

ЭЛЕКТРОМЕХАНИЧЕСКАЯ СИСТЕМА ПОДЪЕМНЫХ МЕХАНИЗМОВ С ЗАМКНУтым АСИНХРОННЫМ ЭЛЕКТРОПРИВОДОМ

Механическую часть электромеханической системы (ЭМС) механизмов подъема с электроприводом ТПН-АД можно представить состоящей из двух сосредоточенных масс и упругой связи между ними (канат). Из-за относительно малого значения момента инерции второй массы (груза) J_2 целесообразно учесть электромагнитную инерционность асинхронного двигателя. Для линеаризованного в «малом» АД были получены передаточные функции при определенных параметрах и заданном скольжении [1]:

$$H_u(p) = \frac{U_s r_e}{a_4} \cdot \frac{(b_1 p^3 + b_2 p^2 + b_3 p + b_4)}{a_0 p^4 + a_1 p^3 + a_2 p^2 + a_3 p + a_4}, \quad (1)$$

передаточная функция внутренней обратной связи по скорости

$$H_\omega(p) = \frac{U_s^2 r_e}{a_4} \cdot \frac{(c_1 p^3 + c_2 p^2 + c_3 p + c_4)}{a_0 p^4 + a_1 p^3 + a_2 p^2 + a_3 p + a_4}. \quad (2)$$

Для моделирования ЭМС по передаточным функциям (1) и (2) используется структурная схема, приведенная на рис.1, где звено «параметры» позволяет менять коэффициенты $H_u(p)$, $H_\omega(p)$ в функции скольжения (α_1). Вся система (рис.1) описывается уравнениями в операторной форме

$$\begin{cases} (U_z - \omega_1 \cdot k_{oc}) H_u(p) k = M_u \\ M_u - H_\omega(p) \cdot \omega_1 = M \\ (M - M_y) \cdot \frac{1}{J_1 p} = \omega_1 \\ M_y = (\omega_1 - \omega_2) \cdot \frac{C_{12}}{p} \\ (M_y - M_c) \cdot \frac{1}{J_2 p} = \omega_2 \end{cases} \quad (3)$$

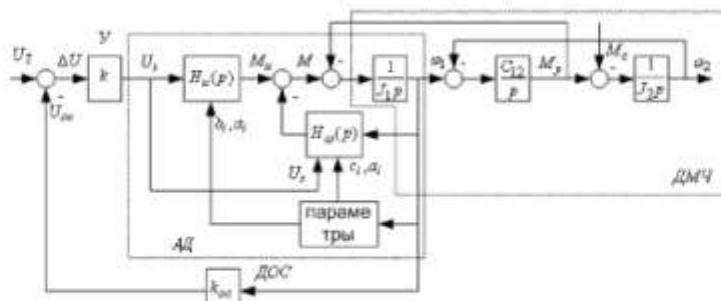


Рис.1. Структурная схема нелинейной двухмассовой ЭМС, полученной по передаточным функциям

В (3) и на рис.1 все величины приведены к валу двигателя:

k_{oc} – коэффициент обратной связи по скорости двигателя,

$k = k_y \cdot k_n$ – произведение коэффициентов усилителя и преобразователя напряжения;

M – момент двигателя, а M_u – составляющая момента от напряжения,

ω_1, ω_2 – скорости двигателя и второй массы, C_{12} – коэффициент жесткости упругой связи, а

$M_y = C_{12}(\omega_1 - \omega_2) \frac{1}{p}$ – момент упругой деформации.

Решая систему уравнений (3) относительно интересуемых переменных, получим выражения:

$$\begin{aligned} M_y &= \frac{C_{12}H_u(p) \cdot J_2 k U_z p + [H_{\omega}(p) + H_u(p)k k_{oc} + J_1 p] C_{12} \cdot M_c}{(J_2 p^2 + C_{12})[H_{\omega}(p) + H_u(p)k k_{oc}] + J_2 J_1 p^3 + C_{12}(J_1 + J_2)p} \\ \omega_1 &= \frac{[C_{12}H_u(p) + H_u(p)J_2 p^2]k U_z - C_{12}M_c}{(J_2 p^2 + C_{12})[H_{\omega}(p) + H_u(p)k k_{oc}] + J_2 J_1 p^3 + C_{12}(J_1 + J_2)p} \\ \omega_2 &= \frac{C_{12}kH_u(p)U_z - \{[H_{\omega}(p) + H_u(p)k k_{oc}]p + (C_{12} + J_1 p^2)\}M_c}{(J_2 p^2 + C_{12})[H_{\omega}(p) + H_u(p)k k_{oc}] + J_2 J_1 p^3 + C_{12}(J_1 + J_2)p} \end{aligned} \quad (4)$$

Из выражений (4) вытекает характеристическое уравнение

$$(J_2 p^2 + C_{12})[H_{\omega}(p) + H_u(p)k k_{oc}] + J_2 J_1 p^3 + C_{12}(J_1 + J_2)p = 0$$

или

$$\Rightarrow C_0 p^7 + C_1 p^6 + C_2 p^5 + C_3 p^4 + C_4 p^3 + C_5 p^2 + C_6 p + C_7 = 0, \quad (5)$$

где коэффициенты C_i являются функциями k , C_{12}, J_1, J_2 и всех параметров двигателя.

При использовании критерия Гурвица необходимо записать определители для матрицы, которая составляется из коэффициентов уравнения (5) следующим образом.

$$\begin{vmatrix} C_1 & C_3 & C_5 & C_7 & 0 & 0 & 0 \\ C_0 & C_2 & C_4 & C_6 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & C_1 & C_3 & C_5 & C_7 & 0 & 0 \\ 0 & C_0 & C_2 & C_4 & C_6 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & C_1 & C_3 & C_5 & C_7 & 0 \\ 0 & 0 & C_0 & C_2 & C_4 & C_6 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & C_1 & C_3 & C_5 & C_7 \end{vmatrix}$$

Согласно критерию устойчивости Льенара–Шипара [3], для определения устойчивости САУ, описываемой дифференциальным уравнением 7-го порядка, достаточно выяснить, удовлетворяются ли неравенства $\Delta_2 > 0, \Delta_4 > 0, \Delta_6 > 0$ при всех положительных коэффициентах, т.е. должно быть

$$\begin{cases} C_i > 0 \\ \Delta_2 = C_1 C_2 - C_0 C_3 > 0 \\ \Delta_4 = \Delta_3 C_4 + \Delta_2 (C_1 C_6 - C_2 C_5 - C_0 C_7) + C_0 C_5 (C_1 C_4 - C_0 C_5) > 0 \\ \Delta_6 = \Delta_5 C_6 - \Delta_4 C_4 C_7 + \Delta_3 C_2 C_6 C_7 - \Delta_2 C_7 (C_0 C_5 C_6 + C_2^2 C_7 - C_0 C_4 C_7) + \\ + C_0 C_7 [C_1^2 C_6^2 + C_1 C_7 (C_2 C_4 - 2 C_0 C_6) + C_0 C_7 (C_0 C_7 - C_2 C_5)] > 0. \end{cases} \quad (6)$$

Решение системы неравенств (6) относительно коэффициента усиления k и жесткости C_{12} позволило определить граничные жесткости для разных коэффициентов k и получить зоны устойчивости ЭМС в координатах жесткость C_{12} (в относительных единицах) – коэффициент усиления k . Были получены области устойчивости, исходя из передаточных функций АД (1) и (2). Однако в [2] показано, что реальные граничные коэффициенты усиления АД должны быть скорректированы с учетом коэффициентов γ и β , зависящих от точки разложения в установившемся режиме работы АД. Коэффициент γ учитывает тот факт, что $H(p)$ АД получены для линеаризованной модели, а β – изменение насыщения магнитной цепи. В нашем случае $\gamma=0,95$, $\beta=0,9$. С их учетом на рис.2 приведены результаты расчета для двигателя 4MTFH200L8 и одной из точек разложения при $J_2=0,15 J_1$, что характерно для подъемных механизмов. На ней зоны устойчивости находятся со стороны штриховки.

На рис.3 показаны переходные процессы $M_y(t)$. Заметим, что переходные процессы момента упругости в точках А ($k=10, C_{12}=3$ – рис.3,а) и С ($k=10, C_{12}=20$ – рис.3,с) затухают – системы устойчивы. На рис. 3,б показан переходный процесс для точки В ($k=10, C_{12}=10$) – система неустойчива. Таким образом, моделирование подтверждает рассчитанные графики областей устойчивости.

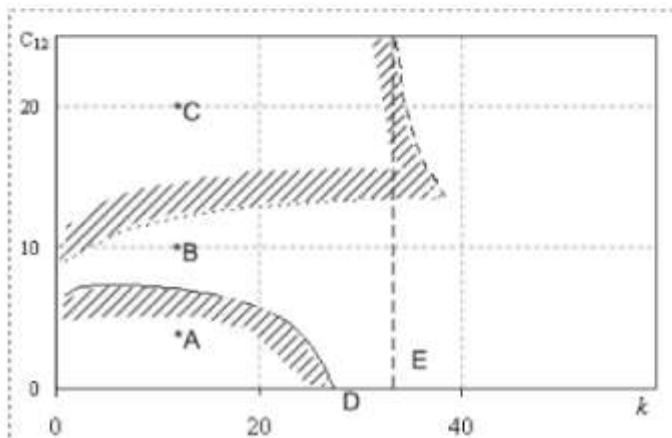


Рис.2. Область устойчивости для точки разложения $J_2=0,15 J_1$ и $M_c=0,571$, $\omega=0,1$

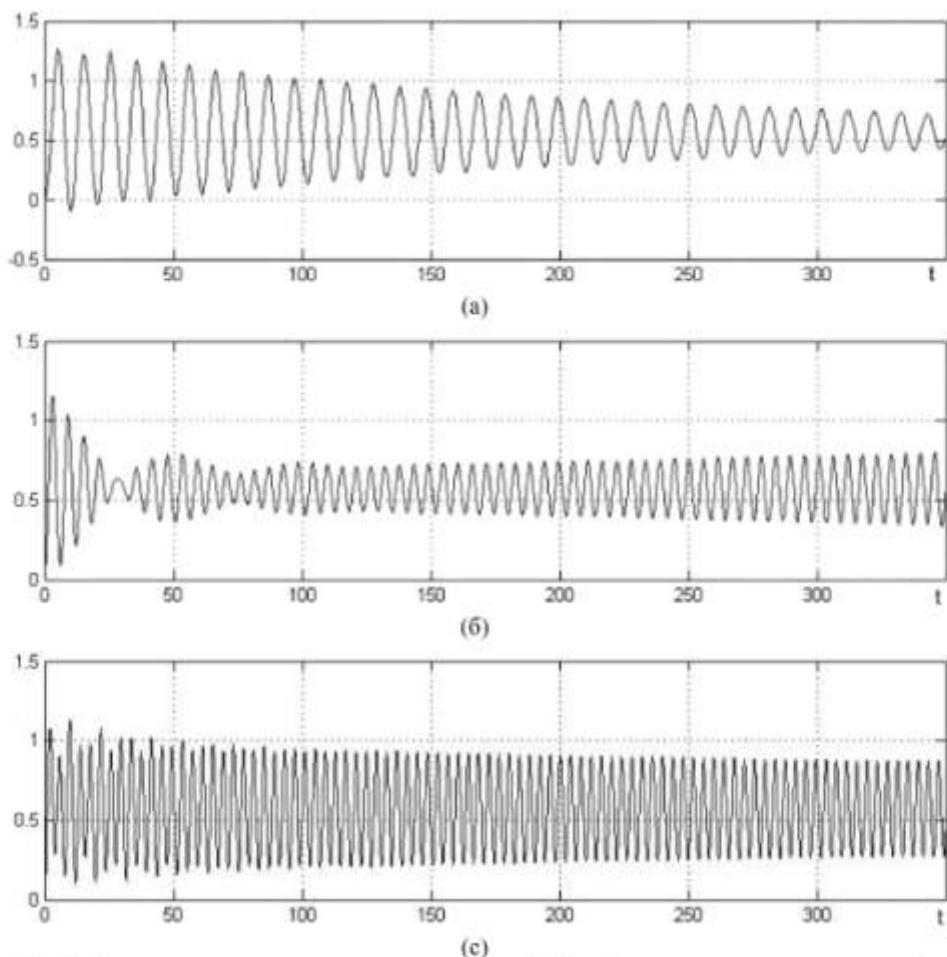


Рис.3. Переходные процессы момента упругости (M_y и t – в относительных единицах)

В частных случаях, при $C_{12} = 0$ - точка D (или $C_{12} \rightarrow \infty$ - точка E), действует абсолютно жесткая ЭМС с $J = J_1$ (или $J = J_1 + J_2$). Для неё граничные коэффициенты легко могут быть рассчитаны как для одномассовой ЭМС [2]. Заметим, что при увеличении напряжения в установившемся режиме (статического момента) зоны устойчивости сужаются, т.е. графики сдвигаются влево.

Литература.

- Герасимяк Р.П. Динамика асинхронных электроприводов крановых механизмов. – М.: Энергоатомиздат, 1986. – 168 с.
- Нгуен В.Х. Расчет граничных коэффициентов усиления замкнутой системы асинхронного электропривода с учетом насыщения // Електромашинбуд. та електрообладн. – 2008. – Вип. 70. – С.30-36.
- Попович М.Г., Ковальчук О.В. Теорія автоматичного керування.: Підручник.– К.:Либідь, 1997. – 544 с.