

## МАТЕМАТИЧЕСКОЕ МОДЕЛИРОВАНИЕ МАГНИТНОГО ПОЛЯ В КУСОЧНО-ОДНОРОДНОЙ АНИЗОТРОПНОЙ СРЕДЕ

КАДНИКОВ С.Н., д-р техн. наук, СЕРГЕЕВА И.Е., асп.

Предлагается математическая модель в форме системы интегральных уравнений с сингулярными интегральными операторами. Приведено доказательство единственности решения полученной системы и обоснована возможность ее практического применения для расчета магнитного поля в шихтованных магнитопроводах трансформаторов и электрических машин.

*Ключевые слова:* магнитное поле, математическая модель, интегральные уравнения, сингулярные операторы.

## MAGNETIC FIELD MATHEMATICAL MODELING IN PIECEWISE-UNIFORM ANISOTROPIC ENVIRONMENT

KADNIKOV S.N., Ph.d., SERGEEVA I.E., postgraduate.

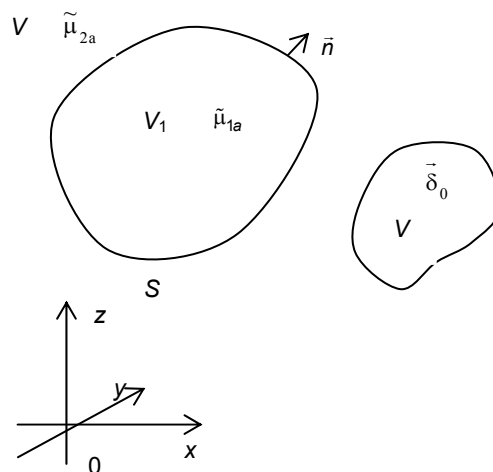
The article concerns the mathematical model in the form of integral equation system with singular integral operators. The article proves the uniqueness of given system solution and demonstrates the possibility of its practical application for magnetic field calculation in laminated cores of transformers and electrical machines.

*Key words:* magnetic field, mathematical model, integral equation, singular operators.

При расчете магнитного поля в трансформаторах и реакторах необходимо учитывать шихтовку сердечников и магнитную анизотропию стали. Это осуществляется путем замены слоистой среды сердечников сплошной анизотропной средой [1, 2, 3], что позволяет применить для расчета поля известные численные методы. Если среда предполагается линейной и кусочно-однородной, то наиболее эффективны, т.е. точны и экономичны, граничные интегральные уравнения (ГИУ). Методика построения ГИУ для расчета статического магнитного поля впервые была предложена в [3] (приоритет 8.12.1971 г.), где расчет поля постоянного магнита сведен к системе уравнений первого и второго рода, полученных с использованием скалярных потенциалов простого слоя. Другая модель в виде системы интегральных уравнений второго рода, для построения которой использовались потенциалы простого и двойного слоев, рассматривается в [4]. Однако практические возможности такого рода моделей, в которых в каждой из областей используется свое представление для потенциалов со своей плотностью (простого или двойного слоя зарядов), ограничены. Дело в том, что листы трансформаторной стали, а следовательно, и оси их магнитной анизотропии ориентированы по-разному в различных объемах сердечников (стержнях и ярмах) по отношению к некоторой общей для всего устройства декартовой системе координат. Поэтому сердечник трансформатора с расчетной точки зрения следует рассматривать как кусочно-однородную среду. Нетрудно установить, что при нечетном числе граничащих областей в некоторых из них придется применять потенциалы одинакового типа. Модель, предложенная в [3], в этом смысле более универсальна, однако она включает интегральные уравнения первого рода, что может привести к значительным вычислительным погрешностям. Кроме того, ее применение при расчетах полей трансформаторов потребует вычисления скалярных потенциалов токов, протекающих по обмоткам, являющихся многозначными функциями,

что может привести к существенному и практически неоправданному усложнению алгоритмов. Показано, что при использовании скалярных и векторных потенциалов в каждой из отдельных однородных областей магнитной среды можно получить практически эффективную модель, лишнюю указанных выше ограничений.

Чтобы выяснить основные особенности методики построения ГИУ для расчета магнитного поля в многосвязных областях, характерных для магнитопроводов, рассмотрим следующую модельную задачу. Области  $V_1$  и  $V_2$  (см. рисунок), заполнены однородной анизотропной магнитной средой с тензорами магнитной проницаемости  $\tilde{\mu}_{1a} = \mu_0 \tilde{\mu}_1$ ,  $\tilde{\mu}_{2a} = \mu_0 \tilde{\mu}_2$ ,  $\tilde{\mu}_1 \neq \tilde{\mu}_2$ .



Допускаем, что геометрия областей  $V_1$  и  $V_2$  позволяет определить тензоры  $\tilde{\mu}_{1a}$ ,  $\tilde{\mu}_{2a}$  как диагональные в одной и той же общей системе декартовых координат. Источники внешнего поля (постоянные токи), локализованные в области  $V_0$ ,

находятся в области  $V_2$ . Вектора вторичного поля  $\vec{H}$  и  $\vec{B}$  во всем пространстве, исключая граничную поверхность  $S$ , должны удовлетворять уравнениям:

$$\text{rot } \vec{H}_{1,2} = 0; \quad (1)$$

$$\text{div } \vec{B}_{1,2} = 0, \quad (2)$$

причем в области  $V_1$

$$\vec{B}_1 = \vec{i} \mu_0 \mu_{1x} H_{1x} + \vec{j} \mu_0 \mu_{1y} H_{1y} + \vec{k} \mu_0 \mu_{1z} H_{1z} = \mu_0 \tilde{\mu}_1 \vec{H}_1,$$

в области  $V_2$

$$\vec{B}_2 = \vec{i} \mu_0 \mu_{2x} H_{2x} + \vec{j} \mu_0 \mu_{2y} H_{2y} + \vec{k} \mu_0 \mu_{2z} H_{2z} = \mu_0 \tilde{\mu}_2 \vec{H}_2.$$

На границе раздела областей  $S$  должны выполняться краевые условия:

$$[\vec{n}, \vec{H}_2 - \vec{H}_1] = [\vec{n}, \vec{H}_{01} - \vec{H}_{02}], \quad (3)$$

$$(\vec{n}, \tilde{\mu}_2 \vec{H}_2 - \tilde{\mu}_1 \vec{H}_1) = (\vec{n}, \tilde{\mu}_1 \vec{H}_{01} - \tilde{\mu}_2 \vec{H}_{02}), \quad (4)$$

где  $\vec{H}_{01}, \vec{H}_{02}$  – векторы внешнего поля (см. ниже).

Для решения краевой задачи (1)–(4) будем использовать скалярный и векторный потенциалы. Скалярный потенциал  $\varphi$  в однородной анизотропной среде в тех областях, где отсутствуют источники поля, должен удовлетворять уравнению [4]

$$\mu_x \frac{\partial^2 \varphi}{\partial x^2} + \mu_y \frac{\partial^2 \varphi}{\partial y^2} + \mu_z \frac{\partial^2 \varphi}{\partial z^2} = 0, \quad (5)$$

где  $\mu_x, \mu_y, \mu_z$  – компоненты диагонального тензора.

Если поле создается поверхностными зарядами с плотностью  $\sigma$ , то решение уравнения (5) может быть представлено в виде

$$\varphi_q = \frac{1}{4\pi m^3} \int_S \sigma_p \frac{dS_p}{R_a}, \quad q \notin S, \quad (6)$$

где  $m = \sqrt{\mu_x \mu_y \mu_z}$ ;

$$R_a = \sqrt{\frac{(x_q - x_p)^2}{\mu_x} + \frac{(y_q - y_p)^2}{\mu_y} + \frac{(z_q - z_p)^2}{\mu_z}}. \quad (7)$$

Вектор  $\vec{H} = -\nabla \varphi$ , следовательно,

$$\vec{H}_q = \frac{\tilde{\mu}^{-1}}{4\pi m^3} \int_S \sigma_p \frac{\vec{R}}{R_a^3} dS_p. \quad (8)$$

Чтобы получить представление для векторного потенциала постоянных токов в однородной анизотропной среде, используем соотношение  $\vec{B} = \text{rot } \vec{A}$ , из которого следует  $\vec{H} = \tilde{\mu}_a^{-1} \text{rot } \vec{A}$ . Полагая, что в некоторой области  $V$  пространства локализованы токи с плотностью  $\vec{\delta}$ , получаем уравнение

$$\text{rot}(\tilde{\mu}^{-1} \text{rot } \vec{A}) = \mu_0 \vec{\delta}. \quad (9)$$

Вводя новый вектор  $\vec{A}_1 = \mu_0 \tilde{\mu} \vec{A}$  и полагая  $\text{div } \vec{A}_1 = 0$ , уравнение (9) можно привести к виду

$$\mu_x \frac{\partial^2 \vec{A}_1}{\partial x^2} + \mu_y \frac{\partial^2 \vec{A}_1}{\partial y^2} + \mu_z \frac{\partial^2 \vec{A}_1}{\partial z^2} = -\mu_0 m^2 \vec{\delta}. \quad (10)$$

Путем замены переменных  $x = \sqrt{\mu_x} \cdot x_1$ ,

$y = \sqrt{\mu_y} \cdot y_1$ ,  $z = \sqrt{\mu_z} \cdot z_1$  уравнение (10) приводит-

ся к известному векторному уравнению Пуассона для однородной изотропной среды, из которого после возврата к прежним переменным можно получить искомое выражение для потенциала  $\vec{A}$ :

$$\vec{A}_q = \frac{\mu_0 m^2 \tilde{\mu}^{-1}}{4\pi} \int_V \vec{\delta} \frac{dV_p}{R_a}. \quad (11)$$

Поскольку для постоянных токов  $\text{div } \vec{\delta} = 0$ , то потенциал  $\vec{A}_1 = \tilde{\mu} \vec{A}$  будет удовлетворять условию  $\text{div } \vec{A}_1 = 0$  [6]. Если постоянные токи распределены по некоторой поверхности  $S$ , то

$$\vec{A}_q = \frac{\mu_0 m^2 \tilde{\mu}^{-1}}{4\pi} \oint_S \vec{i}_p \frac{dS_p}{R_a}, \quad (12)$$

где  $\vec{i}_p$  – плотность поверхностных токов.

Для соблюдения условия  $\text{div } \vec{A}_1 = 0$  необходимо, чтобы  $\text{div}_S \vec{i} = 0$  ( $\text{div}_S$  – обозначение поверхностной дивергенции). Это условие будет вытекать из интегральных уравнений. Используя соотношение  $\vec{H} = \tilde{\mu}_a^{-1} \text{rot } \vec{A}$ , из (12) находим

$$\vec{H}_q = \frac{1}{4\pi m} \int_S \frac{[\vec{i}_p, \vec{R}]}{R_a^3} dS_p. \quad (13)$$

Используя формулы (8), (13), представим искомые вектора  $\vec{H}_1, \vec{H}_2$  в областях  $V_1$  и  $V_2$  в следующем виде:

$$\vec{H}_{1q} = \frac{1}{4\pi m_1} \oint_S \frac{[\vec{i}_p, \vec{R}]}{R_{1a}^3} dS_p + \frac{\tilde{\mu}_1^{-1}}{4\pi m_1} \oint_S \sigma_p \frac{\vec{R}}{R_{1a}^3} dS_p, \quad (14)$$

$$\vec{H}_{2q} = \frac{1}{4\pi m_2} \oint_S \frac{[\vec{i}_p, \vec{R}]}{R_{2a}^3} dS_p + \frac{\tilde{\mu}_2^{-1}}{4\pi m_2} \oint_S \sigma_p \frac{\vec{R}}{R_{2a}^3} dS_p, \quad (15)$$

где  $m_1 = \sqrt{\mu_{1x} \mu_{1y} \mu_{1z}}$ ;  $m_2 = \sqrt{\mu_{2x} \mu_{2y} \mu_{2z}}$ ;  $R_{1a}, R_{2a}$  выражаются формулой (7).

Данные формулы выражают магнитное поле в областях  $V_1$  и  $V_2$  через одни и те же плотности тока  $\vec{i}$  и заряда  $\sigma$ . Этим они отличаются от варианта, предложенного в [4], где в одной из областей поле определяется потенциалом простого слоя, а в другой – двойного слоя зарядов.

Вектора внешнего поля  $\vec{H}_{01}, \vec{H}_{02}$  в областях  $V_1, V_2$  определяются формулами:

$$\vec{H}_{01q} = \frac{1}{4\pi m_1} \int_{V_0} \frac{[\vec{\delta}_{0p}, \vec{R}]}{R_{1a}^3} dS_p, \quad (16)$$

$$\vec{H}_{02q} = \frac{1}{4\pi m_2} \int_{V_0} \frac{[\vec{\delta}_{0p}, \vec{R}]}{R_{2a}^3} dS_p. \quad (17)$$

При этом  $\vec{B}_{01} = \mu_0 \tilde{\mu}_1 \vec{H}_{01}$ ,  $\vec{B}_{02} = \mu_0 \tilde{\mu}_2 \vec{H}_{02}$ . Такие представления для векторов внешнего поля также отличаются от принятых в [4], где они определяются только в одной из областей. Они имеют то преимущество, что в случае однородной среды

граничные условия (3), (4) становятся однородными и вторичное поле обращается в нуль (что физически вполне естественно), в то время как в модели, предложенной в [4], первичное поле получается как решение ГИУ.

Далее для построения системы ГИУ необходимо вычислить, согласно граничным условиям (3), (4), предельные значения касательных составляющих напряженности и нормальных составляющих индукции на внутренней и внешней сторонах граничной поверхности  $S$ . Используя для этой цели методику, данную в [5], и подставляя полученные предельные значения в (3), (4), получим следующую систему интегральных уравнений

$$\begin{aligned} \bar{i}_q + \frac{1}{4\pi} \oint_S [\bar{n}_q [\bar{i}_p, \bar{R}]] \left( \frac{1}{m_2 R_{2a}^3} - \frac{1}{m_1 R_{1a}^3} \right) dS_p + \\ + \frac{1}{4\pi} \oint_S \sigma_p [\bar{n}_q, \bar{R}] \left( \frac{\bar{\mu}_2^{-1}}{m_2^3 R_{2a}^3} - \frac{\bar{\mu}_1^{-1}}{m_1^3 R_{1a}^3} \right) dS_p = \quad (18) \\ = [\bar{n}_q, \bar{H}_{01} - \bar{H}_{02}]; \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} \sigma_q + \frac{1}{2\pi m_S} \oint_S \sigma_p (\bar{n}_q, \bar{R}) \left( \frac{1}{m_2^3 R_{2a}^3} - \frac{1}{m_1^3 R_{1a}^3} \right) dS_p + \\ + \frac{1}{2\pi m_S} \oint_S (\bar{n}_q [\bar{i}_p, \bar{R}]) \left( \frac{\bar{\mu}_2}{m_2 R_{2a}^3} - \frac{\bar{\mu}_1}{m_1 R_{1a}^3} \right) dS_p = \quad (19) \\ = \frac{2}{m_S} (\bar{n}_q, \bar{\mu}_1 \bar{H}_{01} - \bar{\mu}_2 \bar{H}_{02}), \end{aligned}$$

$$\text{где } m_S = m_1^3 + m_2^3.$$

Чтобы обосновать возможность применения системы уравнений (18), (19) для расчета поля, необходимо доказать, что ее решение единственно.

Доказательство единственности проводится в два этапа. Сначала надо доказать, что однородная краевая задача (1)–(4) имеет только нулевое решение. Из (1) следует, что векторы  $\bar{H}_1, \bar{H}_2$  можно представить в следующем виде:  $\bar{H}_1 = -\nabla\varphi_1$ ;  $\bar{H}_2 = -\nabla\varphi_2$ , где потенциалы  $\varphi_1, \varphi_2$  определены формулой (6) при  $m = m_1$  и  $m = m_2$ . В областях  $V_1$  и  $V_2$  они подчиняются уравнениям:

$$\Delta_1 \varphi_1 = 0, \quad (20)$$

$$\Delta_2 \varphi_2 = 0, \quad (21)$$

где  $\Delta_1, \Delta_2$  – дифференциальные операторы вида (5) с соответствующими значениями компонент тензоров  $\bar{\mu}_1, \bar{\mu}_2$ .

Согласно (3), (4) потенциалы  $\varphi_1, \varphi_2$  должны удовлетворять на  $S$  однородным граничным условиям:

$$[\bar{n}, \nabla\varphi_2 - \nabla\varphi_1] = 0; \quad (22)$$

$$(\bar{n}, \bar{\mu}_2 \nabla\varphi_2 - \bar{\mu}_1 \nabla\varphi_1) = 0. \quad (23)$$

Краевая задача (20)–(23) при условии, что потенциал  $\varphi_2$  затухает на бесконечности как  $R_{pq}^{-1}$ ,

где  $p \in V_1, q \in V_2$ , имеет решение  $\varphi_1 = c_1, \varphi_2 = 0$ , где  $c_1$  – произвольная константа. Чтобы это доказать, необходимо учесть, что согласно (23) на  $S$   $\varphi_1 - \varphi_2 = c$  ( $c$  – постоянная). Далее используются тождества Грина:

$$\oint_S \varphi_1 \bar{\mu}_1 \frac{\partial \varphi_1}{\partial n} dS = \int_{V_1} (\bar{\mu}_1 \nabla \varphi_1, \nabla \varphi_1) dV; \quad (24)$$

$$-\oint_S \varphi_2 \bar{\mu}_2 \frac{\partial \varphi_2}{\partial n} dS = \int_{V_2} (\bar{\mu}_2 \nabla \varphi_2, \nabla \varphi_2) dV, \quad (25)$$

$$\text{где } \bar{\mu}_1 \frac{\partial \varphi_1}{\partial n} = (\bar{n}, \bar{\mu}_1 \nabla \varphi_1).$$

Складывая данные соотношения и учитывая условие (21) и равенство  $\varphi_1 - \varphi_2 = c$ , можно получить следующую формулу:

$$\begin{aligned} c \oint_S \bar{\mu}_1 \frac{\partial \varphi_1}{\partial n} dS = \int_{V_1} (\bar{\mu}_1 \nabla \varphi_1, \nabla \varphi_1) dV + \\ + \int_{V_2} (\bar{\mu}_2 \nabla \varphi_2, \nabla \varphi_2) dV. \quad (26) \end{aligned}$$

Левая часть данного соотношения равна нулю согласно теореме Гаусса и уравнению (25). Тогда  $\varphi_1 = c_1, \varphi_2 = c_2$ , где  $c_1, c_2$  – произвольные константы. Поскольку на бесконечности  $\varphi_2 = 0, c_2 = 0$ , то  $\varphi_1 = c_1, \varphi_2 = 0$ , т.е. получается требуемый результат. При этом, очевидно,  $\bar{H}_1 = 0$  в  $V_1, \bar{H}_2 = 0$  в  $V_2$ . В итоге краевые условия (3), (4) при  $\bar{H}_{01} = 0, \bar{H}_{02} = 0$  можно переписать в следующем виде:

$$[\bar{n}, \bar{H}_1] = 0; \quad (27)$$

$$[\bar{n}, \bar{H}_2] = 0; \quad (28)$$

$$(\bar{n}, \bar{\mu}_1 \bar{H}_1) = 0; \quad (29)$$

$$(\bar{n}, \bar{\mu}_2 \bar{H}_2) = 0. \quad (30)$$

Будем считать, что вектор  $\bar{H}_1$  определен согласно (14) не только в области  $V_1$ , но и в  $V_2$ , и обозначим его в области  $V_2$  через  $\bar{H}_2^1$ . Тогда, поскольку касательная производная потенциала простого слоя непрерывна при переходе через  $S$ , то

$$[\bar{n}, \bar{H}_2^1] - [\bar{n}, \bar{H}_1] = [\bar{n}, \bar{H}_2^1] = \bar{i}. \quad (31)$$

Аналогичным образом, определив вектор  $\bar{H}_1^2$  в области  $V_1$  по формуле (15), можно найти

$$[\bar{n}, \bar{H}_2] - [\bar{n}, \bar{H}_1^2] = -[\bar{n}, \bar{H}_1^2] = \bar{i}. \quad (32)$$

В результате из (31), (32) следует, что

$$[\bar{n}, \bar{H}_1^2] + [\bar{n}, \bar{H}_2^1] = 0. \quad (33)$$

Поскольку вектор  $\bar{H}_1$  определен по формуле (14) во всем пространстве, то нормальная составляющая первого члена в (14) при переходе через  $S$  непрерывна. То же самое справедливо и для первого члена в (15), если вектор  $\bar{H}_2$  определен по этой формуле во всем пространстве. Тогда, используя (29), (30), получаем:

$$\left(\vec{n}, \tilde{\mu}_2 \vec{H}_2^1\right) - \left(\vec{n}, \tilde{\mu}_1 \vec{H}_1\right) = \left(\vec{n}, \tilde{\mu}_2 \vec{H}_2^1\right) = \sigma; \quad (34)$$

$$\left(\vec{n}, \tilde{\mu}_2 \vec{H}_2\right) - \left(\vec{n}, \tilde{\mu}_1 \vec{H}_2^1\right) = -\left(\vec{n}, \tilde{\mu}_1 \vec{H}_2\right) = \sigma. \quad (35)$$

Из этого следует, что

$$\left(\vec{n}, \tilde{\mu}_1 \vec{H}_1^2\right) + \left(\vec{n}, \tilde{\mu}_2 \vec{H}_2^1\right) = 0. \quad (36)$$

Полагая  $\vec{H}_1^2 = -\nabla\varphi_1^2$ ,  $\vec{H}_2^1 = -\nabla\varphi_2^1$ , из (33)

можно найти, что  $\varphi_1^2 + \varphi_2^1 = c = \text{const}$ , а из (36)

следует, что  $\left(\vec{n}, \tilde{\mu}_1 \nabla\varphi_1^2\right) = -\left(\vec{n}, \tilde{\mu}_2 \nabla\varphi_2^1\right)$ . С исполь-

зованием данного соотношения и тождеств (24),

(25) можно снова получить равенство (26), из ко-

торого будет следовать, что  $\vec{H}_1^2 = 0$  в области  $V_1$ ,

$\vec{H}_2^1 = 0$  в  $V_2$ . Но тогда из формул (31), (34) выте-

кает, что  $\vec{i} = 0$ ,  $\sigma = 0$ , что и требовалось дока-

зать. Тем самым установлено, что математиче-  
ская модель в форме уравнений (18), (19) может  
быть использована для расчета магнитного поля и  
интегральных параметров трансформаторов и  
реакторов с индуктивными сердечниками.

### Заключение

1. Установлено, что при математическом мо-  
делировании магнитного поля в кусочно-однородной

*Кадников Сергей Николаевич,*

ГОУВПО «Ивановский государственный энергетический университет имени В.И. Ленина»,  
доктор технических наук, профессор кафедры теоретических основ электротехники и электротехнологий,  
телефон (4932) 26-99-03,  
e-mail: zav@toe.ispu.ru

*Сергеева Ирина Евгеньевна,*

ГОУВПО «Ивановский государственный энергетический университет имени В.И. Ленина»,  
аспирант кафедры теоретических основ электротехники и электротехнологий,  
телефон (4932) 26-99-03,  
e-mail: zav@toe.ispu.ru

анизотропной среде система интегральных уравне-  
ний содержит сингулярные операторы.

2. Полученная система сингулярных инте-  
гральных уравнений может решаться стандартными  
численными методами, в частности путем редукции  
к системе линейных алгебраических уравнений.

### Список литературы

**1. Острейко В.Н.** Расчет электромагнитных по-  
лей в многослойных средах. – Л.: Изд-во Ленингр. ун-та,  
1981. – 152 с.

**2. Колесников Э.В.** Уравнения электромагнитно-  
го поля в пакете стальных анизотропных пластин // Изв.  
вузов. Электромеханика. – 1973. – № 7. – С. 4–6.

**3. Колесников Э.В.** Интегральные уравнения для  
расчета поля однородно намагниченного постоянного  
магнита // Изв. вузов. Электромеханика. – 1975. – № 4.

**4. Тозони О.В., Маейройз И.Д.** Расчет трехмер-  
ных электромагнитных полей. – Киев, 1974. – 352 с.

**5. Кадников С.Н., Сергеева И.Е.** Интегральные  
уравнения для расчета трехмерного магнитного поля в  
анизотропной среде // Вестник ИГЭУ. – 2005. – Вып. 1. –  
С. 101–106.

**6. Тамм И.Е.** Основы теории электричества. – М.:  
Наука, 1966. – 620 с.

**7. Гюнтер Н.М.** Теория потенциала и ее приме-  
нение к основным задачам математической физики. –  
М.: Гостехиздат, 1953.

**8. Михлин С.Г.** Линейные уравнения в частных  
производных. – М.: Высш. шк., 1977.