

**МІНІСТЕРСТВО ВНУТРІШНІХ СПРАВ УКРАЇНИ
ХАРКІВСЬКИЙ НАЦІОНАЛЬНИЙ УНІВЕРСИТЕТ
ВНУТРІШНІХ СПРАВ
КРЕМЕНЧУЦЬКИЙ ЛЬОТНИЙ КОЛЕДЖ**

Циклова комісія авіаційного і радіоелектронного обладнання

ТЕКСТ ЛЕКЦІЇ

з навчальної дисципліни
«Моделювання та методи оптимізації електромеханічних систем»
обов'язкових компонент
освітньо-професійної програми першого (бакалаврського) рівня
вищої освіти

***141 Електроенергетика, електротехніка та електромеханіка
(Електромеханіка)***

за темою № 6 – Математичне моделювання асинхронних машин

Кременчук 2023

ЗАТВЕРДЖЕНО

Науково-методичною радою
Харківського національного
університету внутрішніх справ
Протокол від 30.08.2023 № 7

СХВАЛЕНО

Методичною радою
Кременчуцького льотного коледжу
Харківського національного
університету внутрішніх справ
Протокол від 28.08.2023 № 1

ПОГОДЖЕНО

Секцією Науково-методичної ради
ХНУВС з технічних дисциплін
Протокол від 29.08.2023 № 7

Розглянуто на засіданні циклової комісії авіаційного і радіоелектронного обладнання, протокол від 28.08.2023 № 1.

***Розробник:** старший викладач циклової комісії авіаційного і радіоелектронного обладнання, к.т.н., спеціаліст вищої категорії, викладач-методист Шмельов Ю.М.*

Рецензенти:

- 1. Доцент кафедри електричних станцій Національного технічного університету «Харківський політехнічний інститут», кандидат технічних наук, доцент Шокарьов Д.А.*
- 2. Старший викладач циклової комісії технічного обслуговування авіаційної техніки, к.т.н., спеціаліст вищої категорії, викладач-методист Владов С.І.*

План лекції:

1. Розрахунок параметрів асинхронного двигуна за даними каталогу.
2. Механічна характеристика асинхронного двигуна і її апроксимація видозміненою формулою Клосса.
3. Лінеаризована модель асинхронного двигуна.
4. Моделювання асинхронного двигуна в 3-фазній системі координат.
5. Метод зображуючих векторів.
6. Рівняння АД в ортогональній системі координат.
7. Система відносних одиниць АД. Математична модель АД в осях “ α , β , 0 ”.

Рекомендована література (основна, допоміжна), інформаційні ресурси в Інтернеті

Основна література:

1. Моделювання електромеханічних систем: Підручник / Чорний О.П., Луговой А.В., Родькін Д.Й., Сисюк Г.Ю., Садовой О.В. Кременчук, 2001. 410 с.

Допоміжна література:

1. Чорний О.П., Толочко О.І., Титюк В.К. та інші Математичні моделі та особливості чисельних розрахунків динаміки електроприводів з асинхронними двигунами: монографія. Кременчук: ПП Щербатих О.В, 2016. 302 с.
2. Толочко О.І. Моделювання електромеханічних систем. Математичне моделювання систем асинхронного електроприводу: навчальний посібник. Київ: НТУУ «КПІ», 2016. 150 с.
3. Лозинський А.О., Мороз В.І., Паранчук Я.С. Розв’язування задач електромеханіки в середовищі пакетів MathCAD і MATLAB: Навчальний посібник. Львів: Видавництво Державного університету «Львівська політехніка», 2000. 166 с.
4. Довгань С. М. Дослідження систем електропривода методами математичного моделювання: навчальний посібник. Дніпропетровськ: НГА України, 2001. 137 с.
5. Дерещ О. Л. Спеціальні питання математичного опису і моделювання динаміки складних систем». Дніпродзержинськ: ДДТУ, 2011. 104 с.

ТЕКСТ ЛЕКЦІЇ

Перехідні процеси, що відбуваються в регульованому електроприводі постійного струму на базі ДПС НЗ, Пі-регулятора й широтно-імпульсного перетворювача (ШПІ), функціональна схема якого представлена на мал. 35.

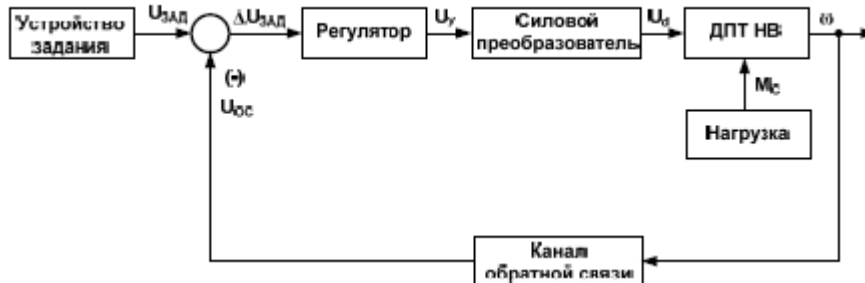


Рис. 35. Функціональна схема регульованого електропривода постійного струму

На схемі прийняті позначення: $U_{\text{зад}}$ - напруга задачі, $U_{\text{ос}}$ - напруга зворотного зв'язку, $\Delta U_{\text{зад}}$ - помилка регулювання, $U_{\text{к}}$ - напруга керування силовим перетворювачем, ω - швидкість двигуна постійного струму (ДПС), $M_{\text{с}}$ - момент опору механічного навантаження.

Зневажаючи нелінійність перетворювача й представляючи його в якості звичайної пропорційної ланки, складемо структурну схему замкнутого електропривода: (мал. 36)

3.4.1. Пуск ЕМС на холостому ході

Електромеханічна система з Пі-регулятором і силовим перетворювачем, описаним як пропорційна ланка, при пуску описується системою із трьох диференціальних рівнянь:

$$\left\{ \begin{array}{l} T_p \cdot \frac{dU_{y.и}(t)}{dt} = U_{\text{зад}} - k_{\text{ос}} \cdot k_{\text{тг}} \cdot \omega(t) \\ \left[\left(U_{\text{зад}} - k_{\text{ос}} \cdot k_{\text{тг}} \cdot \omega(t) \right) \cdot k_p + U_{y.и}(t) \right] \cdot k_{\text{пр}} = L_{\text{дв}} \cdot \frac{di(t)}{dt} + i(t) \cdot R_{\text{двг}} + \omega(t) \cdot c \\ i(t) \cdot c - M_c = J_{\text{э}} \cdot \frac{d\omega(t)}{dt} \end{array} \right.$$

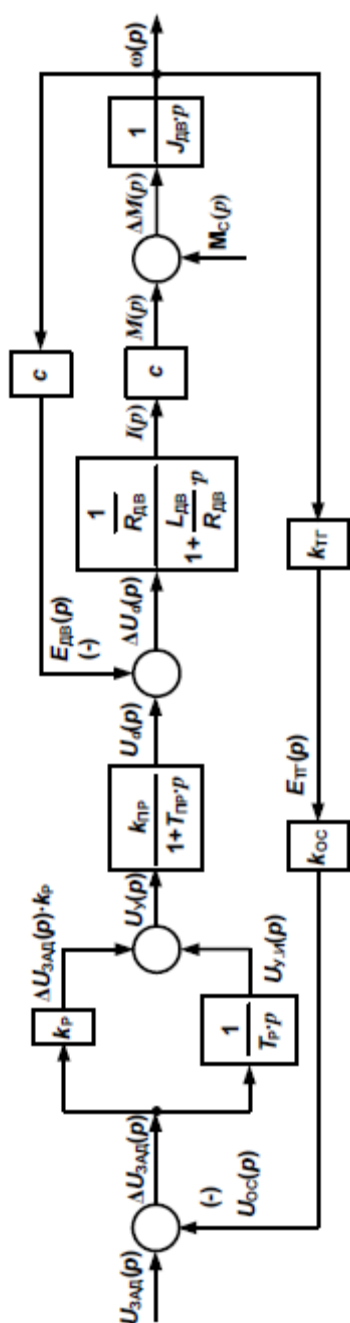


Рис. 36. Структурна схема замкнутого електропривода постійного струму

Запишемо систему в нормальній формі Коші:

$$\left\{ \begin{aligned} \frac{di(t)}{dt} &= \frac{1}{L_{\text{дв}}} \cdot \left(\left[(U_{\text{зад}} - k_{\text{ос}} \cdot k_{\text{тг}} \cdot \omega(t)) \cdot k_{\text{р}} + dU_{\text{у.н}}(t) \right] \cdot k_{\text{пр}} - i(t) \cdot R_{\text{двг}} - \omega(t) \cdot c \right) \\ \frac{d\omega(t)}{dt} &= \frac{1}{J_{\text{э}}} \cdot (i(t) \cdot c - M_{\text{с}}) \\ \frac{dU_{\text{у.н}}(t)}{dt} &= \frac{1}{T_{\text{р}}} \cdot (U_{\text{зад}} - k_{\text{ос}} \cdot k_{\text{тг}} \cdot \omega(t)) \end{aligned} \right.$$

Представимо систему в матричному виді:

$$\frac{d}{dt} \begin{bmatrix} i(t) \\ \omega(t) \\ U_{y.H}(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{R_{двг}}{L_{дв}} - \frac{k_{ос} \cdot k_{тг} \cdot k_p \cdot k_{пп} + c}{L_{дв}} & \frac{k_{пп}}{L_{дв}} \\ \frac{c}{J_э} & 0 \\ 0 & -\frac{k_{ос} \cdot k_{тг}}{T_p} & 0 \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} i(t) \\ \omega(t) \\ U_{y.H}(t) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{k_p \cdot k_{пп} \cdot U_{зАд}}{L_{дв}} \\ -\frac{M_c}{J_э} \\ \frac{U_{зАд}}{T_p} \end{bmatrix} \cdot 1(t)$$

Знайдемо власні значення матриці А:

$$\begin{vmatrix} -\frac{R_{двг}}{L_{дв}} - \frac{k_{ос} \cdot k_{тг} \cdot k_p \cdot k_{пп} + c}{L_{дв}} & \frac{k_{пп}}{L_{дв}} \\ \frac{c}{J_э} & -\lambda \\ 0 & -\frac{k_{ос} \cdot k_{тг}}{T_p} & -\lambda \end{vmatrix} = \left(-\frac{R_{двг}}{L_{дв}} - \lambda \right) \cdot \lambda^2 - \frac{k_{ос} \cdot k_{тг} \cdot k_{пп} \cdot c}{T_p \cdot J_э \cdot L_{дв}} - \lambda \cdot \frac{c}{J_э} \cdot \left(\frac{k_{ос} \cdot k_{тг} \cdot k_p \cdot k_{пп} + c}{L_{дв}} \right) = 0$$

Характеристичне рівняння має третій порядок. Тут і далі при аналізі динаміки замкнутих ЕМС будемо приймати, що перехідні процеси в системі носять коливальний характер, отже, характеристичне рівняння має не менш двох комплексно сполучених корінь:

$$\lambda_1 = -\alpha, \lambda_{2,3} = -\alpha \pm j\beta$$

Знайдемо власний вектор для значення $\lambda_1 = -\alpha$:

$$\begin{cases} \left(-\frac{R_{двг}}{L_{дв}} - \lambda_1 \right) \cdot h1_{\lambda_1} - \left(\frac{k_{ос} \cdot k_{тг} \cdot k_p \cdot k_{пп} + c}{L_{дв}} \right) \cdot h2_{\lambda_1} + \frac{k_{пп}}{L_{дв}} \cdot h3_{\lambda_1} = 0 \\ \frac{c}{J_э} \cdot h1_{\lambda_1} - \lambda_1 \cdot h2_{\lambda_1} = 0 \\ -\frac{k_{ос} \cdot k_{тг}}{T_p} \cdot h2_{\lambda_1} - \lambda_1 \cdot h3_{\lambda_1} = 0 \end{cases}$$

Прийmemo $h1_{\lambda_1}=1$ і знайдемо $h2_{\lambda_1}$ і $h3_{\lambda_1}$ із другого й третього рівнянь системи:

$$h2_{\lambda_1} = \frac{c \cdot h1_{\lambda_1}}{J_э \cdot \lambda_1} = -\frac{c}{J_э \cdot \alpha}$$

$$h3_{\lambda_1} = \frac{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot h2_{\lambda_1}}{T_p \cdot \lambda_1} = -\frac{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot c}{T_p \cdot J_3 \cdot a^2}$$

найдемо власний вектор для одного й комплексно сполучених власних значень $\lambda_2 = -\alpha \pm j\beta$:

$$\begin{cases} \left(-\frac{R_{двг}}{L_{дв}} - \lambda_2 \right) \cdot h1_{\lambda_2} - \left(\frac{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot k_P \cdot k_{ПР} + c}{L_{дв}} \right) \cdot h2_{\lambda_2} + \frac{k_{ПР}}{L_{дв}} \cdot h3_{\lambda_2} = 0 \\ \frac{c}{J_3} \cdot h1_{\lambda_2} - \lambda_2 \cdot h2_{\lambda_2} = 0 \\ -\frac{k_{OC} \cdot k_{TG}}{T_p} \cdot h2_{\lambda_2} - \lambda_2 \cdot h3_{\lambda_2} = 0 \end{cases}$$

Прийmemo $h1_{\lambda_2} = 1$ і знайдемо $h2_{\lambda_2}$ і $h3_{\lambda_2}$ із другого й третього рівнянь системи:

$$h2_{\lambda_2} = \frac{c \cdot h1_{\lambda_2}}{J_3 \cdot \lambda_2} = -\frac{c}{J_3 \cdot (-\alpha + j\beta)} = -\frac{\alpha \cdot c}{J_3 \cdot (\alpha^2 + \beta^2)} - j \frac{\beta \cdot c}{J_3 \cdot (\alpha^2 + \beta^2)}$$

$$h3_{\lambda_2} = -\frac{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot h2_{\lambda_2}}{T_p \cdot \lambda_2} = -\frac{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot c \cdot (-\alpha - j\beta)}{T_p \cdot J_3 \cdot (-\alpha + j\beta)(\alpha^2 + \beta^2)}$$

$$= -\frac{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot c \cdot (-\alpha - j\beta)^2}{T_p \cdot J_3 \cdot (\alpha^2 + \beta^2)}$$

Для зведення комплексного числа в ступінь скористаємося формулою Муавра [10]:

$$(-\alpha - j\beta)^2 = (\alpha^2 + \beta^2) \cdot (\cos(2\varphi) + j\sin(2\varphi)),$$

$$\text{де } \varphi = \arctg\left(\frac{\beta}{\alpha}\right) - \pi.$$

Тоді:

$$h3_{\lambda_2} = -\frac{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot c \cdot (-\alpha - j\beta)^2}{T_p \cdot J_3 \cdot (\alpha^2 + \beta^2)} = \frac{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot c \cdot (\cos(2\varphi) + j\sin(2\varphi))}{T_p \cdot J_3 \cdot (\alpha^2 + \beta^2)}$$

$$= -\frac{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot c \cdot \cos(2\varphi)}{T_p \cdot J_3 \cdot (\alpha^2 + \beta^2)} - \frac{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot c \cdot j\sin(2\varphi)}{T_p \cdot J_3 \cdot (\alpha^2 + \beta^2)}$$

Загальне розв'язання однорідної СДР:

$$x_0(t) = N_1 \cdot \begin{pmatrix} h1_{\lambda_1} \\ h2_{\lambda_1} \\ h3_{\lambda_1} \end{pmatrix} \cdot e^{\lambda_1 \cdot t} + N_2 \cdot \text{Re} \left[\begin{pmatrix} h1_{\lambda_1} \\ h2_{\lambda_1} \\ h3_{\lambda_1} \end{pmatrix} \cdot e^{\lambda_1 \cdot t} \right] + N_3 \cdot \text{Im} \left[\begin{pmatrix} h1_{\lambda_1} \\ h2_{\lambda_1} \\ h3_{\lambda_1} \end{pmatrix} \cdot e^{\lambda_1 \cdot t} \right]$$

Знайдемо приватне розв'язання неоднорідної СДР при $t > \infty$:

$$\begin{bmatrix} -\frac{R_{двг}}{L_{дв}} & -\frac{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot k_P \cdot k_{ПР} + c}{L_{дв}} & \frac{k_{ПР}}{L_{дв}} \\ \frac{c}{J_3} & 0 & 0 \\ 0 & -\frac{k_{OC} \cdot k_{TG}}{T_p} & 0 \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} i_{\text{ч}} \\ \omega_{\text{ч}} \\ U_{\text{у.и.ч}} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{k_P \cdot k_{ПР} \cdot U_{\text{ЗАд}}}{L_{дв}} \\ 0 \\ -\frac{U_{\text{ЗАд}}}{T_p} \end{bmatrix}$$

Скористаємося методом Крамера:

$$\Delta = \begin{vmatrix} -\frac{R_{двг}}{L_{дв}} & -\frac{k_{ос} \cdot k_{тг} \cdot k_p \cdot k_{пр} + c}{L_{дв}} & \frac{k_{пр}}{L_{дв}} \\ \frac{c}{J_э} & 0 & 0 \\ 0 & -\frac{k_{ос} \cdot k_{тг}}{T_p} & 0 \end{vmatrix} = -\frac{k_{ос} \cdot k_{тг} \cdot k_{пр} \cdot c}{T_p \cdot J_э \cdot L_{дв}}$$

$$\Delta_1 = \begin{vmatrix} -\frac{k_p \cdot k_{пр} \cdot U_{зАд}}{L_{дв}} & -\frac{k_{ос} \cdot k_{тг} \cdot k_p \cdot k_{пр} + c}{L_{дв}} & \frac{k_{пр}}{L_{дв}} \\ 0 & 0 & 0 \\ 0 & -\frac{U_{зАд}}{T_p} & 0 \end{vmatrix} = -\frac{c \cdot k_{пр} \cdot U_{зАд}}{T_p \cdot J_э \cdot L_{дв}}$$

$$\Delta_2 = \begin{vmatrix} -\frac{R_{двг}}{L_{дв}} & -\frac{k_p \cdot k_{пр} \cdot U_{зАд}}{L_{дв}} & \frac{k_{пр}}{L_{дв}} \\ \frac{c}{J_э} & 0 & 0 \\ 0 & -\frac{U_{зАд}}{T_p} & 0 \end{vmatrix} = -\frac{c \cdot k_{пр} \cdot U_{зАд}}{T_p \cdot J_э \cdot L_{дв}}$$

$$\Delta_3 = \begin{vmatrix} -\frac{R_{двг}}{L_{дв}} & -\frac{k_{ос} \cdot k_{тг} \cdot k_p \cdot k_{пр} + c}{L_{дв}} & -\frac{k_p \cdot k_{пр} \cdot U_{зАд}}{L_{дв}} \\ \frac{c}{J_э} & 0 & 0 \\ 0 & -\frac{k_{ос} \cdot k_{тг}}{T_p} & -\frac{U_{зАд}}{T_p} \end{vmatrix}$$

$$= \frac{k_{ос} \cdot k_{тг} \cdot k_p \cdot k_{пр} \cdot U_{зАд}}{T_p \cdot J_э \cdot L_{дв}} - \frac{c \cdot U_{зАд} \cdot (k_{ос} \cdot k_{тг} \cdot k_p \cdot k_{пр} + c)}{T_p \cdot J_э \cdot L_{дв}}$$

$$= -\frac{c^2 \cdot U_{зАд}}{T_p \cdot J_э \cdot L_{дв}}$$

$$i_ч = \frac{\Delta_1}{\Delta} = 0, \omega_ч = \frac{\Delta_2}{\Delta} = \frac{U_{зАд}}{k_{ос} \cdot k_{тг}}, U_{у.и.ч} = \frac{\Delta_3}{\Delta} = \frac{c \cdot U_{зАд}}{k_{ос} \cdot k_{тг} \cdot k_{пр}}$$

Визначимо постійні інтегрування при нульових початкових умовах ($i(0) = 0$, $\omega(0) = 0$, $U_{у.и.}(0) = 0$):

$$x(0) = \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} i_ч \\ \omega_ч \\ U_{у.и.ч} \end{pmatrix} + N_1 \cdot \begin{pmatrix} h1_{\lambda 1} \\ h2_{\lambda 1} \\ h3_{\lambda 1} \end{pmatrix} + N_2 \cdot Re \left[\begin{pmatrix} h1_{\lambda 1} \\ h2_{\lambda 1} \\ h3_{\lambda 1} \end{pmatrix} \right] + N_3 \cdot Im \left[\begin{pmatrix} h1_{\lambda 1} \\ h2_{\lambda 1} \\ h3_{\lambda 1} \end{pmatrix} \right]$$

У матричній формі:

$$\begin{pmatrix} N_1 \\ N_2 \\ N_3 \end{pmatrix} \cdot \begin{pmatrix} 1 & 1 & 0 \\ h2_{\lambda 1} & Re(h2_{\lambda 2}) & Im(h2_{\lambda 2}) \\ h3_{\lambda 1} & Re(h3_{\lambda 2}) & Im(h3_{\lambda 2}) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0 \\ -\frac{U_{зАд}}{k_{ос} \cdot k_{тг}} \\ -\frac{c \cdot U_{зАд}}{k_{ос} \cdot k_{тг} \cdot k_{пр}} \end{pmatrix}$$

Розв'яжемо цю СЛАР методом Крамера:

$$\Delta = \begin{vmatrix} 1 & 1 & 0 \\ h2_{\lambda 1} & Re(h2_{\lambda 2}) & Im(h2_{\lambda 2}) \\ h3_{\lambda 1} & Re(h3_{\lambda 2}) & Im(h3_{\lambda 2}) \end{vmatrix}$$

$$= Re(h2_{\lambda 2}) \cdot Re(h3_{\lambda 2}) + h3_{\lambda 1} \cdot Im(h2_{\lambda 2}) - Re(h3_{\lambda 2}) \cdot Im(h2_{\lambda 2}) - h2_{\lambda 1} \cdot Im(h3_{\lambda 2})$$

$$\Delta_1 = \begin{vmatrix} 0 & 1 & 0 \\ -\frac{U_{3AD}}{k_{OC} \cdot k_{TG}} & Re(h2_{\lambda 2}) & Im(h2_{\lambda 2}) \\ -\frac{c \cdot U_{3AD}}{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot k_{PP}} & Re(h3_{\lambda 2}) & Im(h3_{\lambda 2}) \end{vmatrix}$$

$$= \frac{c \cdot U_{3AD} \cdot Im(h2_{\lambda 2})}{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot k_{PP}} + \frac{U_{3AD} \cdot Im(h3_{\lambda 2})}{k_{OC} \cdot k_{TG}}$$

$$\Delta_2 = \begin{vmatrix} 1 & 0 & 0 \\ h2_{\lambda 1} & -\frac{U_{3AD}}{k_{OC} \cdot k_{TG}} & Im(h2_{\lambda 2}) \\ h3_{\lambda 1} & -\frac{c \cdot U_{3AD}}{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot k_{PP}} & Im(h3_{\lambda 2}) \end{vmatrix}$$

$$= -\frac{U_{3AD} \cdot Im(h3_{\lambda 2})}{k_{OC} \cdot k_{TG}} + \frac{c \cdot U_{3AD} \cdot Im(h2_{\lambda 2})}{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot k_{PP}}$$

$$\Delta_3 = \begin{vmatrix} 1 & 1 & 0 \\ h2_{\lambda 1} & Re(h2_{\lambda 2}) & -\frac{U_{3AD}}{k_{OC} \cdot k_{TG}} \\ h3_{\lambda 1} & Re(h3_{\lambda 2}) & -\frac{c \cdot U_{3AD}}{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot k_{PP}} \end{vmatrix}$$

$$= \frac{c \cdot U_{3AD} \cdot Re(h2_{\lambda 2})}{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot k_{PP}} - \frac{U_{3AD} \cdot h3_{\lambda 1}}{k_{OC} \cdot k_{TG}} + \frac{U_{3AD} \cdot Re(h3_{\lambda 2})}{k_{OC} \cdot k_{TG}}$$

$$+ \frac{c \cdot U_{3AD} \cdot h2_{\lambda 1}}{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot k_{PP}}$$

$$= \frac{c \cdot U_{3AD} \cdot (h2_{\lambda 1} - Re(h2_{\lambda 2}))}{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot k_{PP}} + \frac{U_{3AD} \cdot (Re(h3_{\lambda 2}) - h3_{\lambda 1})}{k_{OC} \cdot k_{TG}}$$

$$C_1 = \frac{\Delta_1}{\Delta}, C_2 = \frac{\Delta_2}{\Delta}, C_3 = \frac{\Delta_3}{\Delta}$$

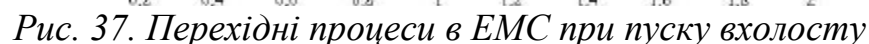
Через громіздкість отриманих виражень будемо позначати тут постійні інтегрування як N_1 , N_2 й N_3 .

Запишемо тимчасові залежності, що вийшли:

$$i(t) = i_{\text{ч}} + N_1 \cdot h1_{\lambda 1} \cdot e^{\lambda_1 t} + N_2 \cdot Re(h1_{\lambda 2} \cdot e^{\lambda_1 t}) + N_3 \cdot Im(h1_{\lambda 2} \cdot e^{\lambda_1 t})$$

$$= N_1 \cdot e^{-\alpha \cdot t} + N_2 \cdot e^{-\alpha \cdot t} \cdot \cos(\beta t) + N_3 \cdot e^{-\alpha \cdot t} \cdot \sin(\beta t)$$

Графіки перехідних процесів у замкнутому електроприводі постійного струму на базі двигуна 2ПФ200ЛУХЛ4 представлені на мал. 37.



3.4.2. Зупинка електромеханічної системи, що працювала на холостому ході

Запишемо СДР, що описує процеси при зупинці ЕМС:

$$\begin{cases} T_p \cdot \frac{dU_{y.и}(t)}{dt} = -k_{oc} \cdot k_{тг} \cdot \omega(t) \\ [(-k_{oc} \cdot k_{тг} \cdot \omega(t)) \cdot k_p + U_{y.и}(t)] \cdot k_{пр} = L_{дв} \cdot \frac{di(t)}{dt} + i(t) \cdot R_{двг} + \omega(t) \cdot c \\ i(t) \cdot c - M_c = J_{\Sigma} \cdot \frac{d\omega(t)}{dt} \end{cases}$$

Запишемо систему в нормальній формі Коші:

$$\begin{cases} \frac{di(t)}{dt} = \frac{1}{L_{дв}} \cdot [(-k_{oc} \cdot k_{тг} \cdot \omega(t)) \cdot k_p + dU_{y.и}(t)] \cdot k_{пр} - i(t) \cdot R_{двг} - \omega(t) \cdot c \\ \frac{d\omega(t)}{dt} = \frac{1}{J_{\Sigma}} \cdot (i(t) \cdot c - M_c) \\ \frac{dU_{y.и}(t)}{dt} = \frac{1}{T_p} \cdot (-k_{oc} \cdot k_{тг} \cdot \omega(t)) \end{cases}$$

Представимо систему в матричному виді:

$$\frac{d}{dt} \begin{bmatrix} i(t) \\ \omega(t) \\ U_{y.и}(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{R_{двг}}{L_{дв}} & -\frac{k_{oc} \cdot k_{тг} \cdot k_p \cdot k_{пр} + c}{L_{дв}} & \frac{k_{пр}}{L_{дв}} \\ \frac{c}{J_{\Sigma}} & 0 & 0 \\ 0 & -\frac{k_{oc} \cdot k_{тг}}{T_p} & 0 \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} i(t) \\ \omega(t) \\ U_{y.и}(t) \end{bmatrix}$$

Знайдемо власні значення матриці А з рівняння

$\det(A - \lambda \cdot E) = 0$:

$$\begin{vmatrix} -\frac{R_{двг}}{L_{дв}} & -\frac{k_{oc} \cdot k_{тг} \cdot k_p \cdot k_{пр} + c}{L_{дв}} & \frac{k_{пр}}{L_{дв}} \\ \frac{c}{J_{\Sigma}} & -\lambda & 0 \\ 0 & -\frac{k_{oc} \cdot k_{тг}}{T_p} & -\lambda \end{vmatrix} = \left(-\frac{R_{двг}}{L_{дв}} - \lambda \right) \cdot \lambda^2 - \frac{k_{oc} \cdot k_{тг} \cdot k_{пр} \cdot c}{T_p \cdot J_{\Sigma} \cdot L_{дв}} - \lambda \cdot \frac{c}{J_{\Sigma}} \cdot \left(\frac{k_{oc} \cdot k_{тг} \cdot k_p \cdot k_{пр} + c}{L_{дв}} \right) = 0$$

Припустимо, що корінь характеристичного рівняння й власні вектора матриці А такі ж, як і при пуску ЕМС:

$$\lambda_1 = -\alpha, \lambda_{2,3} = -\alpha \pm j\beta.$$

$$h1_{\lambda_1} = h2_{\lambda_2} = 1$$

$$h2_{\lambda_1} = -\frac{c}{J_{\Sigma} \cdot a}$$

$$h3_{\lambda_1} = -\frac{k_{oc} \cdot k_{тг} \cdot c}{T_p \cdot J_{\Sigma} \cdot a^2}$$

$$h2_{\lambda 2} = -\frac{\alpha \cdot c}{J_3 \cdot (\alpha^2 + \beta^2)} - j \frac{\beta \cdot c}{J_3 \cdot (\alpha^2 + \beta^2)}$$

$$h3_{\lambda 2} = -\frac{k_{OC} \cdot k_{ТГ} \cdot c \cdot \cos(2\varphi)}{T_p \cdot J_3 \cdot (\alpha^2 + \beta^2)} - j \frac{k_{OC} \cdot k_{ТГ} \cdot c \cdot j \sin(2\varphi)}{T_p \cdot J_3 \cdot (\alpha^2 + \beta^2)}$$

Де $\varphi = \arctg\left(\frac{\beta}{\alpha}\right) - \pi$

Загальне розв'язання однорідної СДР:

$$x_0(t) = N_1 \cdot \begin{pmatrix} h1_{\lambda 1} \\ h2_{\lambda 1} \\ h3_{\lambda 1} \end{pmatrix} \cdot e^{\lambda_1 \cdot t} + N_2 \cdot \operatorname{Re} \left[\begin{pmatrix} h1_{\lambda 1} \\ h2_{\lambda 1} \\ h3_{\lambda 1} \end{pmatrix} \cdot e^{\lambda_1 \cdot t} \right] + N_3 \cdot \operatorname{Im} \left[\begin{pmatrix} h1_{\lambda 1} \\ h2_{\lambda 1} \\ h3_{\lambda 1} \end{pmatrix} \cdot e^{\lambda_1 \cdot t} \right]$$

Знайдемо приватне розв'язання неоднорідної СДР при $t > \infty$:

$$\begin{bmatrix} -\frac{R_{двГ}}{L_{дв}} & -\frac{k_{OC} \cdot k_{ТГ} \cdot k_P \cdot k_{ПР} + c}{L_{дв}} & \frac{k_{ПР}}{L_{дв}} \\ \frac{c}{J_3} & 0 & 0 \\ 0 & -\frac{k_{OC} \cdot k_{ТГ}}{T_p} & 0 \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} i_{\text{ч}} \\ \omega_{\text{ч}} \\ U_{\text{у.и.ч}} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

Як й у випадку зупинкаа ДПС НЗ, при векторі вільних членів, рівному нулю $B \cdot 1(t) = 0$, частка розв'язання неоднорідної СДР дорівнює нулю:

$i_{\text{ч}}=0, \omega_{\text{ч}}=0, U_{\text{у.и.ч}}=0$

Визначимо постійні інтегрування при ненульових початкових умовах

$$i(0) = 0, \omega(0) = \frac{U_{\text{ЗАД}}}{k_{OC} \cdot k_{ТГ}}, U_{\text{у.и}}(0) = \frac{c \cdot U_{\text{ЗАД}}}{k_{OC} \cdot k_{ТГ} \cdot k_{ПР}}$$

(див. приватне розв'язання неоднорідної СДР при пуску ЕМС):

$$x(0) = \begin{pmatrix} 0 \\ \frac{U_{\text{ЗАД}}}{k_{OC} \cdot k_{ТГ}} \\ \frac{c \cdot U_{\text{ЗАД}}}{k_{OC} \cdot k_{ТГ} \cdot k_{ПР}} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} i_{\text{ч}} \\ \omega_{\text{ч}} \\ U_{\text{у.и.ч}} \end{pmatrix} + N_1 \cdot \begin{pmatrix} h1_{\lambda 1} \\ h2_{\lambda 1} \\ h3_{\lambda 1} \end{pmatrix} + N_2 \cdot \operatorname{Re} \left[\begin{pmatrix} h1_{\lambda 1} \\ h2_{\lambda 1} \\ h3_{\lambda 1} \end{pmatrix} \right] + N_3 \cdot \operatorname{Im} \left[\begin{pmatrix} h1_{\lambda 1} \\ h2_{\lambda 1} \\ h3_{\lambda 1} \end{pmatrix} \right]$$

У матричній формі:

$$\begin{pmatrix} N_1 \\ N_2 \\ N_3 \end{pmatrix} \cdot \begin{pmatrix} 1 & 1 & 0 \\ h2_{\lambda 1} & \operatorname{Re}(h2_{\lambda 2}) & \operatorname{Im}(h2_{\lambda 2}) \\ h3_{\lambda 1} & \operatorname{Re}(h3_{\lambda 2}) & \operatorname{Im}(h3_{\lambda 2}) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0 \\ \frac{U_{\text{ЗАД}}}{k_{OC} \cdot k_{ТГ}} \\ \frac{c \cdot U_{\text{ЗАД}}}{k_{OC} \cdot k_{ТГ} \cdot k_{ПР}} \end{pmatrix}$$

Розв'яжемо цю систему методом Крамера:

$$\begin{aligned}
\Delta &= \begin{vmatrix} 1 & 1 & 0 \\ h2_{\lambda 1} & Re(h2_{\lambda 2}) & Im(h2_{\lambda 2}) \\ h3_{\lambda 1} & Re(h3_{\lambda 2}) & Im(h3_{\lambda 2}) \end{vmatrix} \\
&= Re(h2_{\lambda 2}) \cdot Re(h3_{\lambda 2}) + h3_{\lambda 1} \cdot Im(h2_{\lambda 2}) - Re(h3_{\lambda 2}) \cdot Im(h2_{\lambda 2}) \\
&\quad - h2_{\lambda 1} \cdot Im(h3_{\lambda 2}) \\
\Delta_1 &= \begin{vmatrix} 0 & 1 & 0 \\ \frac{U_{3AD}}{k_{OC} \cdot k_{TG}} & Re(h2_{\lambda 2}) & Im(h2_{\lambda 2}) \\ \frac{c \cdot U_{3AD}}{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot k_{PP}} & Re(h3_{\lambda 2}) & Im(h3_{\lambda 2}) \end{vmatrix} \\
&= \frac{c \cdot U_{3AD} \cdot Im(h2_{\lambda 2})}{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot k_{PP}} - \frac{U_{3AD} \cdot Im(h3_{\lambda 2})}{k_{OC} \cdot k_{TG}} \\
\Delta_2 &= \begin{vmatrix} 1 & 0 & 0 \\ h2_{\lambda 1} & \frac{U_{3AD}}{k_{OC} \cdot k_{TG}} & Im(h2_{\lambda 2}) \\ h3_{\lambda 1} & \frac{c \cdot U_{3AD}}{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot k_{PP}} & Im(h3_{\lambda 2}) \end{vmatrix} = \frac{U_{3AD} \cdot Im(h3_{\lambda 2})}{k_{OC} \cdot k_{TG}} - \frac{c \cdot U_{3AD} \cdot Im(h2_{\lambda 2})}{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot k_{PP}} \\
\Delta_3 &= \begin{vmatrix} 1 & 1 & 0 \\ h2_{\lambda 1} & Re(h2_{\lambda 2}) & \frac{U_{3AD}}{k_{OC} \cdot k_{TG}} \\ h3_{\lambda 1} & Re(h3_{\lambda 2}) & \frac{c \cdot U_{3AD}}{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot k_{PP}} \end{vmatrix} \\
&= \frac{c \cdot U_{3AD} \cdot Re(h2_{\lambda 2})}{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot k_{PP}} + \frac{U_{3AD} \cdot h3_{\lambda 1}}{k_{OC} \cdot k_{TG}} - \frac{U_{3AD} \cdot Re(h3_{\lambda 2})}{k_{OC} \cdot k_{TG}} \\
&\quad - \frac{c \cdot U_{3AD} \cdot h2_{\lambda 1}}{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot k_{PP}} \\
&= \frac{c \cdot U_{3AD} \cdot (Re(h2_{\lambda 2}) - h2_{\lambda 1})}{k_{OC} \cdot k_{TG} \cdot k_{PP}} + \frac{U_{3AD} \cdot (h3_{\lambda 1} - Re(h3_{\lambda 2}))}{k_{OC} \cdot k_{TG}}
\end{aligned}$$

$$N_1 = \frac{\Delta_1}{\Lambda}, N_2 = \frac{\Delta_2}{\Lambda}, N_3 = \frac{\Delta_3}{\Lambda}$$

Через громіздкість отриманих виражень також будемо позначати постійні інтегрування як N_1 , N_2 й N_3 .

Запишемо тимчасові залежності, що вийшли:

$$\begin{aligned}
i(t) &= i_{\text{ч}} + N_1 \cdot h1_{\lambda 1} \cdot e^{\lambda_1 t} + N_2 \cdot Re(h1_{\lambda 2} \cdot e^{\lambda_1 t}) + N_3 \cdot Im(h1_{\lambda 2} \cdot e^{\lambda_1 t}) \\
&= N_1 \cdot e^{-\alpha t} + N_2 \cdot e^{-\alpha t} \cdot \cos(\beta t) + N_3 \cdot e^{-\alpha t} \cdot \sin(\beta t) \\
\omega(t) &= \omega_{\text{ч}} + N_1 \cdot h2_{\lambda 1} \cdot e^{\lambda_1 t} + N_2 \cdot Re(h2_{\lambda 2} \cdot e^{\lambda_1 t}) + N_3 \cdot Im(h2_{\lambda 2} \cdot e^{\lambda_1 t}) \\
&= N_1 \cdot \frac{c}{J_3 \cdot a} \cdot e^{-\alpha t} + N_2 \\
&\quad \cdot \left(\frac{\beta \cdot c \cdot e^{-\alpha t} \cdot \sin(\beta t) - \alpha \cdot c \cdot e^{-\alpha t} \cdot \cos(\beta t)}{J_3 \cdot (\alpha^2 + \beta^2)} \right) - N_3 \\
&\quad \cdot \left(\frac{\alpha \cdot c \cdot e^{-\alpha t} \cdot \sin(\beta t) + \beta \cdot c \cdot e^{-\alpha t} \cdot \cos(\beta t)}{J_3 \cdot (\alpha^2 + \beta^2)} \right)
\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
U_{y.и}(t) &= U_{y.и\check{c}} + N_1 \cdot h3_{\lambda_1} \cdot e^{\lambda_1 t} + N_2 \cdot \text{Re}(h3_{\lambda_2} \cdot e^{\lambda_1 t}) + N_3 \cdot \text{Im}(h3_{\lambda_2} \cdot e^{\lambda_1 t}) \\
&= N_1 \cdot \frac{k_{oc} \cdot k_{тг} \cdot c}{T_p \cdot J_3 \cdot a^2} \cdot e^{-\alpha \cdot t} + N_2 \cdot \\
&\cdot \left(\frac{k_{oc} \cdot k_{тг} \cdot c \cdot \sin(2\varphi) \cdot e^{-\alpha \cdot t} \cdot \sin(\beta t) - k_{oc} \cdot k_{тг} \cdot c \cdot \cos(2\varphi) \cdot e^{-\alpha \cdot t} \cdot \cos(\beta t)}{T_p \cdot J_3 \cdot (\alpha^2 + \beta^2)} \right) \\
&- N_3 \cdot \\
&\cdot \left(\frac{k_{oc} \cdot k_{тг} \cdot c \cdot \sin(2\varphi) \cdot e^{-\alpha \cdot t} \cdot \cos(\beta t) + k_{oc} \cdot k_{тг} \cdot c \cdot \cos(2\varphi) \cdot e^{-\alpha \cdot t} \cdot \sin(\beta t)}{T_p \cdot J_3 \cdot (\alpha^2 + \beta^2)} \right)
\end{aligned}$$

Графіки перехідних процесів при зупинці ЕМС, що працювала на холостому ході, представлені на мал. 38.

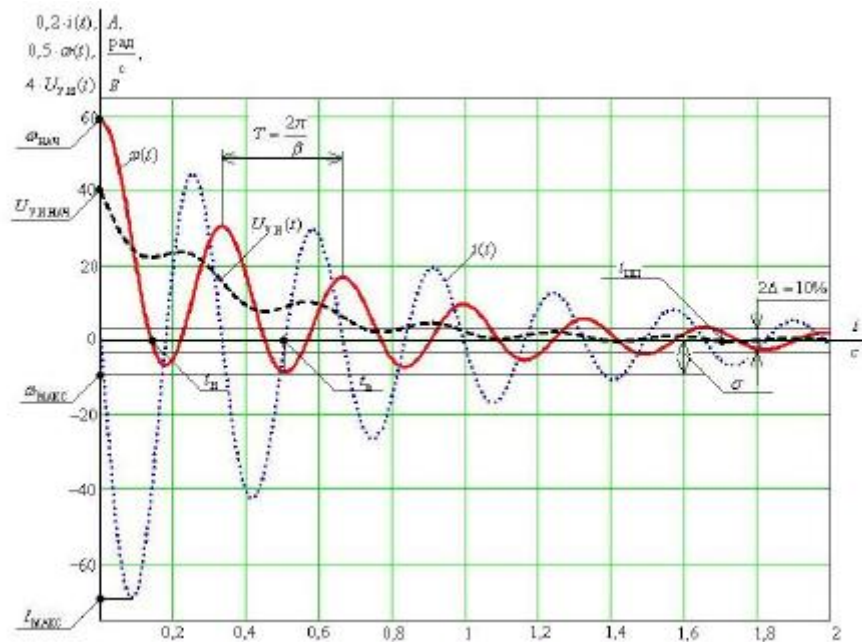


Рис. 38. Перехідні процеси при зупинкає ЕМС