

УДК 538.4

## ДВУХФАЗНЫЙ ИЗМЕРИТЕЛЬ ЭЛЕКТРОПРОВОДНОСТИ ТОКОПРОВОДЯЩИХ ЖИДКОСТЕЙ

Ю. Б. ВОЛЫНСКИЙ, В. А. РАСКОЛЕНКО

(Представлена научным семинаром физико-технического факультета)

Рассматривается способ бесконтактного измерения электропроводности токопроводящих жидкостей, основанный на создании в контролируемой среде бегущего магнитного поля. Приводится электрическая схема двухфазного индуктора бегущего магнитного поля и даются выражения, позволяющие определить параметры эквивалентной схемы замещения и их связь с электропроводностью жидкости.

Иллюстраций 1, библиографий 4.

Если контролируемую среду поместить в бегущее магнитное поле, создаваемое двухфазным индуктором, то при этом в жидкости наводятся вихревые токи, вызывающие потери во вторичной системе индуктора. Так как величина потерь существенным образом зависит от электропроводности жидкости, то возникает возможность измерения контролируемого параметра путем измерения токов в обмотках индуктора или фазового сдвига между этими токами [1].

В простейшем случае устройство для бесконтактного измерения электропроводности может состоять из двухфазного индуктора (рис. 1), создающего бегущее магнитное поле в канале с контролируемой средой. Одна фаза индуктора подключается к источнику переменного напряжения непосредственно, а другая — через фазосдвигающую  $RC$ -цепочку. Электропроводность определяется по разности напряжений, приложенных к обмоткам индуктора.

Для случая, когда цилиндрический индуктор с внешним магнитопроводом создает бегущее магнитное поле в канале с внешним диаметром  $D_1$  и внутренним диаметром  $D_2$ , решение уравнений Максвелла [2] дает следующие результаты, позволяющие определить потери энергии как во всей вторичной системе, так и в слое жидкого металла:

$$\tilde{S} = jQ_0 \frac{\alpha [I_0(\gamma R_2) \dot{G} \cdot \dot{\gamma} + I_1(\gamma R_2) \dot{H} \cdot \dot{\xi}] \cdot I_0(\alpha R_1)}{\xi [I_0(\gamma R_2) K \cdot \dot{\gamma} + I_1(\gamma R_2) L \cdot \dot{\xi}] \cdot I_1(\alpha R_1)}, \quad (1)$$

$$Q_0 = \frac{\pi R_1 l \mu_0 \delta_m \omega I_1(\alpha R_1)}{\alpha I_0(\alpha R_1)}, \quad (2)$$

$$\tilde{S}_{II} = jQ_{0II} \frac{I_1(\xi R_2)/[\alpha \dot{K} I_0(\alpha R_2) + \xi \dot{L} I_1(\alpha R_2)]/2 \gamma^* I_0(\gamma^* R_2)}{I_1(\alpha R_2)/[\alpha \dot{K} I_0(\gamma R_2) + \xi \dot{L} I_1(\gamma R_2)]/2 \alpha I_0(\alpha R_2)}, \quad (3)$$

$$Q_{0II} = \frac{\pi R_2 l \mu_0 \delta_m \omega \alpha I_0(\alpha R_2) |\dot{M}|^2}{|\alpha \dot{K} I_0(\alpha R_2) + \xi \dot{L} I_1(\alpha R_2)|^2}, \quad (4)$$

где  $\tilde{S}$  — комплексная мощность вторичной системы,

$S_{II}$  — комплексная мощность слоя проводящей жидкости,

$$\alpha = \frac{\pi}{\tau}, \quad \tau \text{ — полюсное деление,}$$

$$\xi^2 = \alpha^2 + j\mu_0 \omega \sigma_1, \quad (5)$$

$$\gamma^2 = \alpha^2 + j\mu_0 \omega \sigma_{II}, \quad (6)$$

$\mu_0$  — магнитная проницаемость;

$\sigma_1$  — электропроводность стенок канала;

$\sigma_{II}$  — электропроводность контролируемой жидкости;

$f$  — частота,  $\omega = 2\pi f$ ;

$l$  — длина индуктора;

$\delta_m$  — линейная токовая нагрузка на внутренней поверхности индуктора;

$I_0, I_1, K_0, K_1$  — модифицированные функции Бесселя нулевого и первого порядка первого рода и нулевого и первого порядка второго рода.

$$\dot{G} = K_1(\xi R_2) \cdot I_1(\xi R_1) - I_1(\xi R_2) \cdot K_1(\xi R_1), \quad (7)$$

$$\dot{H} = K_0(\xi R_2) \cdot I_1(\xi R_1) + I_0(\xi R_2) \cdot K_1(\xi R_1), \quad (8)$$

$$\dot{K} = K_1(\xi R_2) \cdot I_0(\xi R_1) + I_1(\xi R_2) \cdot K_0(\xi R_1), \quad (9)$$

$$\dot{L} = K_0(\xi R_2) \cdot I_0(\xi R_1) - I_0(\xi R_2) \cdot K_0(\xi R_1), \quad (10)$$

$$\dot{M} = I_1(\xi R_2) \cdot K_0(\xi R_2) + K_1(\xi R_2) \cdot I_0(\xi R_2). \quad (11)$$

Из выражений (2) и (4) легко установить, что

$$X_{\Delta II} = \frac{\omega R_1 \mu_0 m W^2}{p} \cdot \frac{I_1(\alpha R_1)}{I_0(\alpha R_1)}, \quad (12)$$

$$X_{\Delta II} = \frac{\omega R_2 \mu_0 m W^2 \alpha^2 I_0(\alpha R_2) I_1(\alpha R_2) |\dot{M}|^2}{p |\alpha I_0(\alpha R_2) \dot{K} + \xi I_1(\alpha R_2) \dot{L}|^2} \quad (13)$$

где  $X_{\Delta}$  — реактивное сопротивление обмотки цилиндрического индуктора от магнитного поля в немагнитном зазоре при идеальном холостом ходе,

$X_{\Delta II}$  — реактивное сопротивление обмотки индуктора от магнитного поля в зоне с радиусом  $R_2$  для случая, когда электропроводность контролируемой жидкости равна нулю;

$m$  — число фаз,

$W$  — число витков в фазе,

$p$  — число полюсов.

Сопротивления, вносимые в первичную цепь индуктора за счет потерь во вторичной системе, могут быть учтены следующим образом:

$$\Delta Z = j X_{\Delta} (\dot{K}_r - 1), \quad (14)$$

где  $\dot{K}_r$  — коэффициент размагничивания [3].

Для нашего случая  $\dot{K}_r$  определяется как отношение нормальных составляющих индукции на поверхности индуктора при наличии вторич-

ной системы и при идеальном холостом ходе и неизменной токовой нагрузке и равен

$$\dot{K}_r = \frac{\alpha I_0 (\alpha R_1) [\gamma I_0 (\gamma R_2) \dot{G} + \xi I_1 (\gamma R_2) \cdot \dot{H}]}{\xi I_1 (\alpha R_1) [\gamma I_0 (\gamma R_2) \dot{K} + \xi I_1 (\gamma R_2) \cdot \dot{L}]} . \quad (15)$$

Влияние потерь, обусловленных наличием в канале токопроводящей жидкости, может быть учтено следующим образом:

$$\Delta Z_{II} j X_{\Delta II} (\dot{K}_{rII} \cdot K_3^* - 1), \quad (16)$$

где  $\Delta Z_{II}$  — вносимое в первичную цепь индуктора сопротивление;

$K_{rII}$  — коэффициент размагничивания, обусловленный слоем токопроводящей жидкости;

$K_3$  — коэффициент затухания, обусловленный слоем токопроводящей жидкости.

$\dot{K}_{rII}$  определяется отношением нормальных составляющих индукции на внутренней поверхности канала при наличии и отсутствии вторичной системы. Коэффициент затухания  $\dot{K}_3$  может быть определен как отношение тангенциальных составляющих индукции на внутренней поверхности канала при наличии и отсутствии вторичной системы и неизменной токовой нагрузке.

В рассматриваемом случае

$$\dot{K}_{rII} = \frac{I_1 (\gamma R_2) [\alpha I_0 (\alpha R_2) \cdot \dot{K} + \xi I_1 (\alpha R_2) \cdot \dot{L}]}{I_1 (\alpha R_2) [\gamma I_0 (\gamma R_2) \cdot \dot{K} + \xi I_1 (\gamma R_2) \cdot \dot{L}]} , \quad (17)$$

$$\dot{K}_3 = \frac{\gamma I_0 (\gamma R_2) \cdot [\alpha I_0 (\alpha R_2) \cdot \dot{K} + \xi I_1 (\alpha R_2) \cdot \dot{L}]}{\alpha I_0 (\alpha R_2) \cdot [\gamma I_0 (\gamma R_2) \cdot \dot{K} + \xi I_1 (\gamma R_2) \cdot \dot{L}]} , \quad (18)$$

Влияние стенок канала учитывается вносимым комплексным сопротивлением, которое определяется следующим образом:

$$\Delta Z_I = \Delta Z - \Delta Z_{II}. \quad (19)$$

Полное эквивалентное сопротивление фазы индуктора

$$Z_{\text{экв}} = r + \Delta r + j X_\Delta + j X_\sigma + j \Delta X = r_{\text{экв}} + j X_{\text{экв}}, \quad (20)$$

где  $r$  — сопротивление обмотки индуктора на постоянном токе;

$X_\sigma$  — реактивное сопротивление рассеяния;

$\Delta r = -K_{rp} X_\Delta$  — вносимое активное сопротивление;

$\Delta X = X_\Delta (K_{ra} - 1)$  — вносимое реактивное сопротивление;

$K_{ra}$  — действительная часть коэффициента размагничивания;

$K_{rp}$  — мнимая часть коэффициента размагничивания.

Для обеспечения в канале с токопроводящей средой бегущего магнитного поля необходимо, чтобы для заданного значения электропроводности  $\sigma_{II}$  выполнялись условия [4].

$$R = X_{\text{экв}0} - r_{\text{экв}0} = X_\sigma + K_{rp0} X_\Delta + K_{ra0} X_\Delta - r, \quad (21)$$

$$C = \frac{1}{\omega (X_{\text{экв}0} + r_{\text{экв}0})} = \frac{1}{\omega (X_\sigma + X_\Delta K_{ra0} + r - X_\Delta K_{rp0})}. \quad (22)$$

В общем случае для токов прямой и обратной последовательности в фазах А и В имеем:

$$i_{A1} = U \frac{Z_{\text{экв}} + R - \frac{j}{\omega C} - j Z_{\text{экв}}}{2Z_{\text{экв}} \left( Z_{\text{экв}} + R - \frac{j}{\omega C} \right)}, \quad (23)$$

$$I_{A2} = U \frac{Z_{\text{екв}} + R - \frac{j}{\omega C} + j(Z_{\text{екв}} + R)}{2Z_{\text{екв}} \left( Z_{\text{екв}} + R - \frac{j}{\omega C} \right)}, \quad (24)$$

$$I_{B1} = U \frac{Z_{\text{екв}} - \frac{1}{\omega C} - j(Z_{\text{екв}} + R)}{2Z_{\text{екв}} \left( Z_{\text{екв}} + R - \frac{j}{\omega C} \right)}, \quad (25)$$

$$I_{B2} = U \frac{Z_{\text{екв}} + \frac{1}{\omega C} + j(Z_{\text{екв}} + R)}{2Z_{\text{екв}} \left( Z_{\text{екв}} + R - \frac{j}{\omega C} \right)}. \quad (26)$$

Падение напряжения на обмотке фазы В определяется для токов прямой и обратной последовательности

$$\dot{U}_{B1} = U_A \frac{Z_{\text{екв}} - \frac{1}{\omega C} - j(Z_{\text{екв}} + R)}{2 \left( Z_{\text{екв}} + R - \frac{j}{\omega C} \right)}, \quad (27)$$

$$\dot{U}_{B2} = U_A \frac{Z_{\text{екв}} + \frac{1}{\omega C} + j(Z_{\text{екв}} + R)}{2 \left( Z_{\text{екв}} + R - \frac{j}{\omega C} \right)}. \quad (28)$$

Разность между напряжениями  $U_A$  и  $\dot{U}_B$  равна

$$\Delta U = U_A - \dot{U}_{B1} - \dot{U}_{B2}. \quad (29)$$

Если токи обратной последовательности отсутствуют, что соответствует заданному значению электропроводности контролируемой среды, то  $\dot{U}_B$  равно  $U_A$ . Анализ выражения (29) показывает, что линейная зависимость между  $\Delta U$  и  $\sigma$  может иметь место при изменении электропроводности жидкости в достаточно широких пределах.

#### ЛИТЕРАТУРА

1. Ю. Б. Волынский. Способ бесконтактного определения электрической проводимости жидкости. Авторское свидетельство № 211645, Бюллетень № 8, 1968.
2. Э. Г. Кюльм, Х. И. Янес. Труды ТПИ. Таллин, Серия А, № 231, 1965, 3.
3. Н. М. Охременко. «Электричество», № 8, 1964, 18.
4. Ю. С. Чечет. Электрические микромашины автоматических устройств. М., «Энергия», 1964.