

КОЛЕБАТЕЛЬНЫЙ РЕЖИМ РАБОТЫ АСИНХРОННОГО ЭЛЕКТРОДВИГАТЕЛЯ
ПРИ ПИТАНИИ ЕГО ПОСТОЯННЫМ И СИНУСОИДАЛЬНЫМ НАПРЯЖЕНИЯМИ

М.Н.Погоуляев

Гомельский политехнический институт

В системе координат α, β , жестко связанной с осями фазных обмоток первичного элемента (статора или индуктора), обобщенный асинхронный электродвигатель при обычных допущениях описывается следующей системой дифференциальных уравнений [1].

Допустим, что фазные напряжения первичного элемента представлены в виде

$$U_{\alpha s} = \sqrt{2} U_{\alpha s1} \sin(\omega_1 t + \varphi_{\alpha s1}); \quad U_{\beta s} = U_{\beta s2},$$

где $U_{\alpha s1}$, ω_1 , $\varphi_{\alpha s1}$ - действующее значение, частота и начальная фаза переменного напряжения, $U_{\beta s2}$ - величина постоянного напряжения.

В этом случае колебательный режим работы асинхронного двигателя с немагнитным короткозамкнутым вторичным элементом при нагружении инерционной, демпфирующей и позиционной силами описывается системой [1], преобразованной к виду

$$\begin{cases} \sqrt{2} U_{\alpha s1} \sin(\omega_1 t + \varphi_{\alpha s1}) = i_{\alpha s} r_s + L_s \frac{di_{\alpha s}}{dt} + M \frac{di_{\alpha r}}{dt}; \\ U_{\beta s2} = i_{\beta s} r_s + L_s \frac{di_{\beta s}}{dt} + M \frac{di_{\beta r}}{dt}; \\ 0 = i_{\alpha r} r_r + L_r \frac{di_{\alpha r}}{dt} + M \frac{di_{\alpha s}}{dt} + \xi (M i_{\beta s} + L_r i_{\beta r}); \\ 0 = i_{\beta r} r_r + L_r \frac{di_{\beta r}}{dt} + M \frac{di_{\beta s}}{dt} - \xi (M i_{\alpha s} + L_r i_{\alpha r}); \\ Q_{эм} = K_q M (i_{\beta s} i_{\alpha r} - i_{\alpha s} i_{\beta r}) = L_{мех} \frac{d\xi}{dt} + R_{мех} \xi + C_{мех} \int \xi dt. \end{cases} \quad (I)$$

где $C_{мех}$, $R_{мех}$, $L_{мех}$ - обобщенные коэффициенты позиционной, демпфирующей и инерционных сил двигателя и нагрузки; $U_{\alpha s}$, $U_{\beta s}$, $i_{\alpha s}$, $i_{\beta s}$, $i_{\alpha r}$, $i_{\beta r}$, r_s , r_r , L_s , L_r , M - соответственно напряжения, токи, активные сопротивления, полные индуктивности фазных обмоток и взаимная индуктивность между обмотками первичного S и вторичного r элементов; ξ - скорость изменения обобщенной координаты подвижного элемента; $Q_{эм}$ - обобщенная электромагнитная сила; K_q - обобщенный силовой коэффициент.

Для простоты математических выкладок примем начальную фазу напряжения $\varphi_{dS1} = 0$.

Допустим, что в первых четырех уравнениях системы (I) $\xi = const$. Величина погрешности, вносимая этим допущением, будет определяться принятым значением ξ . При гармоническом законе изменения обобщенной скорости, ее можно принять равной действующему значению. Тогда решение первых четырех уравнений системы (I) в комплексном виде при частоте ω_1 есть

$$\begin{aligned} i_{dS1} &= \frac{\sqrt{2} U_{dS1} \sqrt{(A_1 + B_1 \xi^2)^2 + (C_1 + D_1 \xi^2)^2}}{\sqrt{(M_1 + N_1 \xi^2)^2 + (K_1 + R_1 \xi^2)^2}} \sin\left(\omega_1 t + \operatorname{arctg} \frac{C_1 + D_1 \xi^2}{A_1 + B_1 \xi^2} - \operatorname{arctg} \frac{K_1 + R_1 \xi^2}{M_1 + N_1 \xi^2}\right); \\ i_{\beta S1} &= \frac{\sqrt{2} U_{dS1} \xi \sqrt{B_2^2 + D_2^2}}{\sqrt{(M_1 + N_1 \xi^2)^2 + (K_1 + R_1 \xi^2)^2}} \sin\left(\omega_1 t + \operatorname{arctg} \frac{D_2}{B_2} - \operatorname{arctg} \frac{K_1 + R_1 \xi^2}{M_1 + N_1 \xi^2}\right); \\ i_{\alpha r1} &= \frac{\sqrt{2} U_{dS1} \sqrt{(A_3 + B_3 \xi^2)^2 + (C_3 + D_3 \xi^2)^2}}{\sqrt{(M_1 + N_1 \xi^2)^2 + (K_1 + R_1 \xi^2)^2}} \sin\left(\omega_1 t + \operatorname{arctg} \frac{C_3 + D_3 \xi^2}{A_3 + B_3 \xi^2} - \operatorname{arctg} \frac{K_1 + R_1 \xi^2}{M_1 + N_1 \xi^2}\right); \\ i_{\beta r1} &= \frac{\sqrt{2} U_{dS1} \xi \sqrt{B_4^2 + D_4^2}}{\sqrt{(M_1 + N_1 \xi^2)^2 + (K_1 + R_1 \xi^2)^2}} \sin\left(\omega_1 t + \operatorname{arctg} \frac{D_4}{B_4} - \operatorname{arctg} \frac{K_1 + R_1 \xi^2}{M_1 + N_1 \xi^2}\right), \quad (2) \end{aligned}$$

где $A_1 = x_m^2 r_r + r_s r_r^2 - 2x_s x_r x_r - r_s x_r^2$; $B_1 = L_r r_s$; $C_1 = 2x_r r_s r_r + r_r^2 x_s + x_r x_m^2 - x_s x_r^2$;
 $D_1 = L_r^2 x_s - L_r x_m M$; $M_1 = (x_m^2 + r_s r_r - x_s x_r)^2 - (r_s x_r + r_r x_s)^2$; $N_1 = L_r^2 r_s^2 - (x_s L_r - x_m M)^2$;
 $B_2 = -x_m^2 L_r + M x_m x_r$; $D_2 = -M x_m r_r$; $A_3 = -x_s x_m r_r - x_r x_m r_s$; $B_3 = M L_r r_s$;
 $C_3 = x_m^3 + x_m r_s r_r - x_s x_r x_m$; $D_3 = x_s M L_r - x_m M^2$; $B_4 = x_m L_r x_s + M r_s r_r - M x_s x_r$;
 $D_4 = M x_r r_s + M x_s r_r - x_m L_r r_s$; в указанных выражениях $x_s = \omega_1 L_s$, $x_r = \omega_1 L_r$,
 $x_m = \omega_1 M$,

а при нулевой частоте

$$I_{dS2} = 0; \quad I_{\beta S2} = \frac{U_{\beta S2}}{M_3}; \quad I_{\alpha r2} = \frac{U_{\beta S2} A_4 \xi^2}{M_4 + N_4 \xi^2}; \quad I_{\beta r2} = \frac{U_{\beta S2} B_5 \xi}{M_4 + N_4 \xi^2}, \quad (3)$$

где $M_3 = r_s$, $A_4 = -M r_r$, $M_4 = r_s r_r^2$, $N_4 = r_s L_r^2$, $B_5 = -M L_r$.

Полные значения токов в фазных обмотках первичного и вторичного элементов

$$i_{dS} = i_{dS1} + I_{dS2}; \quad i_{\beta S} = i_{\beta S1} + I_{\beta S2}; \quad i_{\alpha r} = i_{\alpha r1} + I_{\alpha r2}; \quad i_{\beta r} = i_{\beta r1} + I_{\beta r2}. \quad (4)$$

Анализ полученных выражений токов показывает, что их величина определяется не только значениями приложенного напряжения и электрических параметров, но и скоростью подвижного элемента. Это обстоятельство не позволяет непосредственно воспользоваться выражениями (2), (3) для определения токов, поскольку значение скорости ξ еще

не известно. Ее величину можно определить, решив уравнение движения, записанное при известной нагрузке двигателя

$$L_{\text{мех}} \frac{d^2 \delta}{dt^2} + R_{\text{мех}} \frac{d\delta}{dt} + C_{\text{мех}} \delta = Q_{\text{эм}}, \quad (5)$$

где $\delta = \int \xi dt$ — обобщенная координата положения подвижного элемента. Величина обобщенной электромагнитной силы $Q_{\text{эм}}$, входящей в уравнение (8), определяется выражением

$$Q_{\text{эм}} = K_q M (i_{\beta s} i_{\alpha r} - i_{\alpha s} i_{\beta r}).$$

Подстановка значений токов в это выражение позволяет связать величину $Q_{\text{эм}}$ с электрическими параметрами двигателя, с параметрами источников питания и скоростью подвижного элемента. Получаемое при этом соотношение слишком громоздко, что неудобно в инженерных расчетах, поэтому разложим его по степеням $d\delta/dt$ и ограничимся линейным приближением

$$Q_{\text{эм}} \left(\frac{d\delta}{dt} \right) = Q_{\text{эм}}(0) + Q'_{\text{эм}}(0) \frac{d\delta}{dt}. \quad (6)$$

Использованное упрощение дает небольшую погрешность (5) ввиду малости коэффициентов разложения при степенях выше первой. Это показано, например, при исследовании колебательного режима работы двухфазных асинхронных двигателей с полым ротором [2].

При этом выражение обобщенной электромагнитной силы имеет вид

$$Q_{\text{эм}} = Q_1 \sin \omega_1 t + Q_2 \cos \omega_1 t + W \frac{d\delta}{dt}, \quad (7)$$

где

$$Q_1 = \frac{\sqrt{2} K_q M U_{\alpha s 1} U_{\beta s 2} \sqrt{A_3^2 + C_3^2}}{M_3 \sqrt{M_1^2 + K_1^2}} \cos \left(\arctg \frac{C_3}{A_3} - \arctg \frac{K_1}{M_1} \right);$$

$$Q_2 = \frac{\sqrt{2} K_q M U_{\alpha s 1} U_{\beta s 2} \sqrt{A_3^2 + C_3^2}}{M_3 \sqrt{M_1^2 + K_1^2}} \sin \left(\arctg \frac{C_3}{A_3} - \arctg \frac{K_1}{M_1} \right);$$

$$W = K_q M \left(\frac{U_{\alpha s 1}^2 \sqrt{(B_2^2 + D_2^2)(A_3^2 + C_3^2)}}{M_1^2 + K_1^2} \cos \left(\arctg \frac{D_2}{B_2} - \arctg \frac{C_3}{A_3} + \right. \right.$$

$$\left. \left. + \frac{U_{\beta s 2} A_4}{M_4 M_3} - \frac{U_{\alpha s 1}^2 \sqrt{(B_4^2 + D_4^2)(A_1^2 + C_1^2)}}{M_1^2 + K_1^2} \cos \left(\arctg \frac{C_1}{A_1} - \arctg \frac{D_4}{B_4} \right) \right).$$

Подставляя (7) в (5), преобразуем уравнение колебательного движения к виду

$$L_{\text{мех}} \frac{d^2 \delta}{dt^2} + (R_{\text{мех}} - W) \frac{d\delta}{dt} + C_{\text{мех}} \delta = Q_1 \sin \omega_1 t + Q_2 \cos \omega_1 t. \quad (8)$$

Решение этого уравнения для установившегося режима:

$$\delta = \delta_m \sin (\omega_1 t + \psi_1), \quad (9)$$

где
$$\delta_m = \frac{\sqrt{Q_1^2 + Q_2^2}}{\sqrt{F_1^2 + F_2^2}}; \quad \psi_1 = \beta_1 - \arctg \frac{F_2}{F_1} + \alpha\pi; \quad F_1 = C_{\text{мех}} - L_{\text{мех}} \omega_1^2;$$

$F_2 = \omega_1(R_{\text{мех}} - W)$; δ_m, ψ_1 - амплитуда и фаза обобщенной координаты перемещения; $\beta_1 = \arctg \frac{Q_2}{Q_1}$ - фаза гармонической составляющей электромагнитного усилия;

$$\alpha = 1, \text{ если } Q_2/Q_1 < 0 \text{ и } |Q_2/Q_1| |F_2/F_1| > 1,$$

$$\alpha = -1, \text{ если } Q_2/Q_1 > 0 \text{ и } |Q_2/Q_1| |F_2/F_1| > 1,$$

$$\alpha = 0, \text{ если } |Q_2/Q_1| |F_2/F_1| < 1.$$

Таким образом, закон движения вторичного элемента

$$\chi = \frac{\sqrt{Q_1^2 + Q_2^2}}{\sqrt{F_1^2 + F_2^2}} \sin\left(\omega_1 t + \beta_1 - \arctg \frac{F_2}{F_1} + \alpha\pi\right),$$

а его скорость равна

$$\xi = \frac{d\chi}{dt} = \frac{\omega_1 \sqrt{Q_1^2 + Q_2^2}}{\sqrt{F_1^2 + F_2^2}} \cos\left(\omega_1 t + \beta_1 - \arctg \frac{F_2}{F_1} + \alpha\pi\right). \quad (10)$$

Зная параметры источника питания, электродвигателя и нагрузки, можно найти величину обобщенной скорости, которая, как видно из выражения (10), изменяется по гармоническому закону с частотой, равной частоте переменного напряжения. Определив действующее значение этой скорости, по соотношениям (2), (3), (4) и (7) можно рассчитать токи в фазах и величину электромагнитного усилия электродвигателя. Таким образом, соотношения (2) - (4), (7), (9), (10) являются основой методики расчета колебательного режима работы асинхронного электродвигателя при питании его постоянным и синусоидальным напряжениями.

Литература

1. Луковников В.И. Электропривод колебательного движения. М.: Энергоатомиздат, 1984. 152 с.
2. Луковникова С.А. Исследование электромеханических переходных процессов при колебательном режиме электродвигателей серии ДИД, АДП, ЭМ // Изв. Томск. политех. ин-та. Томск. 1975. Т. 267. С. 12-17.