

# К ТЕОРИИ ОМИЧЕСКИХ ПОТЕРЬ В $LC$ -СИСТЕМАХ

**Б. Я. Балагуров\***

*Институт биохимической физики им. Н. М. Эмануэля Российской академии наук  
119334, Москва, Россия*

Поступила в редакцию 22 октября 2021 г.,  
после переработки 22 октября 2021 г.  
Принята к публикации 25 октября 2021 г.

Рассмотрена низкочастотная проводимость  $LC$ -систем — неупорядоченных решеток с индуктивными ( $L$ ) и емкостными ( $C$ ) связями в переменном электрическом поле. Выясняются условия, при которых в таких системах возможны реальные (омические) потери энергии.

DOI: 10.31857/S0044451022020146

В ходе исследований электрических свойств двумерных композитов [1] Дыхне, в частности, показал, что для случайно-неоднородных бинарных систем их эффективная проводимость  $\sigma_e$  равна среднему геометрическому от проводимостей компонент, если их концентрации равны. Этот же результат справедлив для системы со структурой шахматной доски, а также для неупорядоченной квадратной решетки с половинным составом. Применение полученной формулы для  $\sigma_e$  к  $LC$ -решетке, связи которой представляют собой индуктивность  $L$  или электрическую емкость  $C$ , привело к неожиданному результату: в системе, состоящей только из недиссипативных элементов, оказались возможны потери энергии. Таким образом система, состоящая из реактивных ( $L$ - и  $C$ -) сопротивлений, может обладать реальным активным (омическим) сопротивлением.

В настоящей работе проблема существования реальных потерь энергии в  $LC$ -системах обсуждается с общих позиций. Показано, что омическим сопротивлением могут обладать как двумерные, так и трехмерные  $LC$ -системы. Оказалось, что вещественная часть величины  $\sigma_e$ , отвечающая за потери энергии, непосредственно связана с особенностями  $\sigma_e$  как аналитической функции отношения проводимостей компонент. Поэтому исследование физического явления омических потерь в  $LC$ -системах может прояснить некоторые чисто математические вопросы.

1. Сначала рассмотрим двумерную задачу о проводимости изотропного двухкомпонентного композита. Эффективная проводимость  $\sigma_e$  такой системы является функцией трех основных аргументов:

$$\sigma_e = \sigma_e(p; \sigma_1, \sigma_2). \quad (1)$$

Здесь  $\sigma_1$  и  $\sigma_2$  — проводимости компонент,  $p$  — безразмерная концентрация (доля занимаемой площади) первой компоненты; концентрация второй компоненты равна  $1 - p$ . Для решеток под концентрацией  $p$  понимается доля связей с проводимостью  $\sigma_1$ .

В работах [1, 2] для величины  $\sigma_e$  получено так называемое соотношение взаимности:

$$\sigma_e(p; \sigma_1, \sigma_2) \sigma_e(p; \sigma_2, \sigma_1) = \sigma_1 \sigma_2. \quad (2)$$

Здесь второй множитель в левой части равенства относится к взаимной системе, отличающейся от исходной заменой  $\sigma_1 \rightleftharpoons \sigma_2$ . Соотношение (2) было выведено в работе [2] для систем с периодическим расположением включений. Применение преобразования симметрии позволило доказать (см. [1]), что соотношение (2) справедливо для двумерных систем произвольной структуры, в том числе и неупорядоченной.

Следуя работе [1], рассмотрим теперь бинарную модель со случайным распределением компонент. Такая система при замене проводимостей  $\sigma_1 \rightleftharpoons \sigma_2$  становится взаимной, а при дополнительной замене концентрации ( $p \rightarrow 1 - p$ ) возвращается в исходное состояние. Поэтому при такой двойной замене эффективная проводимость не меняется, так что

$$\sigma_e(p; \sigma_1, \sigma_2) = \sigma_e(1 - p; \sigma_2, \sigma_1). \quad (3)$$

\* E-mail: balagurov@deom.chph.ras.ru, byabalagurov@mail.ru

С учетом этого равенства соотношение взаимности (2) для подобных систем принимает вид

$$\sigma_e(p; \sigma_1, \sigma_2) \sigma_e(1-p; \sigma_1, \sigma_2) = \sigma_1 \sigma_2. \quad (4)$$

Отсюда при  $p = 1/2$  получаем [1]

$$\sigma_e(1/2; \sigma_1, \sigma_2) = \sqrt{\sigma_1 \sigma_2}. \quad (5)$$

Этот результат, как следует из его вывода, справедлив для изотропной двумерной бинарной системы со случайным распределением компонент. В то же время для модели со структурой шахматной доски имеем  $p = 1/2$ , а замена  $\sigma_1 \rightleftharpoons \sigma_2$  ее не меняет. Поэтому уже из соотношения взаимности (2) следует, что результат (5) справедлив и для этой упорядоченной модели. Выражение (5) было получено также в ходе непосредственного решения (с определением напряженности электрического поля в каждой ячейке) задачи о проводимости модели со структурой шахматной доски [3]. Можно показать [1] также, что результат (5) справедлив и для квадратной решетки со случайным распределением проводимостей связей при их равной концентрации. Отметим, что во всех трех случаях концентрация  $p = 1/2$  является критической (порогом протекания), при которой происходит фазовый переход металл–диэлектрик [4].

Рассмотрим квадратную решетку, связи которой содержат не обычные проводимости или сопротивления, а индуктивность ( $L$ -связи) или электрическую емкость ( $C$ -связи), случайным образом распределенные. Проводимости таких связей чисто мнимые (бездиссипативные) и имеют вид [5]

$$\sigma_1 = \sigma_L = i \frac{c^2}{\omega L}, \quad \sigma_2 = \sigma_C = -i\omega C, \quad (6)$$

где под частотой  $\omega$  следует понимать величину  $\omega + i0$ . В (6)  $L$  — индуктивность,  $C$  — емкость,  $c$  — скорость света.

Эффективная проводимость подобной  $LC$ -системы в квазистационарном приближении [5] определяется подстановкой мнимых проводимостей (6) в выражение для  $\sigma_e$  системы той же структуры с обычными проводимостями. Для неупорядоченной квадратной  $LC$ -решетки с половинным составом подстановка  $\sigma_1$  и  $\sigma_2$  из (6) в формулу (5) дает [1]

$$\sigma_e(1/2; \sigma_L, \sigma_C) = c \sqrt{\frac{C}{L}}. \quad (7)$$

Этот результат кажется парадоксальным. Действительно, согласно формуле (7)  $LC$ -система с чисто мнимыми (бездиссипативными) элементами обладает вещественной эффективной проводимостью. Это

означает, что в ней происходит, как и в системе с обычными (активными) сопротивлениями, диссипация энергии, т. е. имеются омические потери.

Объяснение этого феномена дано в работе [1] и состоит в следующем. В неупорядоченной решетке имеются  $LC$ -контур с различными собственными частотами. Энергия электрического поля затрачивается на резонансное возбуждение колебаний этих контуров. При этом реальная диссипация энергии происходит при наличии в системе сколь угодно малого поглощения. В бесконечной решетке спектр собственных частот непрерывен, так что поглощение энергии происходит в широком диапазоне изменения частоты  $\omega$ .

Приведенные рассуждения иллюстрируют результат (7), относящийся к квадратной решетке с критической концентрацией. Однако эта аргументация в равной мере применима к любым  $LC$ -решеткам (в том числе трехмерным) и не ограничивается критической концентрацией. Поэтому следует ожидать, что существование омического сопротивления в  $LC$ -системах является достаточно общим явлением.

**2.** Существование омической проводимости в  $LC$ -системе было установлено в работе [1] на частном примере неупорядоченной квадратной решетки с критической концентрацией. Для исследования этой проблемы в случае произвольной  $LC$ -решетки необходимо выяснить некоторые общие свойства эффективной проводимости  $\sigma_e$  из формулы (1) при комплексных значениях аргументов  $\sigma_1$  и  $\sigma_2$  [6, 7]. Для этого введем безразмерную эффективную проводимость  $f$  согласно выражению

$$\sigma_e(p; \sigma_1, \sigma_2) = \sigma_1 f(p, h), \quad h = \frac{\sigma_2}{\sigma_1}. \quad (8)$$

В трехмерном случае под  $p$  следует понимать долю объема, занятого первой компонентой, или долю связей с проводимостью  $\sigma_1$  в решетке.

Согласно [5] в переменном электрическом поле проводимость  $\sigma(\omega)$  наравне с диэлектрической проницаемостью является аналитической функцией комплексной частоты  $\omega$  при  $\text{Im } \omega > 0$ . Кроме того,  $\sigma(\omega)$  не имеет в верхней полуплоскости  $\omega$  нулей. Поэтому безразмерная проводимость  $f$ , равная отношению двух аналитических функций  $\sigma_e/\sigma_1$ , также аналитична при  $\text{Im } \omega > 0$ . Зависимость функции

$$f = f(p, \zeta) \quad (9)$$

осуществляется через аргумент

$$\zeta = \zeta(\omega) = \frac{\sigma_2(\omega)}{\sigma_1(\omega)}. \quad (10)$$

В свою очередь, с помощью этого соотношения верхняя полуплоскость  $\omega$  конформно отображается на некоторую область комплексной плоскости переменной  $\zeta$ . В этой области величина  $f(p, \zeta)$  аналитична уже как функция аргумента  $\zeta$ . Наибольшую по площади область дает отображение (10) с проводимостями компонент, по форме совпадающими с  $\sigma_L$  и  $\sigma_C$  из формулы (6):

$$\zeta(\omega) = -\frac{\omega^2}{\Omega^2}, \quad \Omega = \frac{c}{\sqrt{LC}}. \quad (11)$$

Однако здесь, в отличие от (6), величина  $\omega$  является комплексной переменной, определенной на всей верхней полуплоскости;  $\Omega$  — томсоновская частота. Соотношением (11) верхняя полуплоскость  $\text{Im } \omega > 0$  отображается на всю комплексную плоскость  $\zeta$  за исключением луча  $\text{Im } \zeta = 0$  и  $-\infty \leq \text{Re } \zeta \leq 0$ . Следовательно, безразмерная эффективная проводимость  $f(p, \zeta)$  как функция аргумента  $\zeta$  аналитична на всей комплексной плоскости с разрезом вдоль отрицательной действительной полуоси. При этом любые особенности функции  $f(p, \zeta)$  могут находиться только на этом луче.

Согласно [5]

$$\sigma(-\omega^*) = \sigma_*(\omega), \quad (12)$$

так что

$$f(p, \zeta(-\omega^*)) = f^*(p, \zeta(\omega)), \quad (13)$$

или при

$$\zeta = \xi + i\eta \quad (14)$$

имеем

$$f(p, \xi - i\eta) = f^*(p, \xi + i\eta). \quad (15)$$

Положив в (15)  $\xi = -t$  и  $\eta = 0$ , находим следующие соотношения симметрии:

$$\text{Re } f^{(-)}(p, -t) = \text{Re } f^{(+)}(p, -t), \quad (16)$$

$$\text{Im } f^{(-)}(p, -t) = -\text{Im } f^{(+)}(p, -t), \quad (17)$$

где  $0 \leq t \leq \infty$ . Здесь индексы «плюс» и «минус» обозначают принадлежность функции  $f$  к верхнему или нижнему берегу разреза вдоль луча — отрицательной действительной полуоси.

Как известно [4], в двумерном случае имеется одна критическая концентрация  $p_c$  (порог протекания). При концентрации первой компоненты  $p < p_c$

в бинарной двумерной системе имеется протекание только по второй компоненте, а при  $p > p_c$  — только по первой. В трехмерном случае ситуация иная — здесь критических концентраций две:  $p_{c1}$  и  $p_{c2}$  ( $p_{c1} < p_{c2}$ ). При  $p < p_{c1}$  есть протекание только по второй компоненте, в диапазоне  $p_{c1} < p < p_{c2}$  сосуществуют протекания по обоим компонентам, а при  $p > p_{c2}$  отсутствует протекание по второй компоненте.

Если  $\sigma_2 = 0$ , то при изменении концентрации первой компоненты от  $p > p_{c1}$  до  $p < p_{c1}$  в точке  $p = p_{c1}$  происходит фазовый переход металл-диэлектрик: эффективная проводимость  $\sigma_e$  при всех  $p \leq p_{c1}$  равна нулю. Если же  $\sigma_2 \neq 0$ , но мала ( $\sigma_2/\sigma_1 \ll 1$ ), то в окрестности критической концентрации  $p_{c1}$  в поведении эффективной проводимости имеются известные аномалии, которые описываются в рамках гипотезы подобия [4]. Ниже понадобится выражение для безразмерной эффективной проводимости  $f$  в самой критической точке:

$$f(p_{c1}, h) = a_0 h^s, \quad h \ll 1. \quad (18)$$

Здесь  $s$  — критический индекс ( $0 < s < 1$ ),  $a_0 \sim 1$  — численный коэффициент. В двумерном случае  $s = 1/2$ ,  $a_0 = 1$  и для функции  $f$  имеем

$$f(1/2, h) = \sqrt{h} \quad (19)$$

— ср. с формулой (5).

В противоположном случае  $h \gg 1$  с учетом определения величины  $p_{c2}$  для функции  $f(p, h)$  имеем следующие асимптотики:

$$p > p_{c2} : \quad f(p, h) \approx f(p, \infty) + \dots, \quad (20)$$

$$p < p_{c2} : \quad f(p, h) \approx hA(p) + B(p) + \dots \quad (21)$$

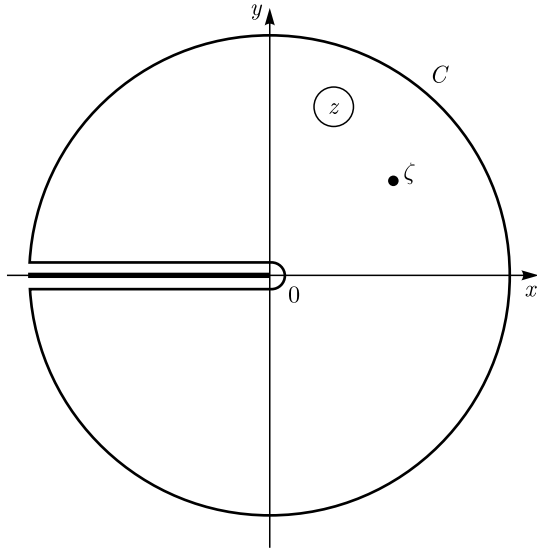
Здесь символ  $\approx$  означает асимптотическое выражение. В (21)  $A(p)$  и  $B(p)$  — некоторые функции концентрации  $p$ . Опущенные в (20), (21) члены разложения имеют порядок  $1/h$  и выше.

Вычисляя при  $p > p_{c2}$  интеграл

$$\int \frac{f(p, z) - f(p, \infty)}{z - \zeta} \frac{dz}{2\pi i}, \quad (22)$$

взятый вдоль контура, представляющего собой окружность бесконечного радиуса, дополненную обходом вокруг разреза (см. рисунок), получим следующее дисперсионное соотношение:

$$p > p_{c2} : \quad f(p, \zeta) = f(p, \infty) - \frac{1}{\pi} \int_0^\infty \frac{\text{Im } f^{(+)}(p, -t)}{t + \zeta} dt. \quad (23)$$



Аналогичным образом находим второе дисперсионное соотношение:

$$p < p_{c2} : f(p, \zeta) = \zeta A(p) + B(p) - \frac{1}{\pi} \int_0^{\infty} \frac{\text{Im } f^{(+)}(p, -t)}{t + \zeta} dt. \quad (24)$$

Следовательно, знание величины  $\text{Im } f^{(+)}(p, -t)$  как функции действительной переменной  $t$  позволяет с помощью этих соотношений находить  $f(p, \zeta)$  в любой точке комплексной плоскости  $\zeta$ . Если безразмерная эффективная проводимость  $f(p, h)$  известна во всем интервале  $0 \leq h \leq \infty$ , то функцию  $\text{Im } f^{(+)}(p, -t)$  можно найти из соотношений (23), (24) при  $\zeta = h$ , рассматривая их как интегральные уравнения.

**3.** В рассматриваемом квазистационарном приближении выражение для эффективной проводимости LC-системы следует из общей формулы (8) с заменой  $h \rightarrow \zeta$  при подстановке величин  $\sigma_1 = \sigma_L$  и  $\sigma_2 = \sigma_C$  из (6). В результате аргумент  $\zeta$  примет вид

$$\zeta = \frac{\sigma_C}{\sigma_L} = -\frac{(\omega + i0)^2}{\Omega^2} \quad (25)$$

с  $\Omega$  из формулы (11). Здесь  $\omega$  — реальная (вещественная) частота  $\omega > 0$ . Подстановка (25) вместо  $h$  в формулу (8) дает

$$\sigma_e(p; \sigma_L, \sigma_C) = i \frac{c^2}{\omega L} f^{(-)}(p, -\omega^2/\Omega^2). \quad (26)$$

Индекс «минус» у функции  $f$  означает, что она должна быть взята на нижнем берегу разреза.

Отделяя мнимую и действительную части, получим

$$\text{Im } \sigma_e(p; \sigma_L, \sigma_C) = \frac{c^2}{\omega L} \text{Re } f^{(-)}(p, -\omega^2/\Omega^2), \quad (27)$$

$$\text{Re } \sigma_e(p; \sigma_L, \sigma_C) = -\frac{c^2}{\omega^2} \text{Im } f^{(-)}(p, -\omega^2/\Omega^2). \quad (28)$$

С учетом соотношений симметрии (16), (17) выражения (27), (28) принимают вид

$$\text{Im } \sigma_e(p; \sigma_L, \sigma_C) = \frac{c^2}{\omega L} \text{Re } f^{(+)}(p, -\omega^2/\Omega^2), \quad (29)$$

$$\text{Re } \sigma_e(p; \sigma_L, \sigma_C) = \frac{c^2}{\omega L} \text{Im } f^{(+)}(p, -\omega^2/\Omega^2). \quad (30)$$

Здесь индекс «плюс» означает верхний берег разреза. Таким образом, омическая проводимость  $\text{Re } \sigma_e$  LC-системы выражается через ту же функцию  $\text{Im } f^{(+)}(p, -t)$ , которая входит в дисперсионные соотношения (23), (24).

Величина  $\text{Im } f^{(+)}(p, -t)$  может быть найдена в явном виде для некоторых частных случаев. Так, в двумерном случае из формулы (19) следует

$$f^{(+)}(1/2, -t) = i \sqrt{t}, \quad (31)$$

так что

$$\text{Im } f^{(+)}(1/2, -\omega^2/\Omega^2) = \frac{\omega}{\Omega}. \quad (32)$$

Соответствующая действительная часть функции  $f^{(+)}(1/2, -\omega^2/\Omega^2)$  в этом случае равна нулю. Подстановка выражения (32) в общую формулу (30) приводит, как и следует, к результату (7).

Из формулы (18) находим

$$f^{(+)}(p_{c1}, -t) = a_0 t^s e^{i s \pi}, \quad (33)$$

откуда следует

$$\text{Re } f^{(+)}(p_{c1}, -\omega^2/\Omega^2) = a_0 \left( \frac{\omega}{\Omega} \right)^{2s} \cos s \pi, \quad (34)$$

$$\text{Im } f^{(+)}(p_{c1}, -\omega^2/\Omega^2) = a_0 \left( \frac{\omega}{\Omega} \right)^{2s} \sin s \pi. \quad (35)$$

Подстановка выражения (35) в общую формулу (30) дает

$$\text{Re } \sigma_e(p_{c1}; \sigma_L, \sigma_C) = a_0 \frac{c^2}{L} \frac{\omega^{2s-1}}{\Omega^{2s}} \sin s \pi. \quad (36)$$

В трехмерном случае  $s \approx 0.7$  [7] и  $2s - 1 \approx 0.4$ , так что величина  $\text{Re } \sigma_e$  зависит от частоты примерно как  $\omega^{1/2}$ .

Таким образом, согласно формуле (30) действительная часть эффективной проводимости  $LC$ -решетки, ответственная за омические потери, выражается через величину  $\text{Im } f^{(+)}(p, -t)$ , характеризующую математическую особенность функции  $f(p, \zeta)$  на разрезе плоскости комплексного аргумента  $\zeta$ . Эта же величина входит в дисперсионные соотношения (23), (24), из которых следует, что  $\text{Im } f^{(+)}(p, -t)$  отлична от нуля при любой концентрации  $p$ . С другой стороны, при фиксированном  $p$  величина  $\text{Im } f^{(+)}(p, -t) \neq 0$  по крайней мере в некотором диапазоне изменения аргумента  $t$ . Следует ожидать поэтому, что для неупорядоченных  $LC$ -решеток  $\text{Re } \sigma_e \neq 0$  в широкой области изменения как концентрации, так и частоты. Отличие  $\text{Re } \sigma_e$  от нуля означает наличие омических потерь энергии, так что должно выполняться неравенство

$$\text{Im } f^{(+)}(p, -t) \geq 0 \quad (37)$$

при всех  $0 \leq t \leq \infty$ . Справедливость этого неравенства подтверждается частными случаями — см. (32) и (35).

Как отмечено в разд. 1, в неупорядоченной  $LC$ -решетке имеется множество  $LC$ -цепочек с различными собственными частотами  $\omega_\nu$ . Поэтому величина  $f(p, -\omega^2/\Omega^2)$  как отклик на внешнее переменное электрическое поле представляет собой сумму резонансных слагаемых типа  $1/(\omega^2 - \omega_\nu^2)$ , чему в функции  $f(p, \zeta)$  отвечают слагаемые полюсного вида  $1/(\zeta + t_\nu)$ , где  $t_\nu > 0$ . Поэтому при  $\zeta = -t + i0$  для мнимой части  $f^{(+)}(p, -t)$  получаем

$$\text{Im } f^{(+)}(p, -t) = \sum_\nu F_\nu \delta(t - t_\nu), \quad F_\nu > 0. \quad (38)$$

Для  $LC$ -решеток конечного размера спектр частот  $\omega_\nu$ , как и величин  $t_\nu$ , дискретен, так что  $\text{Im } f^{(+)}(p, -t)$  представляет собой сумму дельта-функций. При переходе к решеткам бесконечного размера спектр величин  $t_\nu$  становится непрерывным, сумма в (38) заменяется на интеграл и зависимость  $\text{Im } f^{(+)}(p, -t)$  от аргумента  $t$  становится «нормальной» — монотонной. Приведенные частные примеры (32) и (35) относятся к бесконечным системам, так как только для них имеет смысл введение понятия критической концентрации.

Ввиду важности величины  $\text{Im } f^{(+)}(p, -t)$  для всей задачи о проводимости двухкомпонентных композитов необходимо найти мнимую часть  $f^{(+)}(p, -t)$  для неупорядоченных, например, квадратной и кубической  $LC$ -решеток. В принципе это можно сделать, вычисляя в ходе обычного компьютерного эксперимента в режиме постоянного тока эффективную проводимость  $\sigma_e$  решетки с проводимостями  $\sigma_1 = 1$ ,  $\sigma_2 = -t + i\varepsilon$ , где  $\varepsilon \rightarrow +0$ . Затем величина  $\text{Im } f^{(+)}(p, -t)$  определяется из соотношения

$$\sigma_e(p; 1, -t + i\varepsilon) = f(p, -t + i\varepsilon)$$

при достаточно малом  $\varepsilon$ . Такой подход, однако, весьма трудозатратен, а использование полученной для  $\text{Im } f^{(+)}(p, -t)$  «гребенки» не слишком удобно. Более реалистичным представляется определение величины  $\text{Im } f^{(+)}(p, -t)$  из дисперсионных соотношений (23), (24) как интегральных уравнений. Аппроксимировав  $\text{Im } f^{(+)}(p, -t)$  ступенчатой функцией аргумента  $t$ , результат вычислений получим в виде гистограммы. Этот график даст общее представление о зависимости функции  $\text{Im } f^{(+)}(p, -t)$  от  $t$  при заданной концентрации  $p$ .

## ЛИТЕРАТУРА

1. А. М. Дыхне, ЖЭТФ **59**, 110 (1970).
2. J. B. Keller, J. Math. Phys. **5**, 548 (1964).
3. Ю. П. Емец, *Электрические характеристики композиционных материалов с регулярной структурой*, Наукова думка, Киев (1986).
4. A. L. Efros and B. I. Shklovskii, Phys. Stat. Sol. (b) **76**, 475 (1976).
5. Л. Д. Ландау, Е. М. Лифшиц, *Электродинамика сплошных сред*, Наука, Москва (1992).
6. Б. Я. Балагуров, ЖЭТФ **88**, 1664 (1985).
7. Б. Я. Балагуров, *Электрофизические свойства композитов. Макроскопическая теория*, URSS, Москва (2015).