

## О ПРОВОДИМОСТИ “РАСКРАШЕННОЙ” ПЛОСКОСТИ

В.Г.Марихин<sup>1)</sup>

Институт теоретической физики им. Л.Д.Ландау РАН  
142432 Черноголовка, Московская обл., Россия

Поступила в редакцию 24 февраля 2000 г.

Рассматривается задача о вычислении проводимости “раскрашенной” плоскости, то есть плоскости, разбитой на участки с разными проводимостями. Выведено точное соотношение между полной проводимостью такой системы и дуальной к ней (с обратными проводимостями) в случае, когда система эффективно изотропна (то есть тензор проводимости пропорционален единичной матрице). Проводимость двухцветных систем, таких, как “шахматная доска” или треугольная решетка, вычисляется точно и оказывается равной  $\sigma = (\sigma_1\sigma_2)^{1/2}$ . Обсуждается частный случай модели “гексагона”, а также соотношение дуальности для анизотропных систем и системы с магнитным полем.

PACS: 73.61.-г, 75.70.Ак

В 1970 г. в работе Дыхне [1] с помощью соотношений дуальности была найдена проводимость двухфазной тонкой пленки при равных концентрациях фаз и случайном их расположении. В той же работе делается утверждение о том, что проводимость “шахматной доски” может быть вычислена таким же способом, причем проводимость равна  $\sigma = (\sigma_1\sigma_2)^{1/2}$ , где  $\sigma_1$  и  $\sigma_2$  – проводимости “черных” и “белых” клеток доски, соответственно. Данное утверждение не было доказано, поскольку помимо дуального преобразования уравнений, надо проследить за преобразованием граничных условий.

Целью данной работы является вывод точных соотношений дуальности в многофазном случае с учетом граничных условий.

Итак, рассмотрим некоторое периодическое разбиение плоскости на области (плакеты), причем элементарная ячейка такой структуры содержит  $N$  различных плакетов с проводимостями  $\sigma_i$ ,  $i = 1, 2 \dots N$ . Необходимо вычислить проводимость такой системы. Наиболее простой ответ получается, когда тензор проводимости системы пропорционален единичной матрице:  $\sigma_{\alpha\beta} = \sigma \delta_{\alpha\beta}$ , то есть система эффективно изотропна.

Уравнение на плакете и граничные условия удобно сформулировать для напряженности поля (которая будучи физически наблюдаемой является периодической функцией на решетке, в отличие от потенциалов, которые являются квазипериодическими функциями), а именно, уравнения на всей плоскости имеют вид

$$\operatorname{div} \mathbf{j} = 0, \quad \operatorname{rot} \mathbf{E} = 0, \quad (1)$$

а на каждом из плакетов имеют место уравнения

$$\operatorname{div} \mathbf{E}^i = 0, \quad \operatorname{rot} \mathbf{j}^i = 0, \quad \mathbf{j}^i = \sigma_i \mathbf{E}^i, \quad (2)$$

условия на границах плакетов имеют вид

$$E_t^i = E_t^j, \quad \sigma_i E_n^i = \sigma_j E_n^j, \quad (3)$$

<sup>1)</sup> e-mail: mvg@itp.ac.ru

тогда, применяя преобразование дуальности

$$E_{\alpha}^{ii} = \sigma_i e_{\alpha\beta} E_{\beta}^i, \quad \sigma_i' = 1/\sigma_i, \quad e_{11} = e_{22} = 0, \quad e_{12} = -e_{21} = 1, \quad (4)$$

получим новую систему, удовлетворяющую уравнениям (1), (2) и граничным условиям (3) для  $E^{ii}$  и  $\sigma_i'$ .

Отметим, что потенциал как первоначальной, так и преобразованной системы вычисляется по формуле

$$\phi = \phi_0 + \int_{r_0}^r (\mathbf{E} ds), \quad (5)$$

причем в силу уравнений (1) и граничных условий (3) интеграл в (5) не зависит от контура интегрирования, а потенциал является однозначной и непрерывной функцией координат (как первоначальной, так и преобразованной системы).

Перейдем теперь к вычислению проводимостей. Вычислим интегральную напряженность поля на  $i$ -м плакете:

$$e^i = \int_{i' \text{ square}} dx dy \mathbf{E}^i. \quad (6)$$

В изотропном случае эффективная проводимость является скаляром и имеет вид

$$\sigma_{eff} = \sum \sigma_i e_x^i / \sum e_x^i = \sum \sigma_i e_y^i / \sum e_y^i. \quad (7)$$

Из формулы (4) следует, что

$$e_x^{ii} = \sigma_i e_y^i, \quad e_y^{ii} = -\sigma_i e_x^i. \quad (8)$$

Подставляя (8) в (7), получим

$$\sigma_{eff}' = 1/\sigma_{eff}, \quad \sigma_i' = 1/\sigma_i. \quad (9)$$

Окончательно, соотношение дуальности для проводимостей

$$\sigma_{eff}(\sigma_1, \sigma_2, \dots, \sigma_N) \sigma_{eff}'(\frac{\sigma_0^2}{\sigma_1}, \frac{\sigma_0^2}{\sigma_2}, \dots, \frac{\sigma_0^2}{\sigma_N}) = \sigma_0^2, \quad (10)$$

причем размерный параметр  $\sigma_0$  — любой.

В случае шахматной доски (либо в случае двухцветного треугольного покрытия) подставим  $\sigma_0^2 = \sigma_1 \sigma_2$  в (10) и получим

$$\sigma_{eff} = \sqrt{\sigma_1 \sigma_2}. \quad (11)$$

Формула (11) для шахматной доски получена в работе [2] с помощью точного решения уравнений (5) через эллиптические функции, а также в [3] по теории возмущения в достаточно высоком порядке. В работе [4] формула (11) для треугольной решетки не выполняется.

Отметим, что мы пользовались условием периодичности только для того, чтобы суммирование в числителе и знаменателе в (7) было бы конечным. Обобщая (7) на бесконечный случай, можно воспроизвести и все результаты для смесей.

Конечно, для того, чтобы получить формулу для проводимости в случае, когда  $N > 2$ , не достаточно использовать только соотношение дуальности (10), однако в некоторых частных случаях это можно сделать. Например, рассмотрим случай "гексагона", то есть гексагональное покрытие с  $N = 3$ . Тогда, если  $\sigma_3 = (\sigma_1\sigma_2)^{1/2}$ , то и  $\sigma_{eff} = (\sigma_1\sigma_2)^{1/2}$ .

Рассмотрим систему, помещенную в постоянное магнитное поле. Будем считать, что тензор проводимости каждого из плакетов имеет вид

$$\sigma_{\alpha\beta} = \sigma\delta_{\alpha\beta} + \sigma^H e_{\alpha\beta}, \quad \sigma^H \sim H. \quad (12)$$

Соотношение дуальности (10) можно обобщить на случай с магнитным полем, потому что тензор проводимости (12) коммутирует с тензором преобразования дуальности  $e_{\alpha\beta}$ . Преобразование дуальности выглядит в этом случае следующим образом:

$$E_\alpha^i = \sigma_{\alpha\beta, i} e_{\beta\gamma} E_\gamma^i, \quad \sigma_{\alpha\beta}^i = (\sigma_{\alpha\beta}^i)^{-1}. \quad (13)$$

Так как  $\text{div } \mathbf{E} = 0$ ,  $\text{rot } \mathbf{E} = 0$ , то и для преобразованной системы эти соотношения, а также граничные условия выполняются. Имеем

$$(E_\alpha^i - E_\alpha^j, e_{\alpha\beta} n_\beta) = 0, \quad (n_\alpha, \sigma_{\alpha\beta}^i E_\beta^i - \sigma_{\alpha\beta}^j E_\beta^j) = 0, \quad (14)$$

где  $\mathbf{n}$  – вектор нормали к границе раздела между плакетам  $i$  и  $j$ . Тогда легко видеть, что граничные условия для системы, полученной с помощью преобразований дуальности (13), имеют вид (14).

Удобно обозначить

$$\Sigma = \sigma + i\sigma^H, \quad \sigma_{\alpha\beta}^a \sigma_{\beta\gamma}^b = \sigma_{\beta\gamma}^c \iff \Sigma^a \Sigma^b = \Sigma^c. \quad (15)$$

Тогда формула дуальности для проводимостей имеет вид

$$\Sigma_{eff}(\Sigma^1 \Sigma^2 \dots \Sigma^N) \Sigma_{eff} \left( \frac{\sigma_0^2}{\Sigma^1} \frac{\sigma_0^2}{\Sigma^2} \dots \frac{\sigma_0^2}{\Sigma^N} \right) = \sigma_0^2, \quad \sigma_0 \in \mathfrak{R} \quad (16)$$

В случае двухкомпонентных систем, если  $\Sigma^1 \Sigma^2 \in \mathfrak{R}$ , то  $\Sigma_{eff} = (\Sigma^1 \Sigma^2)^{\frac{1}{2}}$ .

Оказывается, что применяя формулы (7) в векторном виде, можно получить ответ и для анизотропного случая. Пусть  $\hat{\sigma} = \text{diag}(\sigma_{xx}, \sigma_{yy})$ , тогда, опуская масштабный множитель  $\sigma_0$ , получим, что преобразование дуальности

$$E_\alpha^i = e_{\alpha\beta} \sigma_{i,\beta\beta} E_\beta^i, \quad \sigma'_{i,xx} = \frac{1}{\sigma_{i,yy}}, \quad \sigma'_{i,yy} = \frac{1}{\sigma_{i,xx}} \quad (17)$$

приводит к соотношению дуальности

$$\sigma_{xx} \sigma'_{yy} = \sigma'_{xx} \sigma_{yy} = 1. \quad (18)$$

Автор благодарит А.М.Дюгаева и Ю.Н.Овчинникова за сообщение о результатах работы до ее опубликования, а также А.Ю.Каменщика за полезные обсуждения.

1. А.М.Дыхне, ЖЭТФ 59, 110 (1970).
2. А.М.Дюгаев, Ю.Н.Овчинников, принята к печати в ЖЭТФ 117 (2000).
3. А.Ю.Каменщик, И.М.Халатников, частное сообщение.
4. Ю.Н.Овчинников, направлена в ЖЭТФ.