{валидные наборы}} C_I^J}{\widetilde{\det C}}.$$

(3) Сделаем замену  $I = \{i_1, i_2, \dots, i_{p-1}\}$ .

(4) Это равенство получаем аналогично равенствам (2)-(3).

(5) По известной формуле для дополнительных миноров двух взаимно-обратных матриц.

(6) По шагу 1 алгоритма.



Через  $w(x_{11}, \dots, x_{1n_1} | x_{21}, \dots, x_{2n_2} | \dots | x_{k1}, \dots, x_{kn_k})$ , где  $x_{ij}$  – граничные вершины, обозначим сумму весов всех остовных лесов с  $k$  компонентами связности, где  $x_{i1}, \dots, x_{in_i}$  лежат в одной компоненте связности (все граничные вершины, не входящие в множество  $\{x\}_{ij}$ , могут лежать в любой компоненте связности).

## Теорема (Теорема Кеньена–Вильсона о минорах матрицы ответа)

Пусть  $A, B, C, D$  – попарно непересекающиеся множества, такие что  $|A| = |B|$  и  $A \cup B \cup C \cup D$  – множество всех граничных вершин. Положим  $I = A \cup C = \{a_1, \dots, a_{|A|}, c_1, \dots, c_{|C|}\}$  и  $J = B \cup C = \{b_1, \dots, b_{|B|}, c_1, \dots, c_{|C|}\}$ . Тогда выполняется следующее равенство:

$$\det C_{I,J} = \frac{(-1)^{|A|} \sum_{\pi} \text{sign}(\pi) \cdot w(a_1 b_{\pi(1)} | \dots | a_{|A|} b_{\pi(|A|)} | d_1 | \dots | d_{|D|})}{\sum w(H)}, \quad (1)$$

где сумма в знаменателе берётся по всем валидным для электрической цепи лесам  $H$ , а сумма в числителе берётся по всем перестановкам  $\pi \in S_{|A|}$ , где  $\text{sign}(\pi) = -1$  для нечетной перестановки и  $\text{sign}(\pi) = 1$  для четной (в том числе для пустой перестановки).

## Лемма (2)

Пусть остовный лес  $G = G_1 \sqcup \dots \sqcup G_c$  имеет компоненты связности  $G_1, \dots, G_c$ . Тогда валидные миноры, в которые дает вклад лес  $G$ , находятся в биекции с разбиениями множества  $M$  на четыре подмножества  $A, B, C, D$ , удовлетворяющими следующим условиям:

- (1) Для всех  $k = 1, \dots, p-1$  выполняется  $|A \cap A_k| = |B \cap A_k| = 1 - |C \cap A_k| = 0$  или 1;
- (2)  $|A \cap A_p| = |B \cap A_p| = |C \cap A_p| = 0$ ;
- (3) Для всех  $k = 1, \dots, c$  выполняется  $|A \cap G_k| = |B \cap G_k| = 1 - |D \cap G_k| = 0$  или 1.



Более того, знак леса  $G$  в миноре равен  $\operatorname{sgn}(G) = (-1)^{|A|} \operatorname{sgn}(\sigma \circ \tau)$ , где биекции  $\sigma: A \mapsto B$  и  $\tau: B \mapsto A$  однозначно определяются следующими условиями:

- (a)  $a$  и  $\sigma(a)$  принадлежат одной и той же компоненте связности в  $G$ .
- (b)  $b$  и  $\tau(b)$  принадлежат одному и тому же суперпорту.

Если  $|A| = 0$ , то положим знак пустой перестановки  $\sigma \circ \tau$  равным  $+1$ .

### Лемма (3)

Пусть лес  $G$  и разбиение  $A \sqcup B \sqcup C \sqcup D$  множества  $M$  удовлетворяют условиям (1)–(3) из предыдущей леммы. Пусть  $e_1, \dots, e_n$  — последовательность ориентированных ребер, формирующих ориентированный цикл в  $G / \sim$ . Объединение  $e_1 \cup \dots \cup e_n$  разбивается на непересекающиеся ориентированные пути в  $G$ . Обозначим их через  $u_0 \dots v_0, \dots, u_{m-1} \dots v_{m-1}$  в порядке появления в цикле. Тогда, с точностью до изменения направления цикла, выполняется одно из двух условий:

(AB)  $u_k \in A, v_k \in B$  для всех  $k = 0, \dots, m - 1$ ;

(CD)  $u_k \in C, v_k \in D$  для всех  $k = 0, \dots, m - 1$ .

# Матричная теорема Кирхгофа о деревьях для суперпортовой цепи

## Теорема

*Пусть дана суперпортовая цепь с матрицей ответа  $L$ . Тогда:*

$$\det L = \frac{\sum w(T)}{\sum w(F)},$$

*где сумма в знаменателе по всем валидным лесам  $F$ , а в числителе по всем остовным деревьям  $T$  в графе суперпортовой цепи.*