

В. С. МОГИЛАТОВ

**ПОЗДНЯЯ СТАДИЯ СТАНОВЛЕНИЯ ЭЛЕКТРОМАГНИТНОГО ПОЛЯ,
ВОЗБУЖДАЕМОГО ПОГРУЖЕННЫМ ЭЛЕКТРИЧЕСКИМ ДИПОЛЕМ**

В различных вариантах метода становления электромагнитного поля в море предусматривается размещение приемно-питающей установки на дне. При интерпретации результатов зондирования применяются способы, принятые в сухопутной электроразведке, а тем обстоятельством, что установка погружена, обычно пренебрегают. Действительно, в известных автору работах, проведенных на Черном и Азовском морях, имело место такое соотношение размеров установки, исследуемой глубины и глубины моря, что толща воды с самого начала процесса становления могла быть заменена проводящей плоскостью.

Однако с увеличением глубины моря и в случае плохо проводящих разрезов может возникнуть такая ситуация, когда суммарные продольные проводимости и мощности разреза и слоя воды сравнимы.

Заранее можно ожидать, что на самой поздней стадии поле от погруженного источника совпадает с полем от источника, расположенного на дневной поверхности. Для более ранней стадии желательно получить выражения для поля, учитывающие положение диполя. Такие формулы в случае электрического диполя, расположенного на дневной поверхности, получены в работах [1-3].

Поместим горизонтальный электрический диполь в трехслойный разрез (нижняя среда — изолятор) на кровлю второго слоя в плоскости $z=0$. Пусть ось Z направлена вверх, а ось X совпадает с осью диполя. Диполь возбуждается включением постоянного тока в момент $t=0$.

Применительно к пущам морской электроразведки найдем значения электрического поля в плоскости $z=0$ (дно моря) в проекции на ось X .

Как известно [1, 2],

$$E_x = \frac{M}{4\pi} \left(\frac{\partial^2 Q}{\partial x^2} - \mu_0 \gamma \frac{\partial \Pi}{\partial t} \right), \quad (1)$$

где M — величина момента диполя, μ_0 — магнитная проницаемость вакуума. Функции Π и Q определяются так:

$$\Pi = \int_0^{\infty} J_0(\lambda r) X(z, \lambda, t) d\lambda, \quad (2)$$

$$Q = \int_0^{\infty} J_0(\lambda r) \left[\frac{1}{\gamma} \left(X + \frac{\partial Z}{\partial z} \right) \right] d\lambda, \quad (3)$$

где $J_0(\lambda r)$ — функция Бесселя, γ — проводимость, принимающая три значения: γ_1 , γ_2 и $\gamma_3=0$; $r = \sqrt{x^2 + y^2}$.

Функции X и Z удовлетворяют соответствующим краевым задачам. В нашем случае, учитывая положение диполя и выбранную систему координат, имеем для X

$$\frac{\partial^2 X}{\partial z^2} - \lambda X = \mu_0 \gamma \frac{\partial X}{\partial t}, \quad -h_2 \leq z \leq h_1, \quad \frac{\partial X}{\partial z} - \lambda X = 0, \quad z = -h_2,$$

$$\frac{\partial X}{\partial z} + \lambda X = 0, \quad z = h_1, \quad [X]_{z=0} = 0, \quad \left[\frac{\partial X}{\partial z} \right]_{z=0} = -2\lambda,$$

$$X=0, \quad t=0,$$

где h_1 и h_2 — мощности первого и второго слоев.

Выделяя стационарную часть, запишем

$$X(z, \lambda, t) = X^{(0)}(z, \lambda) + X(z, \lambda, t), \quad (4)$$

что дает две краевые задачи для $X^{(0)}$ и X соответственно.

Функцию $X^{(0)}$ находим сразу:

$$X^{(0)} = e^{-\lambda|z|}. \quad (5)$$

Начальное условие для X

$$X = -X^{(0)}, \quad t=0.$$

Функцию X ищем в виде ряда по собственным функциям:

$$X = \sum_{n=0}^{\infty} c_n(\lambda) u_n(z, \lambda) e^{-m_n(\lambda)t}, \quad (6)$$

$$c_n = - \frac{\int_{-h_2}^{h_1} X^{(0)} u_n dz}{\int_{-h_2}^{h_1} u_n^2 dz}. \quad (7)$$

Функции u_n являются решениями краевой задачи

$$\frac{\partial^2 u_n}{\partial z^2} + k_n^2 u_n = 0, \quad -h_2 \leq z \leq h_1,$$

$$\frac{\partial u_n}{\partial z} - \lambda u_n = 0, \quad z = -h_2,$$

$$\frac{\partial u_n}{\partial z} + \lambda u_n = 0, \quad z = h_1, \quad (8)$$

$$[u_n]_{z=0} = 0, \quad \left[\frac{\partial u_n}{\partial z} \right]_{z=0} = 0,$$

$$k_n^2 = \mu_0 \gamma m_n - \lambda^2.$$

С точностью до постоянного множителя имеем в каждом слое

$$u_n^{(i)} = A_n^{(i)} \cos k_n^{(i)} z + B_n^{(i)} \sin k_n^{(i)} z.$$

Можно показать, как это сделано в работах [1, 2], что при $t \rightarrow \infty$ значение функции X определяется первым членом ряда (6), причем X достаточно определить лишь для $\lambda \rightarrow 0$.

Сохраняя всюду два члена по порядку малости и вычисляя только величины, относящиеся к первому члену ряда (6), найдем X в виде, достаточном для определения функции Π на больших временах:

$$X^{(i)} \approx c_0 (A_0^{(i)} \cos k_0^{(i)} z + B_0^{(i)} \sin k_0^{(i)} z) e^{-m_0 t}, \quad (9)$$

$$m_0 \approx \frac{2\lambda}{\mu_0 s} (1 + \lambda h \alpha_1), \quad (10)$$

$$[k_0^{(i)}]^2 = \mu_0 \gamma_1 m_0 - \lambda^2, \quad (11)$$

$$A_0^{(t)} = 1, \quad (12)$$

$$B_0^{(t)} \approx \frac{\lambda}{k_0^{(t)}} (\sigma_1 - \sigma_2 + \lambda h \alpha_2), \quad (13)$$

$$c_0 \approx -(1 + \lambda h \alpha_3), \quad (14)$$

$$\alpha_1 = \frac{1}{3} (2 - v_1 \sigma_1 - v_2 \sigma_2), \quad (15)$$

$$\alpha_2 = -2\sigma_1 \sigma_2 \left(v_1 - v_2 - \frac{2}{3} v_1 \sigma_1 + \frac{2}{3} v_2 \sigma_2 \right), \quad (16)$$

$$\alpha_3 = \frac{2}{3} [v_1 v_2 (1 - \sigma_1 \sigma_2) - v_1 \sigma_1 - v_2 \sigma_2], \quad (17)$$

$h = h_1 + h_2$ — суммарная мощность разреза, $s = s_1 + s_2$ — суммарная продольная проводимость разреза, $v_i = h_i/h$ — относительная мощность слоя и $\sigma_i = s_i/s$ — относительная продольная проводимость слоя.

Для определения E_x необходимо вычислить производную

$$\frac{\partial \Pi}{\partial t} = \int_0^{\infty} J_0(\lambda r) \frac{\partial X}{\partial t} d\lambda. \quad (18)$$

При $z=0$ имеем, заботясь о сохранении двух членов по порядку малости

$$\frac{\partial \Pi}{\partial t} \approx \int_0^{\infty} J_0(\lambda r) \left[\frac{2\lambda}{\mu_0 s} (1 + \lambda h \alpha_1) \right] e^{-\lambda \tau} d\lambda, \quad (19)$$

где

$$\alpha_1 = \frac{1}{3} [2v_1 v_2 (1 - \sigma_1 \sigma_2) + 2\sigma_1 \sigma_2 - v_1 \sigma_1 - v_2 \sigma_2], \quad (20)$$

$$\tau = \frac{2t}{\mu_0 s}. \quad (21)$$

Интеграл (19) легко вычисляется, и в результате получаем

$$\frac{\partial \Pi}{\partial t} \approx \frac{2}{\mu_0 s} \frac{1}{(r^2 + \tau^2)^{3/2}} \left(\tau + h \alpha_1 \frac{2\tau^2 - r^2}{r^2 + \tau^2} \right). \quad (22)$$

Найдем теперь функцию Z , воспользовавшись методикой, использованной в [1, 2]. Функция Z удовлетворяет краевой задаче, имеющей в нашем случае вид

$$\frac{\partial^2 Z}{\partial z^2} - \lambda Z = \mu_0 \gamma \frac{\partial Z}{\partial t}, \quad -h_2 \leq z \leq h_1,$$

$$Z = \frac{1}{\lambda} X, \quad z = h_1,$$

$$Z = -\frac{1}{\lambda} X, \quad z = -h_2, \quad (23)$$

$$\left[\frac{1}{\gamma} \frac{\partial Z}{\partial z} \right] \Big|_{z=0} = -X \left[\frac{1}{\gamma} \right] \Big|_{z=0}$$

с нулевым начальным условием.

При вычислении функции Z пользуемся теми же приближениями, что и при вычислении функции X . Для переменной части получим

$$Z^{(t)} \approx (A_0^{(t)} \cos k_0^{(t)} z + B_0^{(t)} \sin k_0^{(t)} z) e^{-m_0 t}. \quad (24)$$

Интересующая нас производная

$$\left(\frac{\partial Z}{\partial z}\right)_{z=0} \approx B_0^{(1)} k_0^{(1)} e^{-m_0 t}, \quad (25)$$

где

$$B_0^{(1)} \approx \frac{c_0 \gamma_1}{\lambda s k_0^{(1)}} (2 + \lambda h \alpha_3), \quad (26)$$

$$\alpha_3 = -1 + \frac{4}{3} \sigma_1 \sigma_2 + \frac{2}{3} v_1 \sigma_1 + \frac{2}{3} v_2 \sigma_2 + \frac{\gamma_1 - \gamma_2}{\gamma_1} v_2. \quad (27)$$

Наконец, мы можем вычислить производную $\partial^2 Q / \partial x^2$:

$$\frac{\partial^2 Q}{\partial x^2} = \frac{\partial^2 Q}{\partial r^2} \cos^2 \theta + \frac{\partial Q}{\partial r} \frac{1}{r} \sin^2 \theta, \quad (28)$$

где

$$\theta = \arccos \frac{x}{r}. \quad (29)$$

Пользуясь определением функции Q , получим для переменной составляющей \bar{Q}

$$\begin{aligned} \frac{\partial^2 \bar{Q}}{\partial x^2} \approx & \left[-\frac{2}{s} \left(\frac{\sqrt{r^2 + \tau^2} - \tau}{r^2 \sqrt{r^2 + \tau^2}} - \frac{\tau}{(r^2 + \tau^2)^{3/2}} \right) - \frac{h \alpha_6}{s} \frac{2r^2 - \tau^2}{(r^2 + \tau^2)^{3/2}} \right] \cos^2 \theta + \\ & + \left[\frac{2}{s} \frac{\sqrt{r^2 + \tau^2} - \tau}{r^2 \sqrt{r^2 + \tau^2}} + \frac{h \alpha_6}{s} \frac{1}{(r^2 + \tau^2)^{3/2}} \right] \sin^2 \theta, \end{aligned} \quad (30)$$

где

$$\alpha_6 = \frac{1}{3} [4v_1 v_2 (1 - \sigma_1 \sigma_2) + 4\sigma_1 \sigma_2 - v_1 \sigma_1 - v_2 \sigma_2 - 1]. \quad (31)$$

Подставляя значения вычисленных производных функций Π и Q в (1), получим выражение для переменной составляющей электрического поля E_x в плоскости $z=0$ на больших временах

$$\begin{aligned} E_x \approx & -\frac{M}{4\pi s} \left[\frac{\sqrt{r^2 + \tau^2} - \tau}{r^2 \sqrt{r^2 + \tau^2}} 2 \cos 2\theta + \frac{2\tau}{(r^2 + \tau^2)^{3/2}} \sin^2 \theta + \right. \\ & \left. + \alpha_6 h \left(-\frac{\sin \theta}{(r^2 + \tau^2)^{3/2}} + \frac{2r^2 - \tau^2}{(r^2 + \tau^2)^{3/2}} \cos^2 \theta \right) + 2h\alpha_4 \frac{2\tau^2 - r^2}{(r^2 + \tau^2)^{3/2}} \right], \end{aligned} \quad (32)$$

где

$$\alpha_4 = \frac{1}{3} [2v_1 v_2 (1 - \sigma_1 \sigma_2) + 2\sigma_1 \sigma_2 - \sigma_1 v_1 - v_2 \sigma_2]. \quad (33)$$

Выражение (32) состоит из двух членов по порядку малости при $t \rightarrow \infty$. Первый член

$$E_x^{(1)} = -\frac{M}{4\pi s} \left(\frac{\sqrt{r^2 + \tau^2} - \tau}{r^2 \sqrt{r^2 + \tau^2}} 2 \cos 2\theta + \frac{2\tau \sin^2 \theta}{(r^2 + \tau^2)^{3/2}} \right) \quad (34)$$

представляет собой точное решение ($0 < t < \infty$) для переменной составляющей электрического поля в s -плоскости в проекции на ось X .

При $\tau = 2t/\mu_0 s \gg r$ выражение для E_x примет вид:

$$E_x \approx -\frac{M\mu_0^2 s}{16\pi t^2} \left(1 + \frac{\mu_0 h s \alpha_7}{2t} \right), \quad (35)$$

где

$$\alpha_7 = \frac{1}{3} [4v_1 v_2 (1 - \sigma_1 \sigma_2) + 4\sigma_1 \sigma_2 - 3v_1 \sigma_1 - 3v_2 \sigma_2 + 1]. \quad (36)$$

Таким образом, в ближней зоне на поздней стадии становления переменное электрическое поле однородно в плоскости $z=0$. Это позволяет получить простое выражение для э. д. с. сигнала в случае, когда в качестве питающего и приемного элементов используются линии конечной длины:

$$\widetilde{\text{э. д. с.}} \approx -\frac{Il_1l_2\mu_0^2s}{16\pi t^2} \left(1 + \frac{\mu_0hs\alpha_1}{2t}\right), \quad (37)$$

где I — ток питающей линии, l_1 — длина питающей линии, l_2 — длина приемной линии.

Наконец, в случае, когда мощность одного слоя много меньше мощности другого, как это имеет место в морской электроразведке, получим ($h_1 \rightarrow 0$):

$$E_x \approx -\frac{M\mu_0^2s}{16\pi t^2} \left(1 + \frac{\mu_0hs\alpha_s}{2t}\right), \quad (38)$$

где

$$\alpha_s = \frac{1}{3} (4\sigma_1\sigma_2 - 3\nu_2\sigma_2 + 1). \quad (39)$$

Полученные выражения для переменного электрического поля погруженного электрического диполя позволяют заключить, что на поздней стадии становления характер зависимости напряженности поля от времени такой же, как и в случае диполя, расположенного на дневной поверхности. На поздней стадии в ближней зоне поле однородно в плоскости, в которой расположен диполь. Это обстоятельство создает значительные удобства при использовании малоразнесенной приемно-питающей установки.

Научно-производственное объединение
«ЮЖМОРГЕО» НИИ морской
геофизики

Поступила
18 IX 1974

Литература

1. Тихонов А. П., Скугаревская О. А. О становлении электрического тока в неоднородной слоистой среде, Изв. АН СССР. Сер. геогр. и геофиз., № 4, 1950.
2. Скугаревская О. А. Расчет конечной стадии процесса становления электрического поля в трехслойной среде. Изв. АН СССР. Сер. геофиз., № 1, 1959.
3. Кауфман А. А., Гольдман М. М. Нестационарное поле электрического диполя в ближней зоне. Изв. АН СССР. Физика Земли, № 12, 1972.