2010

УДК.621.371:550.837.6

# ПОВЕРХНОСТНЫЙ ИМПЕДАНС СРЕДЫ НАД УГЛЕВОДОРОДНОЙ ЗАЛЕЖЬЮ ПРИ ВОЗДЕЙСТВИИ СИГНАЛОВ С АМПЛИТУДНО-ЧАСТОТНОЙ МОДУЛЯЦИЕЙ

### Д.В. ГОЛОЛОБОВ, В.Ф. ЯНУШКЕВИЧ

Белорусский государственный университет информатики и радиоэлектроники П. Бровки, 6, Минск, 220013, Беларусь

> Полоцкий государственный университет Блохина, 29, Новополоцк, 211440, Беларусь

> > Поступила в редакцию 3 ноября 2008

Представлены результаты теоретического анализа взаимодействия амплитудно-частотномодулированных сигналов с углеводородной залежью. Даны рекомендации по разработке методов поиска углеводородных залежей.

Ключевые слова: углеводородная залежь, поверхностный импеданс, АЧМ-сигнал.

#### Введение

Применение колебаний сложной формы для георазведки углеводородных залежей (УВЗ) позволяет повысить точность и достоверность электромагнитных методов (ЭММ) для решения задачи поиска геологических неоднородностей [1, 2].

Цель работы заключается в обосновании выбора характеристик электромагнитных волн (ЭМВ) с амплитудно-частотной модуляцией (АЧМ), разработке методов и аппаратурных средств для качественного повышения производительности геологоразведочных работ.

Анализ поверхностного импеданса среды над УВЗ при воздействии ЭМВ со смешанной модуляцией позволяет провести оценку трансформации параметров и характеристик антенных излучателей, имеющих фиксированное положение в пространстве, относительно границы раздела сред. Помимо этого такой алгоритм позволяет отслеживать влияние вариаций электродинамических свойств подстилающей поверхности (ПП) на излучатели, не прибегая к точным расчетам их пространственных характеристик и параметров [3].

Исследования проведены, исходя из представления среды над УВЗ в виде анизотропной неоднородности плазмоподобного типа с нормальной (относительно границы раздела сред) ориентацией геомагнитного поля [4].

#### Теоретический анализ

В рамках квазигидродинамического приближения движения частиц в среде над УВЗ с относительной диэлектрической проницаемостью ε<sub>r</sub> и удельной проводимостью σ<sub>r</sub> (относительную магнитную проницаемость принимаем равной 1) наполнителя рассмотрим задачу взаимодействия ЭМВ с АЧМ вида

 $e(t) = E_{\omega}(1 + k_m \cos \Omega t) \cos[\omega t + \beta \cos \Omega t],$ 

где  $E_{\omega}$  — амплитуда сигнала несущей частоты  $\omega$ ;  $k_m$ ,  $\beta$  — коэффициент амплитудной модуляции и индекс частотной модуляции;  $\Omega = 2\pi F$  — частота модуляции.

Процесс взаимодействия ЭМВ с локальным включением на трассе распространения радиоволн можно представить в виде режима наклонного падения плоской ЭМВ с вертикальной поляризацией в среде с параметрами  $\varepsilon_0$ ,  $\mu_0$ ,  $\sigma_0$  на безграничное полупространство с анизотропным поверхностным импедансом (рис. 1).



Рис. 1. Падение ЭМВ с вертикальной поляризацией на границу раздела сред

Пусть волновой вектор  $\vec{k}$  направлен под произвольным углом  $\theta$  к внешней нормали  $\vec{n}$ . Тогда импедансные граничные условия в соответствии с геометрией рис. 1 принимают вид [5]

$$E_{x} = -Z_{0}(\dot{Z}_{11}\dot{H}_{x} - \dot{Z}_{12}\dot{H}_{y}),$$
  
$$E_{y} = -Z_{0}(\dot{Z}_{21}\dot{H}_{x} - \dot{Z}_{22}\dot{H}_{y}),$$

где  $Z_0$  — волновое сопротивление воздуха;  $E_{x,y}$ ,  $H_{x,y}$  — проекции падающей и отраженной волны на соответствующие координатные оси. Компоненты матрицы поверхностного импеданса определяются как

$$\begin{split} \dot{Z}_{11} &= \dot{Z}_{22} = -\frac{1}{2j\sqrt{\dot{\varepsilon}_R\dot{\varepsilon}_L}} \sqrt{\dot{\varepsilon}_R} - \sqrt{\dot{\varepsilon}_L} ,\\ \dot{Z}_{12} &= \dot{Z}_{21} = -\frac{1}{2\sqrt{\dot{\varepsilon}_R\dot{\varepsilon}_L}} \sqrt{\dot{\varepsilon}_R} + \sqrt{\dot{\varepsilon}_L} , \end{split}$$

здесь  $\dot{\varepsilon}_R = \dot{\varepsilon}_1 + \dot{\varepsilon}_2$ ,  $\dot{\varepsilon}_L = \dot{\varepsilon}_1 - \dot{\varepsilon}_2$ , а  $\dot{\varepsilon}_1$  и  $\dot{\varepsilon}_2$  — компоненты тензора диэлектрической проницаемости (ТДП) [1]:

$$\dot{\tilde{\varepsilon}} = \begin{vmatrix} \dot{\varepsilon}_1 & -j\dot{\varepsilon}_2 & 0\\ j\dot{\varepsilon}_2 & \dot{\varepsilon}_1 & 0\\ 0 & 0 & \dot{\varepsilon}_1 \end{vmatrix}.$$

Совместное решение уравнений движения частиц и полного тока

$$m\frac{d\vec{v}}{dt} + \upsilon m\vec{v} = g\dot{\vec{E}} + g\mu_0[\vec{v}, \vec{H}_0],$$
$$\dot{\vec{\delta}}_{\Sigma} = \dot{\vec{\delta}}_{pr} + \dot{\vec{\delta}}_{sm} = j\omega\varepsilon_0\varepsilon_r\vec{E} + \sum_{i=1}^N g_iN_i\vec{v}_i,$$

позволяет определить структуру и компоненты ТДП. В приведенных уравнениях *m*, *g*, *v* — масса, заряд и скорость движения частиц; v — частота столкновений электрона с тяжелыми

частицами;  $\vec{H}_0$  — напряженность магнитного поля Земли;  $\dot{\vec{\delta}}_{pr}$ ,  $\dot{\vec{\delta}}_{sm}$  — плотности токов проводимости и смещения;  $N_i$  — концентрации частиц.

При воздействии АЧМ-сигнала на анизотропную среду, возникающую над УВЗ, координатные составляющие скорости частиц определяться выражениями:

$$v_{x} = \frac{g}{m} E_{x} (1 + \beta \cos \Omega t) \frac{j\tilde{\omega}_{f} + \upsilon}{(j\tilde{\omega}_{f} + \upsilon)^{2} + \omega_{g}} - \frac{g}{m} \frac{\omega_{g} E_{y} (1 + \beta \cos \Omega t)}{(j\tilde{\omega}_{f} + \upsilon)^{2} + \omega_{g}^{2}},$$
  

$$v_{y} = \omega_{g} \frac{g}{m} \frac{E_{x} (1 + \beta \cos \Omega t)}{(j\tilde{\omega}_{f} + \upsilon)^{2} + \omega_{g}^{2}} + \frac{g}{m} \frac{E_{y} (1 + \beta \cos \Omega t)(j\tilde{\omega}_{f} + \upsilon)}{(j\tilde{\omega}_{f} + \upsilon)^{2} + \omega_{g}^{2}}, \quad v_{z} = \frac{g}{m} \frac{E_{z} (1 + \beta \cos \Omega t)}{j\tilde{\omega}_{f} + \upsilon},$$

где  $\omega_g = \frac{g\mu_0 H_0}{m}$  — гиротропная частота, а компонента  $\tilde{\omega}_f = \omega [1 - k_m^2 \sin \Omega t]$ 

$$\begin{split} \delta_{x} &= \varepsilon_{0} \omega_{pl}^{2} E_{x} \frac{(1+\beta \cos \Omega t)(j\tilde{\omega}_{f}+\upsilon)}{(j\tilde{\omega}_{f}+\upsilon)^{2} + \omega_{g}^{2}} - \frac{\varepsilon_{0} \omega_{pl}^{2} \omega_{g} E_{y}(1+\beta \cos \Omega t)}{(j\tilde{\omega}_{f}+\upsilon)^{2} + \omega_{g}^{2}}, \\ \delta_{y} &= \frac{\varepsilon_{0} \omega_{pl}^{2} \omega_{g} E_{x}(1+\beta \cos \Omega t)}{(j\tilde{\omega}_{f}+\upsilon)^{2} + \omega_{g}^{2}} + \frac{\varepsilon_{0} \omega_{pl}^{2} \omega_{g} E_{y}(1+\beta \cos \Omega t)(j\tilde{\omega}_{f}+\upsilon)}{(j\tilde{\omega}_{f}+\upsilon)^{2} + \omega_{g}^{2}}, \quad \delta_{z} = \frac{\varepsilon_{0} \omega_{pl}^{2} E_{x}(1+\beta \cos \Omega t)}{j\tilde{\omega}_{f}+\upsilon}, \\ \text{где } \omega_{pl} &= g_{e} \left(\frac{N_{e}}{m\varepsilon_{0}}\right)^{\frac{1}{2}} - \text{плазменная частота.} \end{split}$$

В результате решений компоненты ТДП анизотропной среды над УВЗ принимают вид

$$\begin{split} \dot{\varepsilon}_{1} &= \varepsilon_{r} (1 - k_{m}^{2} \sin \Omega t) + \sum_{i=1}^{2} \begin{cases} \frac{\omega_{pi}^{2} \omega_{f}^{2}}{\omega} \frac{\omega_{gi}^{2} - \tilde{\omega}_{f}^{2} - \upsilon_{i}^{2}}{(\upsilon_{i}^{2} + \omega_{gi}^{2} - \tilde{\omega}_{f}^{2})^{2} + 4\tilde{\omega}_{f}^{2} \upsilon_{i}^{2}} + \\ &+ j \left[ \frac{\varepsilon_{r} k_{m} \beta \sin \Omega t}{1 + \beta \cos \Omega t} - \frac{\sigma_{r}}{\omega \varepsilon_{0}} - \frac{\omega_{Pi}^{2} \upsilon_{i}^{2}}{\omega} \frac{\tilde{\omega}_{f}^{2} + \upsilon_{i}^{2} + \omega_{gi}^{2}}{(\upsilon_{i}^{2} + \omega_{gi}^{2} - \tilde{\omega}_{f}^{2})^{2} + 4\tilde{\omega}_{f}^{2} \upsilon_{i}^{2}} \right] \end{cases} \\ \dot{\varepsilon}_{2} &= \sum_{i=1}^{2} \left\{ \frac{\omega_{Pi}^{2} \omega_{gi}}{\omega} \cdot \frac{\omega_{gi}^{2} - \tilde{\omega}_{f}^{2} + \upsilon_{i}^{2}}{(\upsilon_{i}^{2} + \omega_{gi}^{2} - \tilde{\omega}_{f}^{2})^{2} + 4\tilde{\omega}_{f}^{2} \upsilon_{i}^{2}} - \frac{2 j \tilde{\omega}_{f} \upsilon_{i} \omega_{Pi}^{2} \omega_{gi}}{\omega \left[ (\upsilon_{i}^{2} + \omega_{gi}^{2} - \tilde{\omega}_{f}^{2})^{2} + 4\tilde{\omega}_{f}^{2} \upsilon_{i}^{2} \right]} \right\}, \\ \dot{\varepsilon}_{3} &= \varepsilon_{r} (1 - k_{m}^{2} \sin \Omega t) + \sum_{i=1}^{2} \left\{ \frac{\omega_{Pi}^{2} \omega_{f}^{2}}{\omega} \frac{1}{\upsilon_{i}^{2} + \tilde{\omega}_{f}^{2}} + j \left[ \frac{\varepsilon_{r} k_{m} \beta \sin \Omega t}{1 + \beta \cos \Omega t} - \frac{\sigma_{r}}{\omega \varepsilon_{0}} - \frac{\omega_{Pi}^{2} \upsilon_{i}^{2}}{\omega} \frac{1}{\tilde{\omega}_{f}^{2} + \upsilon_{i}^{2}} \right] \right\}. \end{split}$$

Расчет компонентов поверхностного импеданса (3) проведен для следующих электродинамических параметров анизотропной среды [4]:

– диэлектрической проницаемости вмещающих пород  $\varepsilon_r = 10$ ;

- удельной электрической проводимости  $\sigma_r = 0.03 \text{ Cm/m}$ ;
- напряженности магнитного поля Земли  $H_0 = 39 \text{ A/m}$ ;
- концентрации электронов и ионов  $N_e = N_u = 10^{16} \,\mathrm{m}^{-3}$ ;

- эффективных частот столкновений: электронно-ионной  $v_e = 10^{-9} c^{-1}$  и ионной  $v_u = 0.5 \cdot 10^7 c^{-1}$ .

В предположении равенства диагональных составляющих матрицы поверхностного импеданса проведен анализ частотных компонентов Z<sub>11</sub> и Z<sub>12</sub> при изменении параметров AЧМ– сигнала.

Из рис. 2 видно, что модуль составляющей  $Z_{11}$  меняется несущественно при изменении несущей частоты, когда модулирующая частота изменяется в диапазоне от 100 кГц до 1 МГц (кривые *1*, *2*). При воздействии гармонической ЭМВ на анизотропной среды этот режим взаимодействия соответствует резонансному. При модулирующей частоте F=10 МГц и единичном коэффициенте амплитудной модуляции наблюдается увеличение  $|Z_{11}|$  до значения 0,7 относительно  $Z_0$  при  $f\approx 27$  МГц (кривая 3, рис. 2). Дальнейшее увеличение несущей частоты не сказывается на поведении  $|Z_{11}|$ .



Рис. 2. Частотная зависимость модуля Z<sub>11</sub> при вариациях параметров АЧМ-сигнала: 1 — F=0,1 МГц; k<sub>m</sub>=0,1; 2 — F=1 МГц; k<sub>m</sub>=0,5; 3 — F=10 МГц; k<sub>m</sub>=1

Частотная зависимость компоненты поверхностного импеданса  $Z_{12}$  (рис. 3) не изменяется в диапазоне модулирующих частот от 100 кГц до 100 МГц. Однако на несущей частоте  $f \approx 27$  МГц, когда обеспечивается стопроцентная амплитудная модуляция с модулирующей частотой F=10 МГц, наблюдается всплеск  $|Z_{12}|$  до 40% относительно характеристического сопротивления воздуха.



Рис. 3. Частотная зависимость модуля Z<sub>12</sub> при вариациях параметров АЧМ: 1 — F=0,1 МГц; k<sub>m</sub>=0,1; 2 — F=1 МГц; k<sub>m</sub>=0,5; 3 — F=10 МГц; k<sub>m</sub>=1

Частотная зависимость фазовой составляющей диагональной компоненты матрицы поверхностного импеданса  $\varphi_{Z_{11}}$  при F = 0,1 МГц,  $k_m = 0,1$  имеет две точки инверсии на частотах 6,3 МГц и 100 МГц (рис. 4). При модулирующей частоте 1 МГц и  $k_m = 0,5$  существует три точки перехода через инверсии  $f_{une1} \approx 9,7$ МГц,  $f_{une2} = 50$  МГц и  $f_{une3} \approx 75$  МГц. Использование частоты модуляции  $F = 10 \text{ M}\Gamma$ ц при  $k_m = 1,0$  характеризуется постоянством фазы в диапазоне частот  $f = (0 \div 30) \text{ M}\Gamma$ ц и  $f = (30 \div 250) \text{ M}\Gamma$ ц. В районе частоты  $f \approx 30 \text{ M}\Gamma$ ц наблюдается скачкообразное изменение  $\varphi_{Z_1}$  от +0,8 рад до -0,8 рад.



Рис. 4. Зависимости  $\phi_{11}=\psi(f)$ : *1* — *F*=0,1 МГц; *k<sub>m</sub>*=0,1; *2* — *F*=1 МГц; *k<sub>m</sub>*=0,5; *3* — *F*=10 МГц; *k<sub>m</sub>*=1

Частотная характеристика фазовой составляющей  $\varphi_{Z_{12}}$  (рис. 5) при  $F = 0,1 \,\mathrm{MFu}$ ,  $k_m = 0,1$  имеет одну точку перехода через нуль при  $f_{un64} = 120 \,\mathrm{MFu}$ , а при  $F = 1 \,\mathrm{MFu}$  и  $k_m = 0,5$  на частоте  $f_{un65} = 50 \,\mathrm{MFu}$ . Когда амплитудная модуляция является стопроцентной на частоте  $f_{un66} \approx 30 \,\mathrm{MFu}$  происходит скачкообразное изменение фазы от -2,4 до -0,8 рад.



Рис. 5. Зависимости  $\phi_{12}=\psi(f): I \longrightarrow F=0,1$  МГц;  $k_m=0,1;$ 2 — F=1 МГц;  $k_m=0,5; 3 \longrightarrow F=10$  МГц;  $k_m=1$ 

Следует иметь в виду, что при изменениях модулирующей частоты изменяется и индекс частотной модуляции. При этом девиация частоты считается фиксированной и существенное увеличение частоты модулирующего сигнала будет приводить к значительному расширению спектра сигнала. Кроме того, амплитудные составляющие спектра зависят от функции Бесселя, поведение которой определяется индексом частотной модуляции.

### Результаты и их обсуждение

Анализ влияния вариаций параметров амплитудной и частотной модуляции сложной ЭМВ на процесс взаимодействия с анизотропной средой позволяет оптимизировать параметры

сигналов для решения задачи идентификации объектов, проявляющих регистрировать специфические свойства среды, возникающие над залежами углеводородов. При этом следует иметь в виду, что происходит существенная трансформация спектрального состава отраженного сигнала, позволяющая обеспечивать регистрацию изменений свойств среды, как в частотной, так и во временной области. Параллельное изменение, как амплитуды, так и частоты модулирующего колебания становится инструментом определения свойств среды. Вместе с тем могут возникать ситуации, связанные с "неверной" реакцией специфической многопараметрической среды на воздействующую ЭМВ, связанной с неоптимальным выбором амплитудно-временных параметров колебания. В связи с этим следует провести оценку реакции воздействующего колебания с различными параметрами смешанной модуляцией на анизотропный объект с различными электродинамическими свойствами.

Использование АЧМ-сигналов для решения задач геоэлектроразведки позволяет существенно упростить практическую реализацию разработанных методов геоэлектроразведки УВЗ.

## SURFACE IMPEDANCE OF THE MEDIUM OVER THE HYDROCARBON DEPOSITS IN THE SIGNALS FROM AMPLITUDE-FREQUENCY MODULATION

### D.V. GOLOLOBOV, V.F. YANUSHKEVICH

#### Abstract

The article presents the results of theoretical analysis of interaction of amplitude-frequencymodulated signals with hydrocarbon deposits. There are recommendations for the development of the methods of search of hydrocarbon deposits.

#### Литература

1. Гололобов Д.В., Янушкевич В.Ф. // Весці НАН Беларусі. Сер. фіз.-тэхн. навук. 2002. № 1. С. 49–54.

- 2. Гололобов Д.В., Янушкевич В.Ф. // Изв. Белорусской инж. акад. 2001. № 1. С. 101–104.
- 3. Миллер М.А. // Изв. вузов. Радиофизика. 1964 Т. 4, № 5. С. 795–830.
- 4. Москвичев В.Н. //Радиотехника и электроника. Минск, 1988. Вып. 18. С. 91-96.
- 5. Хаскинд М.Д. // Радиотехника и электроника. 1961. Т. 6, № 6. С. 886–894.