

Лекція №20. Переходні процеси електропривода з лінійною механічною характеристикою.

20.1. Переходні процеси при $\omega_0 = \text{const}$, $M_c = f(\omega)$.

У випадку лінійності M_c від ω , тобто при $M_c = k\omega$ диференціальне рівняння, що визначає поведінку електроприводу, має:

$$\omega_0 = \omega \cdot \left(1 + \frac{\Delta\omega_y}{\omega_y} \right) + T_M \cdot \frac{d\omega}{dt},$$

де ω_y – швидкість усталеного режиму при $M_c = M_y$, а $\Delta\omega_y$ – спад швидкості при усталеному режимі (рис.20.1).

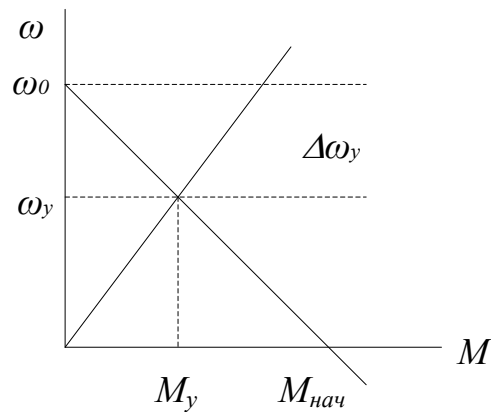


Рис.20.1.

Враховуючи, що $\omega_y + \Delta\omega_y = \omega_0$ і перемножуючи обидві частини рівняння на $\frac{\omega_y}{\omega_0}$, отримаємо

$$\omega_0 \cdot \frac{\omega_y}{\omega_0} = \omega \cdot \frac{\omega_y}{\omega_0} \cdot \left(1 + \frac{\Delta\omega_y}{\omega_y} \right) + T_M \cdot \frac{d\omega}{dt} \cdot \frac{\omega_y}{\omega_0} \text{ або}$$

$$\omega_y = \omega + T_M \cdot \frac{\omega_y}{\omega_0} \cdot \frac{d\omega}{dt} = \omega + T'_M \cdot \frac{d\omega}{dt},$$

$$\text{де } T'_M = T_M \cdot \frac{\omega_y}{\omega_0}.$$

Розв'язок цього рівняння відносно ω і M дає закони зміни ω і M

$$\omega = \omega_y \cdot \left(1 - e^{-\frac{t}{T'_M}} \right) + \omega_{нач} \cdot e^{-\frac{t}{T'_M}}; \quad M = M_y \cdot \left(1 - e^{-\frac{t}{T'_M}} \right) + M_{нач} \cdot e^{-\frac{t}{T'_M}}$$

Тривалість перехідного процесу $t = T'_M \cdot \ln \frac{\omega_{нач} - \omega_y}{\omega_{кон} - \omega_y}$.

Тут $T'_M = T_M \cdot \frac{\omega_y}{\omega_0}$ – це час, протягом якого електропривод розженеться до ω_y при постійному моменті, рівному пусковому $M_{п.}$

При $M_c = M_0 + K_1\omega$ і $M_c = M_0 - K_1\omega$ (рис.20.2) перехідний процес описується цими ж рівняннями, що і при $M_c = K\omega$, але в них $T'_M = T_M \cdot \frac{\omega_y}{\omega'}$.

При вентиляторному моменті опору диференціальне рівняння, що відображає перехідний процес, має вигляд:

$$\omega_0 = \omega \cdot \left(1 + \omega \cdot \frac{\Delta\omega_y}{\omega_y}\right) + T_M \cdot \frac{d\omega}{dt}$$

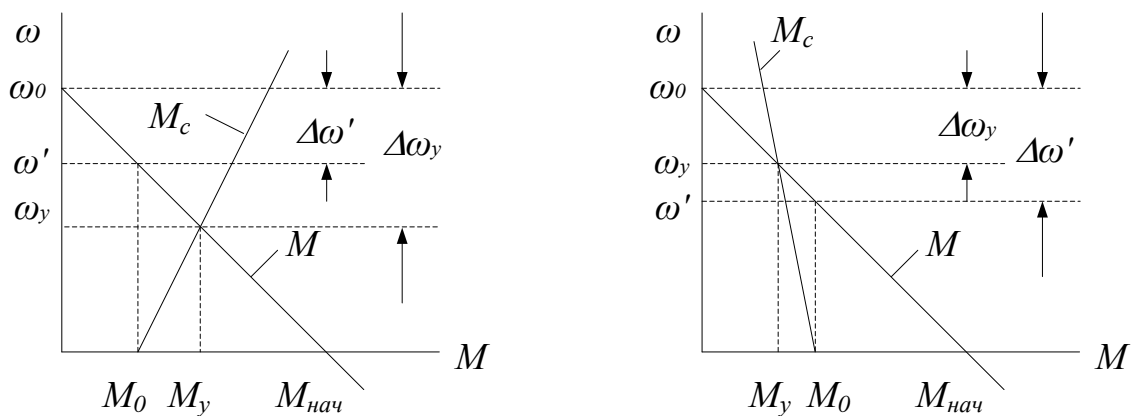


Рис.20.2.

Хоча це рівняння розв'язати можна, проте кінцеві результати малоприменні для практичного використання. Тому на практиці частіше використовуються графічні і графоаналітичні методи. Природно, що такі методи дають лише наближені результати, однак, при ретельному виконанні їх точність достатня для вирішення практичних завдань. Правда, такі методи мають і такий недолік: вони не дають можливості отримати загальні висновки. Рішення може бути знайдено лише для випадків, коли значення всіх параметрів електроприводу відомі.

20.2. Перехідні процеси при $\omega_0=f(t)$ і $M_c=const$

При пуску електроприводу включенням його в мережу на повну напругу $U = const$ і $f_1 = const$ перехідні процеси виникають при стрибку напруги, або як прийнято говорити, при стрибку керуючого впливу $\omega_0 = const$. Для

обмеження кидків струму і моменту в розімкнутих системах в якірне або роторне коло двигуна доводиться вводити додатковий опір.

У замкнених системах (Г-Д, ТП-Д, ТПЧ-АД та ін.) є можливість формувати перехідні процеси, близькі до оптимальних, шляхом плавної зміни керуючого впливу. Вони протікають в цьому випадку при $\omega_0 = f(t)$. При цьому є можливість обмежувати темп наростання керуючого впливу допустимим значенням $\omega_0 = \varepsilon_0 t$, де ε_0 – допустиме з тих чи інших причин прискорення електроприводу.

Проаналізуємо особливості перехідних процесів при лінійній зміні керуючого впливу в часі, тобто при лінійній зміні U_d або f_1 , при якому $\omega_0 = \omega_{0\text{поч}} + \varepsilon_0 t$.

Якщо підставити значення $\omega_0(t)$ в раніше отримане диференціальне рівняння, що визначає перехідний процес при $\omega_0 = \text{const}$, одержимо

У разі $\frac{T_M}{T_s} > 2$ впливом електромагнітної інерції можна знехтувати, вважаючи $T_s \cong 0$. Тоді

$$T_M \cdot \frac{d\omega}{dt} + \omega = \omega_0 - \Delta\omega_c = \omega_{0\text{нач}} + \varepsilon_0 \cdot t - \Delta\omega_c.$$

Права частина цього рівняння – частковий розв’язок, що відповідає сталому режиму, який настане після загасання вільних складових. Для цього режиму загальний характер руху такий:

$$T_s \cdot T_M \cdot \frac{d^2\omega}{dt^2} + T_M \cdot \frac{d\omega}{dt} + \omega = \omega_0 - \Delta\omega_c = \omega_{0\text{кон}} + \varepsilon_0 t - \Delta\omega_c.$$

Тут $\omega = a + bt$, де a і b – невизначені коефіцієнти, що знаходяться з початкових умов.

Маючи на увазі, що $\frac{d\omega}{dt} = a + b = \varepsilon_0$, можна написати

$$T_M \cdot \varepsilon_0 + a + bt = \omega_{0\text{нач}} + \varepsilon_0 \cdot t - \Delta\omega_c.$$

При $t = 0$

Загальне розв’язок диференціального рівняння щодо ω

$$a = \omega_{0\text{нач}} - T_M \cdot \varepsilon_0 - \Delta\omega_c.$$

Загальне розв’язок диференціального рівняння щодо ω

$$\omega = a + b \cdot t + A \cdot e^{-\frac{t}{T_M}} = \omega_{0\text{нач}} - T_M \cdot \varepsilon_0 - \Delta\omega_c + \varepsilon_0 \cdot t + A \cdot e^{-\frac{t}{T_M}}.$$

При $t=0$ $\omega_{нач} = \omega_{0нач} - T_M \cdot \varepsilon_0 - \Delta\omega_c + A$, звідки

$$A = \omega_{нач} - (\omega_{0нач} - T_M \cdot \varepsilon_0 - \Delta\omega_c).$$

Остаточно закон зміни швидкості

$$\omega = \varepsilon_0 \cdot t + (\omega_{0нач} - T_M \cdot \varepsilon_0 - \Delta\omega_c)(1 - e^{-\frac{t}{T_M}}) + \omega_{нач} \cdot e^{-\frac{t}{T_M}}.$$

Диференціальне рівняння системи щодо моменту при має вигляд з урахуванням динамічного моменту

$$T_M \cdot \frac{dM}{dt} + M = M_c + J_\Sigma \frac{d\omega}{dt} = M_c + T_M \cdot \varepsilon_0 \cdot \beta.$$

а його розв'язок щодо моменту:

$$M = (M_c + T_M \cdot \beta \cdot \varepsilon_0)(1 - e^{-\frac{t}{T_M}}) + M_{нач} \cdot e^{-\frac{t}{T_M}}.$$

Скористаємося отриманими загальними виразами для $\omega = f(t)$ і $M = f(t)$ для аналізу перехідних процесів електроприводу з лінійною механічною характеристикою при реактивному моменті M_c , обмежившись лише режимом пуску. Зобразимо механічні характеристики, на яких електропривод працює в процесі пуску, а поруч будуть зображуватися криві перехідного процесу.

Процес пуску розбивається на 3 етапи. На першому етапі двигун нерухомий ($\omega = 0$), а зростання ω_0 викликає лінійне зростання його моменту.

$$M = \beta(\omega_0 - \omega) - T_s \frac{dM}{dt} = \beta(\omega_0 - \omega) = \beta(\omega_{0нач} + \varepsilon_0 \cdot t) = \beta \cdot \varepsilon_0 \cdot t.$$

Так як $\omega_{поч} = 0$, $\omega = 0$

Перший етап закінчується, коли $M = M_c$. Час запізнювання (див. рис.20.3).

$$t = t_s = \frac{M}{\beta \cdot \varepsilon_0} = \frac{\Delta\omega_c}{\varepsilon_0}.$$

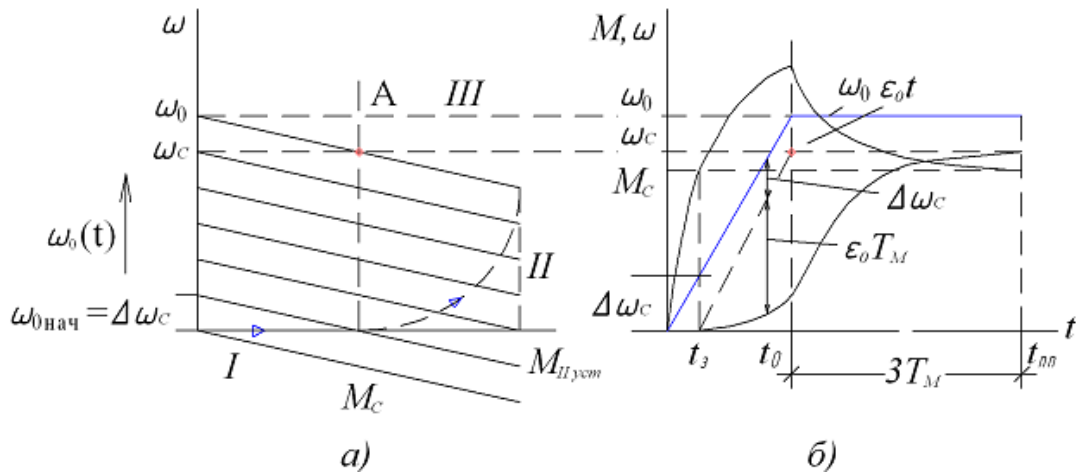


Рис.20.3.

Після досягнення моментом двигуна значення, рівного M_c , двигун приходить в обертання і починається другий етап (II), який закінчиться, коли ω_0 перестане змінюватися, тобто стане рівною $\omega_0 = \text{const}$. Початкові умови для другого етапу: $\omega_{\text{поч}} = 0$; $\omega_{0\text{поч}} = \Delta\omega_c$; $M_{\text{поч}} = M_c$.

Переносючи початок координат в точку t_3 і відраховуємо час звідси. Отже, закони зміни ω і M будуть такими при $t = 0$

$$\omega = \varepsilon_0 \cdot t + (\Delta\omega_c - \Delta\omega_c - T_M \cdot \varepsilon_0)(1 - e^{-\frac{t}{T_M}}) + 0 = \varepsilon_0 \cdot t - T_M \cdot \varepsilon_0(1 - e^{-\frac{t}{T_M}}).$$

$$M = (M_c + T_M \cdot \beta \cdot \varepsilon_0)(1 - e^{-\frac{t}{T_M}}) + M_c \cdot e^{-\frac{t}{T_M}} = M_c + T_M \cdot \beta \cdot \varepsilon_0(1 - e^{-\frac{t}{T_M}}).$$

Криві, що відображають процес на цьому етапі зображені на рис. 20.3,б.

В кінці другого етапу ($t = t_0$) двигун виходить на характеристику, що відповідає $\omega_0 = \text{const}$. До цього він послідовно переходить з однієї характеристики на іншу, кожній з яких відповідає своя ω_0 (рис.20.3,а).

Залежності $\omega = f(t)$ і $M = f(t)$ дозволяють побудувати фазову траєкторію, тобто динамічну характеристику.

На третьому етапі (III) двигун працює при постійній напрузі (незмінній частоті f_1) при $\omega_0 = \text{const}$. Відбувається дотягування двигуна до швидкості ω_c , що відповідає сталому режиму в точці А. На цьому етапі закони зміни ω і M описуються рівняннями, що відповідають $\omega_0 = \text{const}$, тобто сталості керуючого впливу (постійної гапруги U мережі або постійної частоти f_1).

$$\omega = \omega_c(1 - e^{-\frac{t}{T_M}}) + \omega_{\text{нач}} \cdot e^{-\frac{t}{T_M}}. \quad M = M_c(1 - e^{-\frac{t}{T_M}}) + M_{\text{нач}} \cdot e^{-\frac{t}{T_M}}.$$

Початок координат при цьому треба перенести в точку t_0 , тобто час на цьому етапі відраховується від t_0 . Загальний час перехідного процесу $t_{\text{III}} = t_3 + t_0 + 3T_M$.

