## И.С.Барашков, В.И.Дмитриев

# МАТЕМАТИЧЕСКОЕ МОДЕЛИРОВАНИЕ МОРСКИХ ЭЛЕКТРОМАГНИТНЫХ ЗОНДИРОВАНИЙ С ИСПОЛЬЗОВАНИЕМ ПРИНЦИПА ВЗАИМНОСТИ<sup>\*</sup>

В настоящее время важной задачей является исследование строения шельфа и обнаружение месторождений углеводородов в шельфовой зоне. Именно поэтому последнее время развиваются методы морских электромагнитных зондирований. При морских исследованиях в качестве источника электромагнитного поля обычно используется электрический кабель, который передвигается по поверхности моря, буксируемый судном. Электрическое и магнитное поля измеряются на морском дне с помощью всплываемых датчиков.

В математической модели будем считать, что источником поля является электрический диполь на поверхности моря в точке  $M_2 = (x_2, y_2, z_2 = 0).$ Учёт длины источника принципиальных изменений не вносит. В качестве модели строения среды возьмём в которой имеется проводящую среду, проводящая зона С электропроводностью  $\sigma_r(M)$ ,  $M \in V$ , погруженная в слоистую среду  $\sigma(z)$ . Слоистая среда задаётся в виде:

$$\sigma(z) = \begin{cases} \sigma_0 \approx 0 \quad npu \quad z \in (-\infty, 0) \quad (ammoc\phi epa), \\ \sigma_1 = const \quad npu \quad z \in (0, h_1) \quad (mope), \\ \sigma_2 = const \quad npu \quad z \in (h_1, \infty) \quad (hahocbi). \end{cases}$$

Неоднородная зона находится при  $z \ge h_1$ . Модель горизонтально однородной слоистой среды с трёхмерной неоднородностью показана на рис.1.

Для расчёта электромагнитных полей в трёхмерной неоднородной среде применялся метод интегральных уравнений [3].

<sup>&</sup>lt;sup>\*</sup> Работа выполнена при поддержке Российского фонда фундаментальных исследований проект 11-05-12014 офи-м-2011 "Разработка новых подходов и вычислительных методов решения обратных задач электромагнитного морского зондирования при измерениях на морском дне".

Используя тензорную функцию Грина, электромагнитные поля во всём пространстве можно записать в виде:

$$\vec{E}(M) = \vec{E}^{N}(M) + \int_{V} \hat{G}_{E}(M, M_{0}) \,\vec{j}(M_{0}) dv_{M_{0}}, \qquad (1)$$

$$\vec{H}(M) = \vec{H}^{N}(M) + \int_{V} \hat{G}_{H}(M, M_{0}) \,\vec{j}(M_{0}) dv_{M_{0}}, \qquad (2)$$

где  $\vec{E}^{N}$  и  $\vec{H}^{N}$  – нормальное электрическое и магнитное поле, возбуждаемое в горизонтально однородной слоистой среде горизонтальным электрическим диполем,  $\hat{G}_{E}(M,M_{0})$  и  $\hat{G}_{H}(M,M_{0})$ являются тензорами Грина электрического и магнитного типов в горизонтально однородной слоистой среде,  $\vec{j}(M_{0}) = \sigma_{a}(M_{0})\vec{E}(M_{0})$  – избыточный ток в неоднородности. Аномальная проводимость  $\sigma_{a}$  равна разности между проводимостью неоднородности и проводимостью горизонтально однородной слоистой среды  $\sigma_{a} = \sigma_{T} - \sigma_{2}$ .





Зная  $\hat{G}_{E}(M, M_{0})$ , легко получить из (1) интегральное уравнение для аномального тока:

$$\vec{j}(M) - \sigma_a \int_{V} \hat{G}_E(M, M_0) \, \vec{j}(M_0) \, dv_{M_0} = \sigma_a(M) \, \vec{E}^N(M), \qquad M \in V.$$
(3)

Определив из (3) аномальный ток  $\vec{j} = \sigma_a \vec{E}$ , находим, согласно (1-2), электрическое и магнитное поле в любой точке пространства.

Измеряемое поле зависит от частоты  $\omega$  и координат точки  $M_2(x_2, y_2, z_2)$  на поверхности моря при  $z_2 = 0$ , в которой находится источник. Эти измерения, зависящие от трёх переменных ( $\omega, x_2, y_2$ ), позволяют определить трёхмерное распределение под морским дном  $\sigma(x, y, z)$ .

В этом случае при численном моделировании и решении обратной задачи приходится рассчитывать поля от большого количества источников, расположенных на поверхности моря во всех точках, через которые проходит буксирующее судно, каждый раз заново решая интегральное уравнение (3), а значения полей на дне моря надо находить лишь в нескольких точках, где находятся немногочисленные дорогостоящие измерительные датчики электрического и магнитного типа.

принципу Согласно взаимности при математическом моделировании источник и приёмник можно поменять местами и источники электрического считать. ЧТО И магнитного типа расположены на морском дне, а измерения проводятся на поверхности моря, что более удобно при решении обратной задачи, поскольку количество источников на морском дне небольшое и равно количеству датчиков, а рассчитать от них поля нетрудно даже и по всей поверхности моря. Это позволяет создать для решения обратной задачи эффективный быстрый метод.

Принцип взаимности основан на интегральной лемме Лоренца [4], согласно которой электромагнитное поле  $\vec{E}^{(1)}(M)$ ,  $\vec{H}^{(1)}(M)$ , возбуждаемое источниками электрического  $\vec{j}_{e}^{(1)}(M)$  и магнитного  $\vec{j}_{m}^{(1)}(M)$  типов, связано с полем  $\vec{E}^{(2)}(M)$ ,  $\vec{H}^{(2)}(M)$ , возбуждаемым источниками  $\vec{j}_{e}^{(2)}(M)$  и  $\vec{j}_{m}^{(2)}(M)$ , соотношением

$$\int_{V} \{\vec{E}^{(1)}(M) \,\vec{j}_{e}^{(2)}(M) + \vec{H}^{(1)}(M) \,\vec{j}_{m}^{(2)}(M) \} dv_{M} = \\ = \int_{V} \{\vec{E}^{(2)}(M) \,\vec{j}_{e}^{(1)}(M) + \vec{H}^{(2)}(M) \,\vec{j}_{m}^{(1)}(M) \} dv_{M} \,.$$

Применим лемму Лоренца в частном случае, когда источников магнитного типа нет, а источниками электрического типа являются два диполя:

$$\vec{j}_{e}^{(1)}(M) = \vec{p}_{1}\hat{\delta}(R_{_{MM_{1}}}), \quad \vec{j}_{e}^{(2)}(M) = \vec{p}_{2}\hat{\delta}(R_{_{MM_{2}}}),$$

где  $\vec{p}_i$  – вектор, задающий направление и мощность диполя,

$$\hat{\delta}(R_{MM_{i}}) = \begin{pmatrix} \delta(R_{MM_{i}}) & 0 & 0 \\ 0 & \delta(R_{MM_{i}}) & 0 \\ 0 & 0 & \delta(R_{MM_{i}}) \end{pmatrix},$$

 $\delta(R_{_{MM_i}})$  – трёхмерная функция Дирака.

В этом случае из леммы Лоренца следует теорема взаимности для электрических полей и источников электрического типа.

#### <u>Теорема 1</u>

Если

$$\vec{j}_{e}^{(1)}(M) = \vec{p}_{1}\hat{\delta}(R_{MM_{1}}), \quad \vec{j}_{e}^{(2)}(M) = \vec{p}_{2}\hat{\delta}(R_{MM_{2}}),$$
$$\vec{j}_{m}^{(1)}(M) = \vec{j}_{m}^{(2)}(M) = 0,$$

то

$$\vec{p}_1(M_1)\vec{E}^{(2)}(M_1) = \vec{p}_2(M_2)\vec{E}^{(1)}(M_2).$$
(4)

Эта теорема взаимности означает, что электрическое поле в точке  $M_1$ , направленное вдоль  $\vec{p}_1$  и возбуждаемое электрическим диполем  $\vec{p}_2$  в точке  $M_2$ , связано с электрическим полем в точке  $M_2$ , направленным вдоль  $\vec{p}_2$  и возбуждаемым электрическим диполем  $\vec{p}_1$  в точке  $M_1$ . На рис.1 показаны две точки взаимности  $M_1$  и  $M_2$ .

Рассмотрим сначала случай, когда судно буксирует электрический кабель вдоль оси *Ox*. Направим два диполя вдоль горизонтальных координатных осей следующим образом:

$$\vec{p}_1 = (0, p_y^{(1)}(M_1), 0)^T$$
 и  $\vec{p}_2 = (p_x^{(2)}(M_2), 0, 0).$ 

Тогда, согласно теореме 1,

$$p_{y}^{(1)}(M_{1})E_{y}^{(2)}(M_{1}) = p_{x}^{(2)}(M_{2})E_{x}^{(1)}(M_{2}).$$
(5)

Если мощности двух диполей одинаковы

$$p_{y}^{(1)}(M_{1}) = p_{x}^{(2)}(M_{2}) = I \cdot l,$$

то соотношение (5) упрощается:

$$E_{y}^{(2)}(M_{1}) = E_{x}^{(1)}(M_{2}),$$

т.е. поле  $E_y^{(2)}(M_1)$  в точке расположения измерительного датчика  $M_1$  на морском дне, возбуждённое электрическим диполем  $p_x^{(2)}(M_2)$  мощности  $I \cdot l$ , расположенным на поверхности моря в точке  $M_2$ , связано с полем  $E_x^{(1)}(M_2)$  в точке  $M_2$  на поверхности моря, возбуждённым электрическим диполем  $p_y^{(1)}(M_1)$  мощности  $I \cdot l$ , который расположен в точке  $M_1$  на морском дне, соотношением

$$E_{v}^{(2)}(M_{1}) = E_{x}^{(1)}(M_{2}).$$

Таким образом, если судно будет буксировать электрический кабель вдоль оси Ox, то *y*-компонента электрического датчика на морском дне даст такие же показания, как если бы электрический диполь, направленный вдоль оси Oy, находился на морском дне, а *x*-компоненту электрического датчика мерили бы в разных точках на поверхности моря. Именно такие расчёты *x*-компоненты электрического поля в разных точках на поверхности моря и были проведены для численного моделирования электромагнитных морских зондирований при следующих значениях параметров:

$$\sigma_1 = 1, \qquad \sigma_2 = 0.1, \qquad \sigma_T = 10^{-2}$$

 $h_1 = 100, \quad h_2 = 300,$ 

$$h_T = 50, \qquad L_x = 1000, \qquad L_y = 1000,$$

где  $L_x$  и  $L_y$  – размеры тела по оси Ox и Oy,

 $x_1 = 0,$   $y_1 = 0,$   $z_1 = 100,$   $z_2 = 0,$   $\lambda_1 = 30000,$ 

параметр  $\lambda_1$  – длина волны в первом слое,

$$\lambda_{1} = \frac{2\pi}{\operatorname{Re}(k_{1})} = \frac{2\pi}{\operatorname{Re}\sqrt{i\omega\mu_{0}\sigma_{1}}} = \frac{2\pi\sqrt{\rho_{1}}}{\sqrt{\frac{\pi}{T}\mu_{0}}} = \sqrt{\frac{4\pi}{\mu_{0}}\rho_{1}T},$$
$$\omega = \frac{2\pi}{T}.$$

Все величины задаются в системе СИ: длины задаются в метрах, проводимости – в сименсах. Поскольку в международной системе единиц (СИ) магнитная проницаемость вакуума

$$\mu_0 = 4\pi \cdot 10^{-7} \frac{\Gamma_H}{M},$$

то

$$\lambda_{\rm I}=\sqrt{10^7\,\rho_{\rm I}T}\,.$$

Начало координат находится над электрическим диполем на поверхности моря. Электрический диполь расположен в точке  $M_1(x_1, y_1, z_1)$  на дне моря. Он направлен вдоль оси Oy, его длина l, а ток в нём I. Неоднородность смещена вправо по отношению к электрическому диполю вдоль оси Ox на 2000 метров. Её центр находится в точке с координатами (2000, 0, 425).

На рисунках 2-3 приводятся графики значений модуля

$$\widetilde{E}_{x}^{a} = \frac{\left|E_{x}^{a}\right|}{\left|E_{x}^{N}\right|} \tag{6}$$

x-компоненты аномального нормированного электрического поля, где  $E_x^N - x$ -компонента нормального поля диполя в горизонтально однородной слоистой среде без неоднородности,

$$E_x^a = E_x - E_x^N, \tag{7}$$

а  $E_x - x$ -компонента полного поля диполя в горизонтально однородной слоистой среде с неоднородностью.

На рис.3 показана зависимость поля от x при разных значениях y. На рис.2 для большей наглядности в виде трёхмерной поверхности показана зависимость поля сразу и от x, и от y. В точках плоскости y=0, перпендикулярной направлению диполя и проходящей через точку расположения этого диполя, электрический ток параллелен диполю в силу симметричности по y горизонтально однородной слоистой среды относительно плоскости y=0. Поэтому при y=0

$$|E_{x}^{N}|=0, \qquad (8)$$

а нас интересует зависимость поля от x при значениях у в окрестности точки y = 0, поскольку в модели, изображённой на рис.1, центр неоднородности находится в точке, для которой x = 2000, y = 0. На рис.2 график в зависимости от x для значения y = 0 не приводится, поскольку из-за симметричности модели по у относительно плоскости y = 0 значения  $|E_x^a|$  при y = 0 обращаются в нуль. Заданная по формуле (6) дробь для  $\tilde{E}_{x}^{a}$  является неопределённой при y = 0, поскольку и числитель и знаменатель этой дроби при y = 0 обращаются в нуль. Однако функция  $\tilde{E}_{x}^{a}$ , определённая по формуле (6), является чётной по *y*, поэтому левый и правый пределы этой функции при у, стремящемся к нулю, равны. Чтобы не разбивать трёхмерную поверхности на две отдельные части для построения трёхмерного графика, на рис.2 этим общим предельным значением функция была доопределена в нуле. На рис. 2 и рис. 3 видно, что минимум функции  $\tilde{E}_{x}^{a}$  приблизительно соответствует центру неоднородности, а её максимумы – границам неоднородности, что позволяет оконтурить неоднородность.

Рассмотрим теперь случай, когда судно буксирует электрический кабель вдоль оси *Оу*. Направим два диполя вдоль горизонтальных координатных осей следующим образом:

$$\vec{p}_1 = (0, p_y^{(1)}(M_1), 0)$$
 и  $\vec{p}_2 = (0, p_y^{(2)}(M_2), 0).$ 

Тогда, согласно теореме 1,

$$p_{y}^{(1)}(M_{1})E_{y}^{(2)}(M_{1}) = p_{y}^{(2)}(M_{2})E_{y}^{(1)}(M_{2}).$$
(9)

Если мощности двух диполей одинаковы

$$p_{y}^{(1)}(M_{1}) = p_{y}^{(2)}(M_{2}) = I \cdot l,$$

то соотношение (9) упрощается:

$$E_{y}^{(2)}(M_{1}) = E_{y}^{(1)}(M_{2}),$$

т.е. поле  $E_y^{(2)}(M_1)$  в точке расположения измерительного датчика  $M_1$  на морском дне, возбуждённое электрическим диполем  $p_y^{(2)}(M_2)$  мощности  $I \cdot l$ , расположенным на поверхности моря в точке  $M_2$ , связано с полем  $E_y^{(1)}(M_2)$  в точке  $M_2$  на поверхности моря, возбуждённым электрическим диполем  $p_y^{(1)}(M_1)$  мощности  $I \cdot l$ , который расположен в точке  $M_1$  на морском дне, соотношением

$$E_{v}^{(2)}(M_{1}) = E_{v}^{(1)}(M_{2}).$$

Таким образом, если судно будет буксировать электрический кабель вдоль оси Oy, то *y*-компонента электрического датчика на морском дне даст такие же показания, как если бы электрический диполь, направленный вдоль оси Oy, находился на морском дне, а *y*-компоненту электрического датчика мерили бы в разных точках на поверхности моря.

На рисунках 4-5 приводятся графики значений модуля

$$\widetilde{E}_{y}^{a} = \frac{\left|E_{y} - E_{y}^{N}\right|}{\left|E_{y}^{N}\right|}$$

у-компоненты аномального электрического поля, возбуждённого электрическим диполем на дне моря. На рис. 5 показана зависимость поля от x при разных значениях y. На рис.4, для большей наглядности, в виде трёхмерной поверхности показана зависимость поля сразу и от x, и от y. Из этих рисунков видно, что максимум функции  $\tilde{E}_{y}^{a}$  соответствует центру неоднородности.

Применим теперь лемму Лоренца в частном случае, когда один из источников магнитного типа, а другой источник электрического типа. В этом случае из леммы Лоренца следует теорема взаимности для электрических и магнитных полей и источников электрического и магнитного типа.

#### <u>Теорема 2</u> Если

$$\vec{j}_{e}^{(1)}(M) = 0, \quad \vec{j}_{e}^{(2)}(M) = \vec{p}_{2}\hat{\delta}(R_{_{MM_{2}}}),$$

$$\vec{j}_{m}^{(1)}(M_{1}) = i \omega \mu_{0} \vec{m}_{1} \hat{\delta}(R_{MM_{1}}), \vec{j}_{m}^{(2)}(M) = 0$$

то

$$\vec{p}_2(M_2)\vec{E}^{(1)}(M_2) = i \omega \mu_0 \vec{m}_1(M_1)\vec{H}^{(2)}(M_1).$$

Эта теорема взаимности означает, что электрическое поле в точке  $M_2$ , направленное вдоль  $\vec{p}_2$  и возбуждаемое магнитным диполем  $i \omega \mu_0 \vec{m}_1$  в точке  $M_1$ , связано с магнитным полем в точке  $M_1$ , направленным вдоль  $\vec{m}_1$  и возбуждаемым электрическим диполем  $\vec{p}_2$  в точке  $M_2$ .

Рассмотрим сначала случай, когда судно буксирует электрический кабель вдоль оси *Ox*. Направим два диполя вдоль координатных осей следующим образом:

 $\vec{m}_1 = (0, 0, m_z^{(1)}(M_1))$  и  $\vec{p}_2 = (p_x^{(2)}(M_2), 0, 0).$ но теореме 2

Тогда согласно теореме 2

$$p_{x}^{(2)}(M_{2})E_{x}^{(1)}(M_{2}) = i \,\omega \mu_{0} m_{z}^{(1)}(M_{1})H_{z}^{(2)}(M_{1}),$$

т.е. поле  $H_z^{(2)}(M_1)$  в точке расположения измерительного датчика  $M_1$  на морском дне, возбуждённое электрическим диполем  $p_x^{(2)}(M_2)$  мощности  $I \cdot l$ , расположенным на поверхности моря в точке  $M_2$ , связано с полем  $E_x^{(1)}(M_2)$  в точке  $M_2$  на поверхности моря, возбуждённым магнитным диполем  $m_z^{(1)}(M_1)$ , который расположен в точке  $M_1$  на морском дне, соотношением

$$H_{z}^{(2)}(M_{1}) = \frac{I \cdot l}{i \omega \mu_{0} m_{z}^{(1)}} E_{x}^{(1)}(M_{2}).$$

Таким образом, если судно будет буксировать электрический кабель вдоль оси Ox, то *z*-компонента магнитного датчика на морском дне даст такие же показания с точностью до множителя  $\frac{I \cdot l}{i \omega \mu_0 m_z^{(1)}}$ , как если бы магнитный диполь, направленный вдоль оси Oz, находился на морском дне, а *x*-компоненту электрического датчика мерили бы в разных точках на поверхности моря. Именно такие расчёты для магнитного диполя, направленного вдоль оси Oz и находящегося на морском дне, и были произведены при математическом моделировании электромагнитных морских зондирований. На рисунках 6 и 7 приводятся графики значений модуля

$$\widetilde{E}_{x}^{a} = \frac{\left|E_{x}^{a}\right|}{\left|E_{x}^{N}\right|} \tag{10}$$

x-компоненты аномального нормированного электрического поля, где  $E_x^N - x$ -компонента нормального поля диполя в горизонтально однородной слоистой среде без неоднородности,

$$E_x^a = E_x - E_x^N, \tag{11}$$

а  $E_x - x$ -компонента полного поля диполя в горизонтально однородной слоистой среде с неоднородностью.

На рис.7 показана зависимость поля от x при разных значениях y. На рис.6, для большей наглядности, в виде трёхмерной поверхности показана зависимость поля сразу и от x, и от y. В точках плоскости y=0, проходящей через точку расположения вертикального магнитного диполя, возбуждаемый диполем круговой электрический ток перпендикулярен плоскости y=0. Поэтому при y=0

$$|E_x^N| = 0, \tag{12}$$

а нас интересует зависимость поля от x при значениях у в окрестности точки y = 0, поскольку в модели, изображённой на рис.1 центр неоднородности находится в точке, для которой x = 2000, y = 0. На рис.7 график в зависимости от x для значения y = 0 не приводится, поскольку из-за симметричности модели по у относительно плоскости y = 0 значения  $|E_x^a|$  при y = 0 обращаются в нуль. Заданная по формуле (10) дробь для  $\tilde{E}_{x}^{a}$  является неопределённой при y=0, поскольку и числитель и знаменатель этой дроби при y = 0 обращаются в нуль. Однако функция  $\tilde{E}_{x}^{a}$ , определённая по формуле (10), является чётной по у, поэтому левый и правый пределы этой функции при у, стремящемся к нулю, равны. Чтобы не разбивать трёхмерную поверхности на две отдельные части для построения трёхмерного графика на рис.6 этим общим предельным значением функция была доопределена при y = 0. На рисунках 6 и 7 видно, что минимум функции  $\tilde{E}_{x}^{a}$  приблизительно соотнеоднородности, максимумы – границам а центру ветствует eë неоднородности, что позволяет оконтурить неоднородность. Значения функции  $\widetilde{E}_{x}^{a}$  в случае возбуждения магнитным диполем больше, чем в электрическим диполем, что позволяет случае возбуждения ИХ практически измерить.

13

Рассмотрим теперь случай, когда судно буксирует электрический кабель вдоль оси *Оу*. Направим два диполя вдоль координатных осей следующим образом:

$$\vec{m}_1 = (0, 0, m_z^{(1)}(M_1))$$
 и  $\vec{p}_2 = (0, p_y^{(2)}(M_2), 0).$ 

Тогда согласно теореме 2

$$p_{y}^{(2)}(M_{2})E_{y}^{(1)}(M_{2}) = i \omega \mu_{0} m_{z}^{(1)}(M_{1})H_{z}^{(2)}(M_{1}),$$

т.е. поле  $H_z^{(2)}(M_1)$  в точке расположения измерительного датчика  $M_1$  на морском дне, возбуждённое электрическим диполем  $p_y^{(2)}(M_2)$  мощности  $I \cdot l$ , расположенным на поверхности моря в точке  $M_2$ , связано с полем  $E_y^{(1)}(M_2)$  в точке  $M_2$  на поверхности моря, возбуждённым магнитным диполем  $m_z^{(1)}(M_1)$  мощности  $m_z^{(1)}$ , который расположен в точке  $M_1$  на морском дне, соотношением

$$H_{z}^{(2)}(M_{1}) = \frac{I \cdot l}{i \omega \mu_{0} m_{z}^{(1)}} E_{y}^{(1)}(M_{2}).$$

Таким образом, если судно будет буксировать электрический кабель вдоль оси Oy, то *z*-компонента магнитного датчика на морском дне даст такие же показания с точностью до множителя  $\frac{I \cdot l}{i \omega \mu_0 m_z^{(1)}}$ , как если бы магнитный диполь, направленный вдоль оси Oz находился на морском дне, а *y*-компоненту электрического датчика мерили бы в разных точках на поверхности моря.

На рисунках 8 и 9 приводятся графики значений модуля

$$\widetilde{E}_{y}^{a} = \frac{\left|E_{y} - E_{y}^{N}\right|}{\left|E_{y}^{N}\right|}$$

у-компоненты аномального электрического поля, возбуждённого магнитным диполем на дне моря. На рис. 9 показана зависимость поля от у при разных значениях x. На рис.8, для большей наглядности, в виде трёхмерной поверхности показана зависимость поля сразу и от x, и от y. Из этих рисунков видно, что центральный максимум функции  $\tilde{E}_{y}^{a}$  соответствует центру неоднородности, а боковые максимумы соответствуют краям неоднородности, что позволяет оконтурить эту неоднородность.



Рис.2



Рис.3



Рис.4





Рис. 6









### Литература

- 1. Дмитриев В.И. Математическое моделирование влияния ионосферы на электромагнитное зондирование // Прикладная математика и информатика № 31, М.: Изд-во факультета ВМК МГУ, 2009.
- 2. Тихонов А.Н. Об асимптотическом поведении интегралов, содержащих бесселевы функции. ДАН 125, №5, 982-985.
- 3. Дмитриев В.И., Захаров Е.В. Метод интегральных уравнений в вычислительной электродинамике. М.: МАКС Пресс, 2008.
- 4. Lorentz H.A. Het theorema van Poynting over de energie in net electromagnetisch veld en een paar algemeene stellingen over de voortplanting van net licht, в кн.: Verslagen der Zittingen van de Wiss.- en Naturkundige Afdeeling der K. Akademie van Wettenschappen, 1896, Bd 4, p. 176.
- 5. Барашков И.С., Дмитриев В.И. Математическое моделирование электромагнитного поля удалённых источников в неоднородной среде // Прикладная математика и информатика № 32, М.: Изд-во факультета ВМК МГУ, 2009.
- 6. Барашков И.С., Дмитриев В.И. Математическое моделирование морских зондирований полем мощного удалённого источника при наличии сложной береговой линии // Прикладная математика и информатика № 34, М.: Изд-во факультета ВМК МГУ, 2010, с. 41-60.
- 7. Дмитриев В.И., Барашков И.С. Математическое моделирование электромагнитных морских зондирований трёхмерной неоднородной среды // Прикладная математика и информатика № 38, М.: Изд-во факультета ВМК МГУ, 2011, с. 5 17.