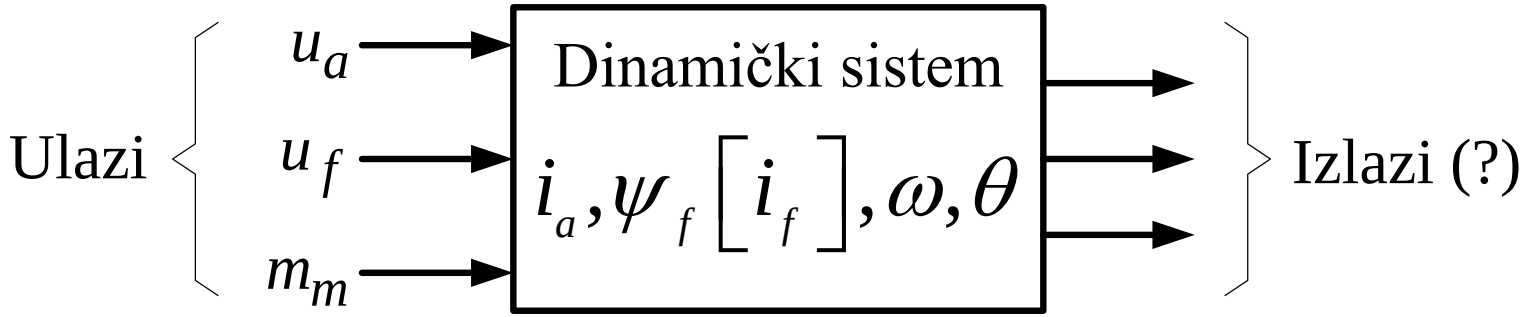
DINAMIKA

Dinamički sistem - pogon sa motorom za jednosmernu struju:

N:



U opštem slučaju ovaj dinamički sistem je NELINEARAN

MATEMATIČKI MODEL POGONA SA NEZAVISNO POBUĐENOM JEDNOSMEROM MAŠINOM

Ponavljanje gradiva.

N:

$$T_a \frac{di_{a*}}{dt} = \frac{1}{R_{a*}}\left(u_{a*} - \psi_{f*} \cdot \omega_*\right) - i_{a*}$$

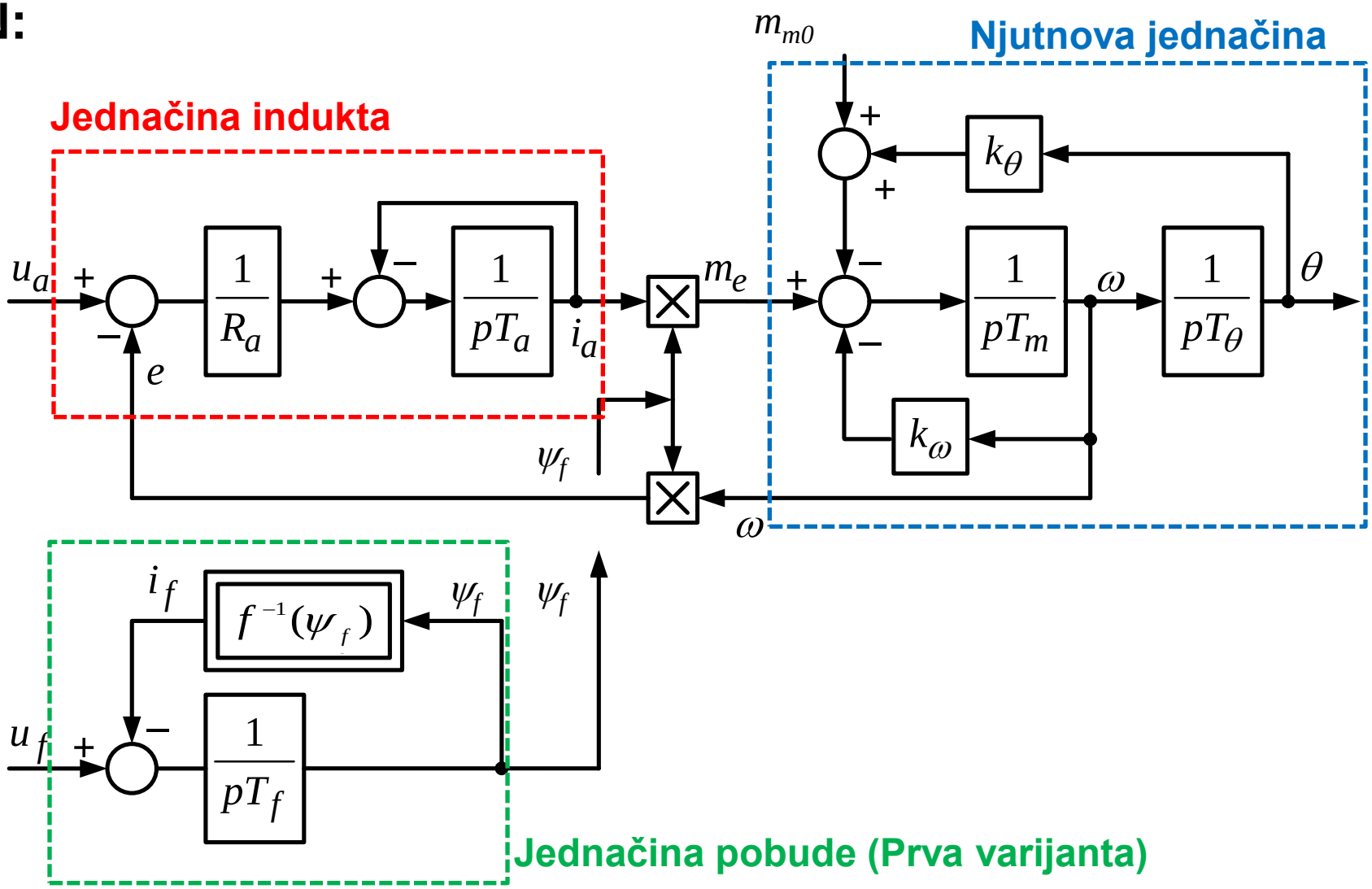
$$T_f \frac{d\left(L_{f*}\left(i_{f*}\right) \cdot i_{f*}\right)}{dt} = T_f \frac{d\psi_{f*}}{dt} = u_{f*} - i_{f*}$$

$$T_m \frac{d\omega_*}{dt} = \psi_{f*} \cdot i_{a*} - m_{m*}, \qquad m_{m*} = m_{0*} + k_{\omega*} \cdot \omega_* + k_{\theta*}\theta_*$$

$$T_\theta \frac{d\theta_*}{dt} = \omega_*$$

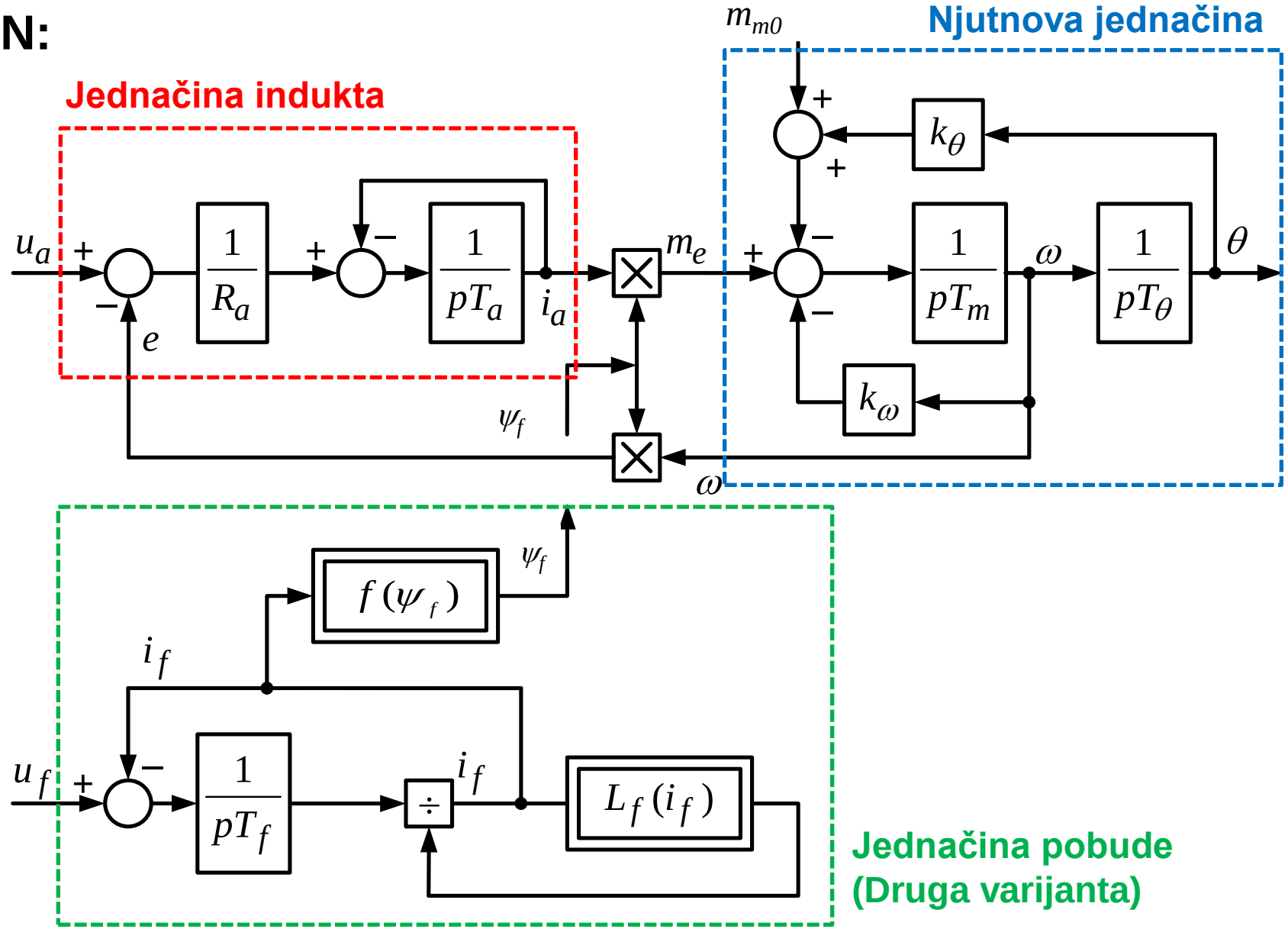
BLOK DIJAGRAM MATEMATIČKOG MODELA POGONA

N:



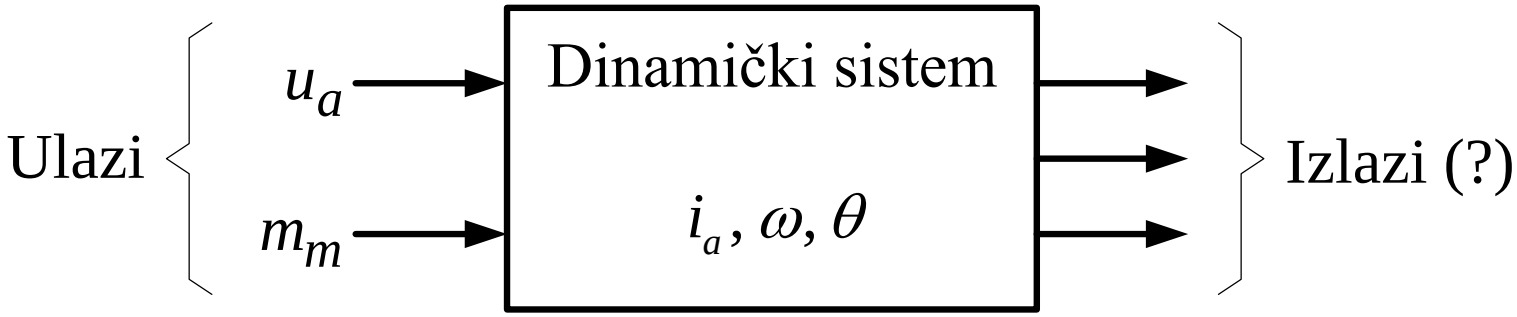
BLOK DIJAGRAM MATEMATIČKOG MODELA POGONA

N:



LINEARAN SLUČAJ $\psi_f = const.$

Ovaj uslov eliminiše jednačinu pobudnog kola.



U prostoru stanja model pogona - dinamičkog sistema je:

$$\frac{d}{dt}\begin{bmatrix} i_a \\ \omega \\ \theta \end{bmatrix} = \left[\begin{array}{cc|c} -\frac{1}{T_a} & -\frac{\psi_f}{R_a T_a} & 0 \\ \frac{\psi_f}{T_m} & -\frac{k_\omega}{T_m} & -\frac{k_\theta}{T_m} \\ \hline 0 & \frac{1}{T_\theta} & 0 \end{array}\right] \begin{bmatrix} i_a \\ \omega \\ \theta \end{bmatrix} + \left[\begin{array}{cc} \frac{1}{R_a T_a} & 0 \\ 0 & -\frac{1}{T_m} \\ \hline 0 & 0 \end{array}\right] \begin{bmatrix} u_a \\ m_m \end{bmatrix}$$

$$\frac{d}{dt}\,\vec{\mathbf{x}} = \mathbf{A} \cdot \vec{\mathbf{x}} + \mathbf{B} \cdot \vec{\mathbf{u}}$$

A - matrica sistema

B - matrica ulaza

$\vec{\mathbf{x}}$ - vektor stanja

$\vec{\mathbf{u}}$ - vektor ulaza

VEKTOR IZLAZA

Kod dinamičkih sistema kao što su elektromotorni pogoni, ulazi se obično ne prosleđuju direktno na izlaz, pa je:

$$\vec{\mathbf{y}} = \mathbf{C} \cdot \vec{\mathbf{x}}$$

Za $\vec{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} i_a & i_f & \omega & \theta \end{bmatrix}^T$

Ako je: $\vec{\mathbf{y}} = \vec{\mathbf{x}}$ $\mathbf{C} = \mathbf{I}$ – jedinična matrica

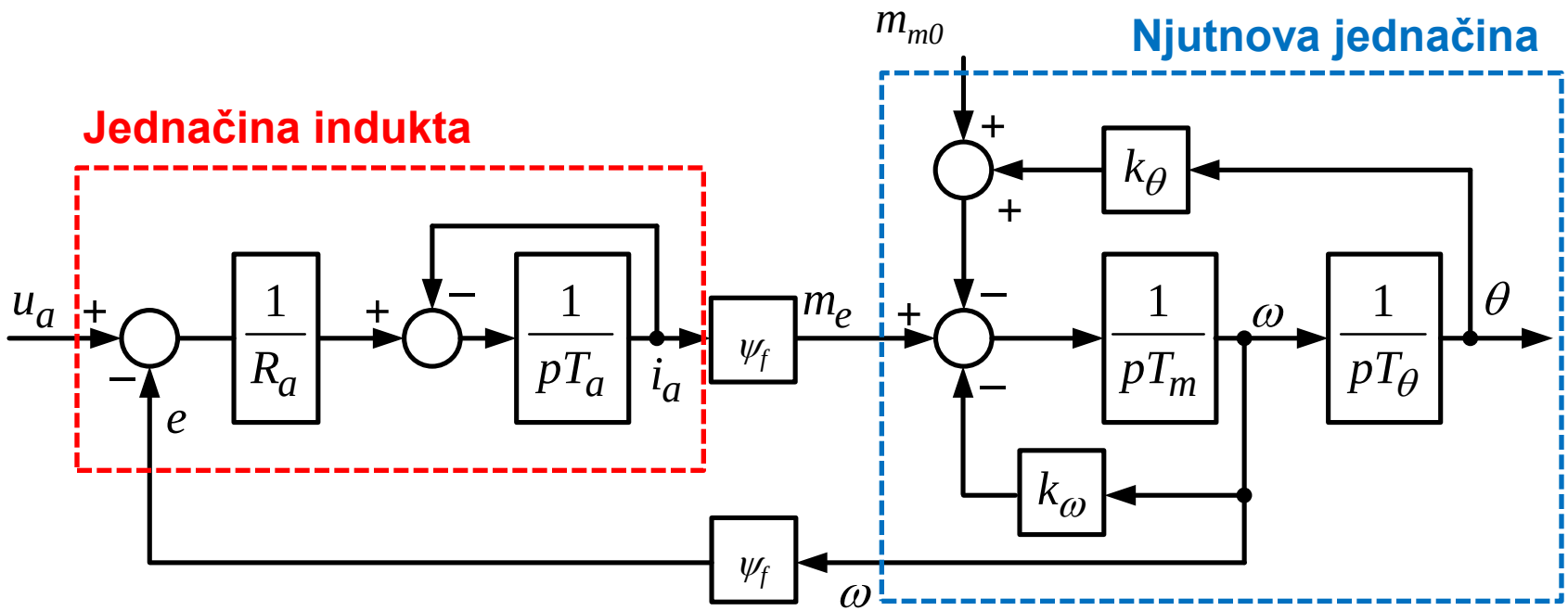
$$\vec{\mathbf{y}} = \begin{bmatrix} \omega \end{bmatrix} \qquad \mathbf{C} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 & 0 \end{bmatrix}$$

$$\vec{\mathbf{y}} = \begin{bmatrix} \omega & i_a \end{bmatrix}^T \qquad \mathbf{C} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}$$

Na sličan način može se odrediti matrica $\mathbf{C}$ i za druge slučajeve.

Blok dijagram u operatorskom domenu:

N:

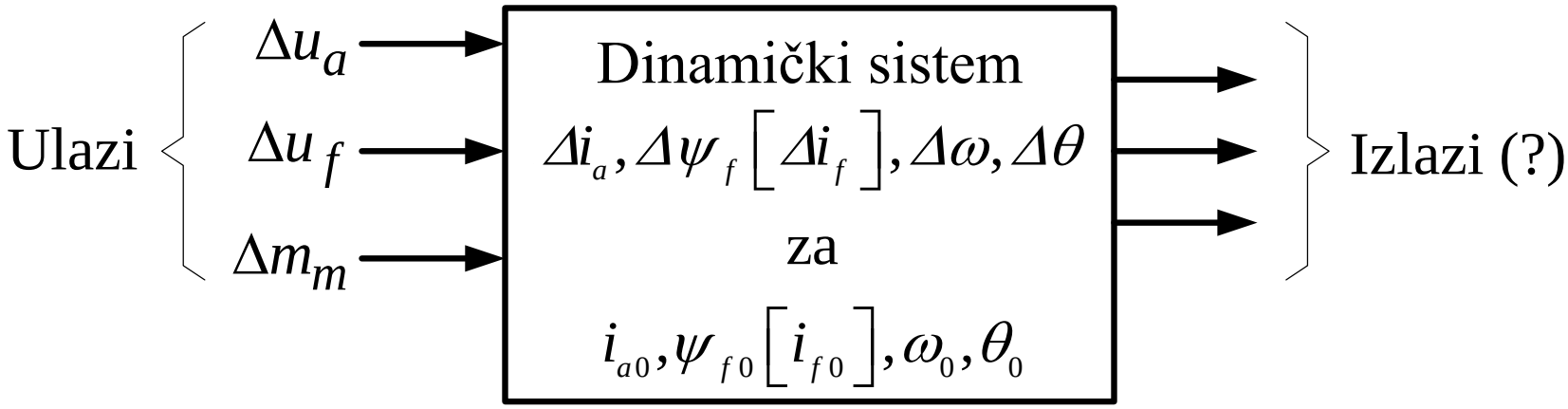


LINEARIZOVANI SLUČAJ $\psi_f \neq const.$

Matematički model *nelinearnog* dinamičkog sistema može se *linearizovati* u radnoj tački, odnosno u okolini radne tačke, stacionarnog stanja.

Na osnovu poznavanja vrednosti *vektora ulaza*: $\vec{\mathbf{u}}_0$
u posmatranom režimu i jednačina stacionarnog stanja
može se odrediti odgovarajuća vrednost v*ektora stanja*: $\vec{\mathbf{x}}_0$

Dinamički sistem pogona sa nezavisno pobuđenim motorom za jednosmernu struju, sad je:



ANALIZA DINAMIČKIH REŽIMA

Metode:

- Funkcije prenosa;
- Polovi i sopstvene vrednosti;
- Modelovanje.

Primenu navedenih metoda razmotrićemo na najjednostavnijem primeru u kome je posmatrani dinamički sistem *LINEARAN*.

$\psi_f = const.$ $\qquad k_\omega = 0$

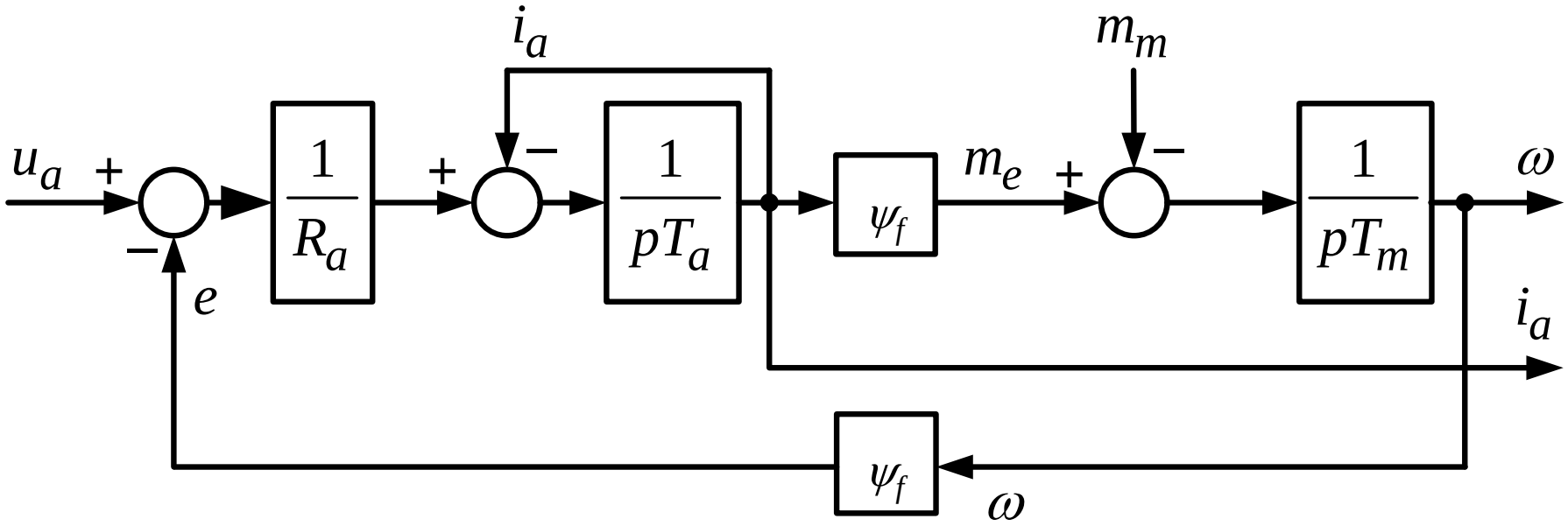
Nećemo uzimati u razmatranje treću promenljivu stanja θ.

$m_m = m_{m0}$

FUNKCIJE PRENOSA

Operatorski domen.

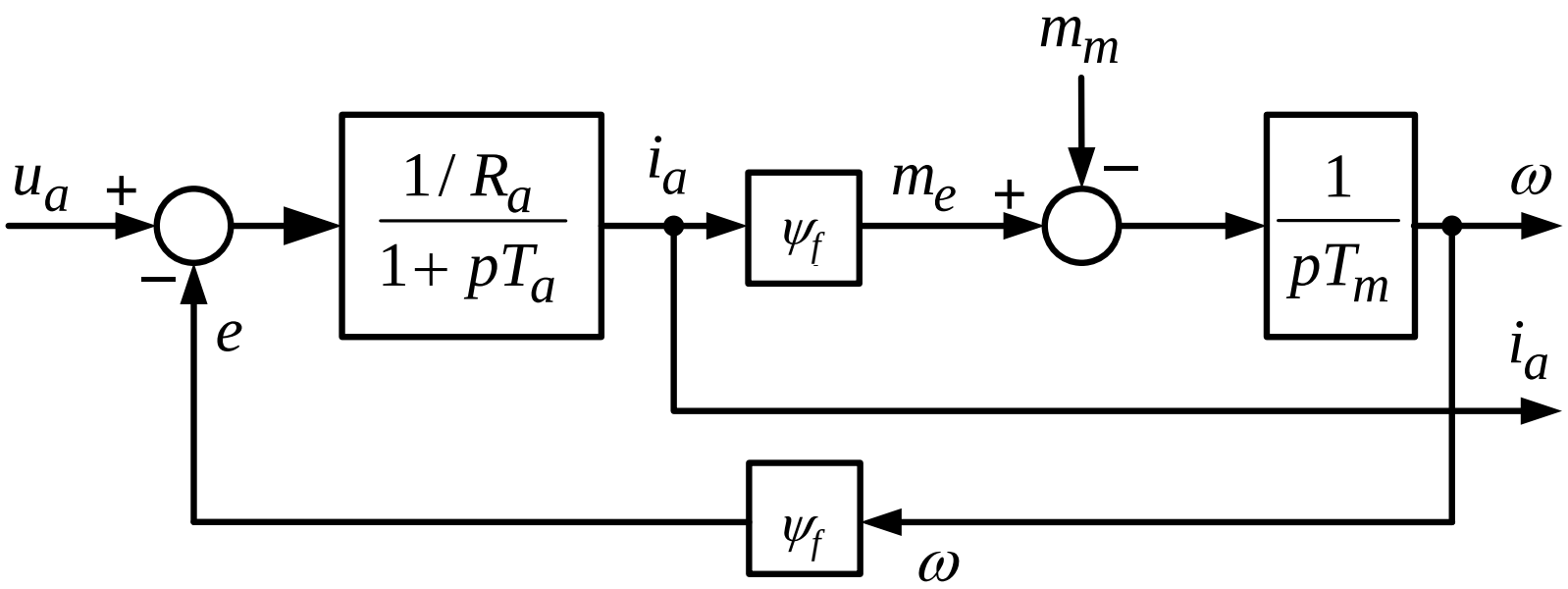
Blok dijagram koji odgovara ovom slučaju je:



Ulazi u sistem: u_a i m_m.

Izlazi iz sistema, npr.: ω i i_a.

Druga varijanta blok dijagrama, gde je jednom funkcijom prenosa zamenjena jednačina indukta:



Ulazi u sistem: u_a i m_m.

Izlazi iz sistema, npr.: ω i i_a.

Funkcije prenosa koje se dobijaju poznatim metodama, pomoću blok dijagrama:

$$\frac{\omega}{u_a}(p) = \frac{\psi_f / R_a}{p^2 T_a T_m + p T_m + \psi_f^2 / R_a}$$

$$\frac{i_a}{u_a}(p) = \frac{p T_m / R_a}{p^2 T_a T_m + p T_m + \psi_f^2 / R_a}$$

$$\frac{\omega}{m_m}(p) = \frac{-(1 + p T_a)}{p^2 T_a T_m + p T_m + \psi_f^2 / R_a}$$

$$\frac{i_a}{m_m}(p) = \frac{\psi_f / R_a}{p^2 T_a T_m + p T_m + \psi_f^2 / R_a}$$

PROSTOR STANJA

U prostoru stanja sistem jednačina je:

$$\frac{d}{dt}\begin{bmatrix} i_a \\ \omega \end{bmatrix} = \underbrace{\begin{bmatrix} -\frac{1}{T_a} & -\frac{\psi_f}{R_a T_a} \\ \frac{\psi_f}{T_m} & 0 \end{bmatrix}}_{\mathbf{A}} \cdot \begin{bmatrix} i_a \\ \omega \end{bmatrix} + \underbrace{\begin{bmatrix} \frac{1}{R_a T_a} & 0 \\ 0 & -\frac{1}{T_m} \end{bmatrix}}_{\mathbf{B}} \cdot \begin{bmatrix} u_a \\ m_m \end{bmatrix}$$

$$\frac{d}{dt}\,\vec{\mathbf{x}} = \mathbf{A} \cdot \vec{\mathbf{x}} + \mathbf{B} \cdot \vec{\mathbf{u}}$$

A - matrica sistema

B - matrica ulaza

$\vec{\mathbf{x}}$ - vektor stanja

$\vec{\mathbf{u}}$ - vektor ulaza

Ako se usvoje isti izlazi kao u prethodnom slučaju, onda je:

$$\begin{bmatrix} \omega \\ i_a \end{bmatrix} = \underbrace{\begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix}}_{\mathbf{C}} \cdot \begin{bmatrix} i_a \\ \omega \end{bmatrix}$$

$$\vec{\mathbf{y}} = \mathbf{C} \cdot \vec{\mathbf{x}}$$

$\mathbf{C}$ - matrica izlaza

$\vec{\mathbf{x}}$ - vektor stanja

$\vec{\mathbf{y}}$ - vektor izlaza

Zamenjujući:

$$\frac{d}{dt} = p$$

Može se izvesti:

$$\vec{\mathbf{y}} = H\left(p\right) \cdot \vec{\mathbf{u}} = \mathbf{C} \cdot \left(p\mathbf{I} - \mathbf{A}\right)^{-1} \cdot \mathbf{B} \cdot \vec{\mathbf{u}}$$

$$\vec{\mathbf{y}} = \mathbf{C} \cdot \frac{adj\left(p\mathbf{I} - \mathbf{A}\right)}{\det\left(p\mathbf{I} - \mathbf{A}\right)} \cdot \mathbf{B} \cdot \vec{\mathbf{u}}$$

$H(p)$ - Matrica prenosa.

$$H\left(p\right) = \begin{bmatrix} H_{u\omega}\left(p\right) & H_{m\omega}\left(p\right) \\ H_{ui}\left(p\right) & H_{mi}\left(p\right) \end{bmatrix}$$

Pojedinačne funkcije prenosa:

$$H_{u\omega}(p) = \frac{\psi_f / R_a}{p^2 T_a T_m + p T_m + \psi_f^2 / R_a}$$

$$H_{m\omega}(p) = \frac{-(1 + p T_a)}{p^2 T_a T_m + p T_m + \psi_f^2 / R_a}$$

$$H_{ui}(p) = \frac{p T_m / R_a}{p^2 T_a T_m + p T_m + \psi_f^2 / R_a}$$

$$H_{mi}(p) = \frac{\psi_f / R_a}{p^2 T_a T_m + p T_m + \psi_f^2 / R_a}$$

POLOVI I SOPSTVENE VREDNOSTI

Rešavanjem karakteristične jednačine dobijaju se polovi posmatranog dinamičkog sistema – pogona sa nezavisno pobuđenim motorom jednosmerne struje.

N:

$$p^2 T_a T_m + p T_m + \psi_f^2 / R_a = 0$$

Sopstvene vrednosti sistema dobijaju se rešavanjem jednačine:

$$\det\left(\lambda \mathbf{I} - \mathbf{A}\right) = \det\begin{bmatrix} \lambda + \dfrac{1}{T_a} & \dfrac{\psi_f}{R_a T_a} \\ -\dfrac{\psi_f}{T_m} & \lambda \end{bmatrix} = 0$$

Karakteristična jednačina:

N:

$$\left(\lambda+\frac{1}{T_a}\right)\cdot\lambda-\left(-\frac{\psi_f}{T_m}\right)\cdot\left(\frac{\psi_f}{R_aT_a}\right)=0$$

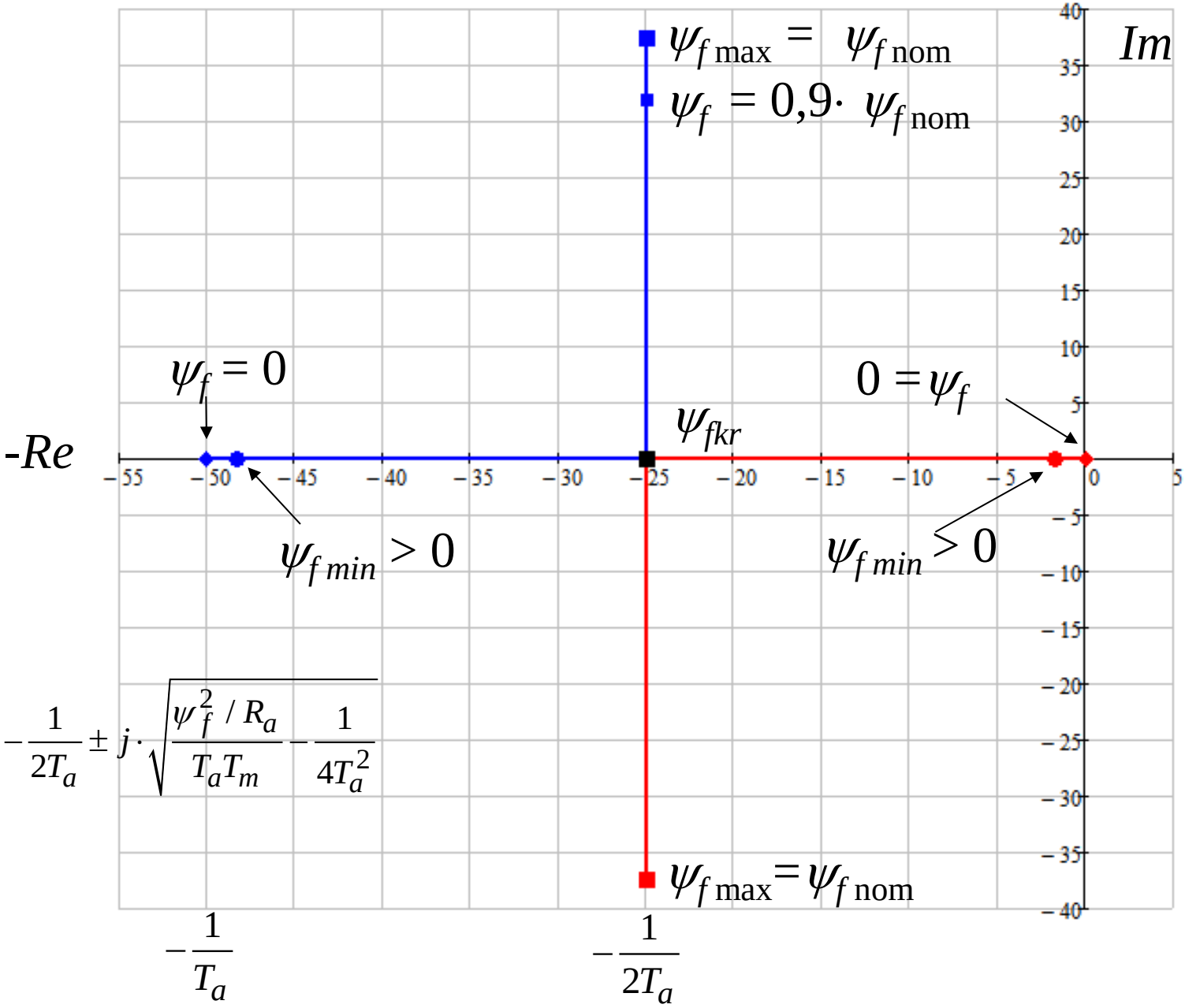
$$\lambda^2\cdot T_aT_m+\lambda\cdot T_m+\frac{\psi_f^2}{R_a}=0$$

Rešenja karakteristične jednačine su:

$$p_{1/2}=\lambda_{1/2}=-\frac{1}{2T_a}\pm j\cdot\sqrt{\frac{\psi_f^2/R_a}{T_aT_m}-\frac{1}{4T_a^2}}$$

Uticaj fluksa na raspored polova - sopstvenih vrednosti.

N:



$$p_{1/2} = \lambda_{1/2} = -\frac{1}{2T_a} \pm j \cdot \sqrt{\frac{\psi_f^2 / R_a}{T_a T_m} - \frac{1}{4T_a^2}}$$

Vrednost fluksa pri kojoj se polovi izjednačavaju, odnosno postaju realni brojevi.

$$\psi_{fkr} = \pm \frac{1}{2} \sqrt{\frac{T_m R_a}{T_a}}$$

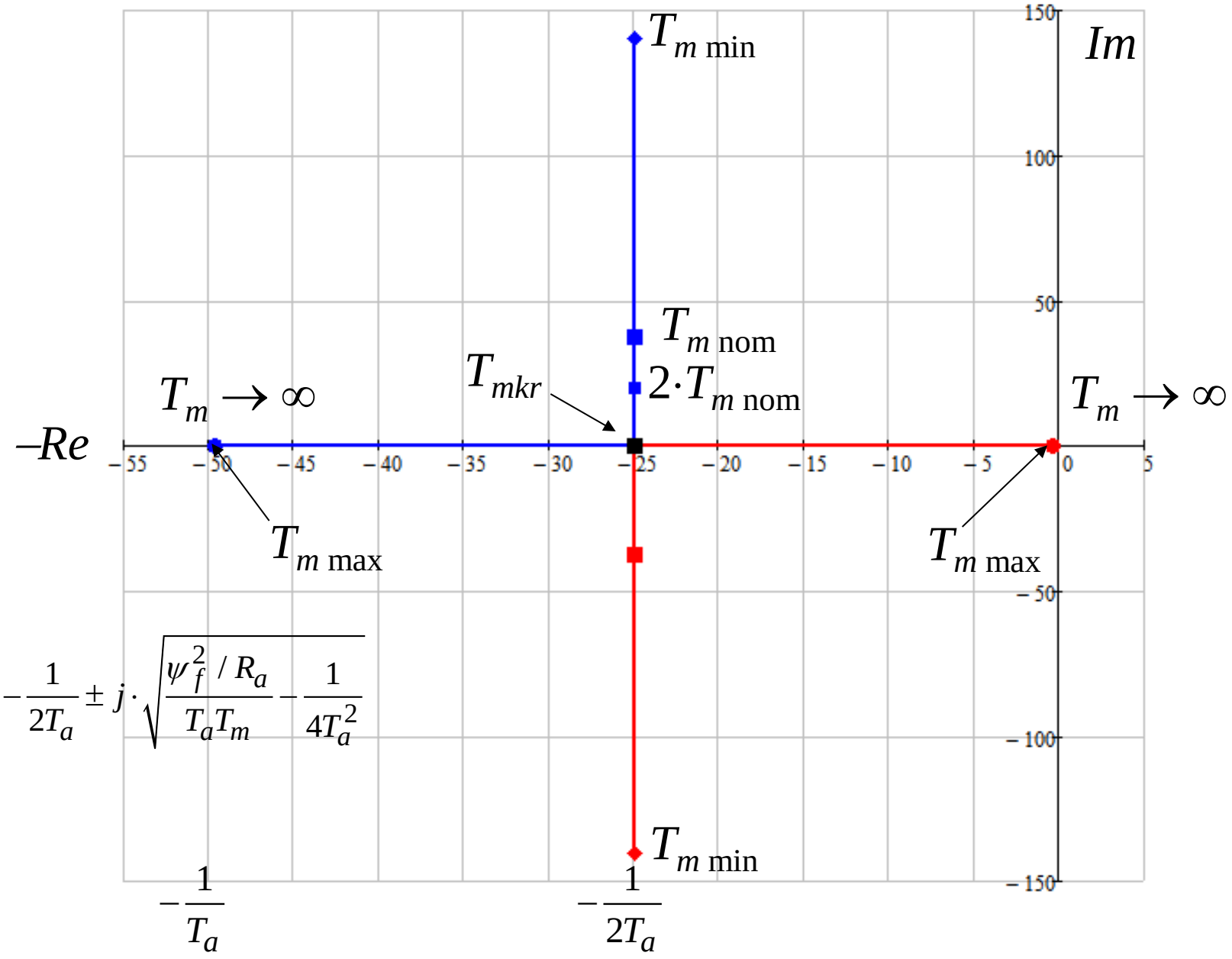
Za $0 < \psi_{f\,\min} < \psi_f < \psi_{fkr}$ $\quad \mathrm{Im}\left[\mathrm{p}_{1/2}\right] = \mathrm{Im}\left[\lambda_{1/2}\right] = 0$

Za $\psi_{fkr} < \psi_f < \psi_{fnom}$ $\quad \mathrm{Re}\left[p_{1/2}\right] = \mathrm{Re}\left[\lambda_{1/2}\right] = -\frac{1}{2T_a}$

$$\mathrm{Im}\left[p_{1/2}\right] = \mathrm{Im}\left[\lambda_{1/2}\right] \neq 0$$

Uticaj mom. inercije (T_m) na raspored polova – sopst. vrednosti

N:



$$p_{1/2} = \lambda_{1/2} = -\frac{1}{2T_a} \pm j \cdot \sqrt{\frac{\psi_f^2 / R_a}{T_a T_m} - \frac{1}{4T_a^2}}$$

Vrednost mehaničke vremenske konstante pri kojoj dolazi do promene prirode polova

$$T_{mkr} = \frac{4T_a \cdot \psi_f^2}{R_a}$$

za $T_{mkr} < T_m < T_{m\max}$ $\quad \mathrm{Im}\left[p_{1/2}\right] = \mathrm{Im}\left[\lambda_{1/2}\right] = 0$

za $T_{m\min} < T_m < T_{mkr}$ $\quad \mathrm{Re}\left[p_{1/2}\right] = \mathrm{Re}\left[\lambda_{1/2}\right] = -\frac{1}{2T_a}$

$$\mathrm{Im}\left[p_{1/2}\right] = \mathrm{Im}\left[\lambda_{1/2}\right] \neq 0$$

Uticaj dod. otpora (R_{ad}) na raspored polova – sopst. vrednosti

Karakteristična jednačina može se napisati:

$$p^2 T_a T_m + p T_m + \psi_{f*}^2 / R_{a*} = 0$$

$$p^2 T_m T_a + p T_m + \frac{\psi_{f*}^2 T_a}{R_{a*} T_a} = 0, \quad p^2 T_m T_a + p T_m + \frac{\psi_{f*}^2 T_a}{\frac{R_a}{R_{ab}} \frac{L_a}{R_a}} = 0, \quad p^2 T_m T_a + p T_m + \frac{\psi_{f*}^2 T_a R_{ab}}{L_a} = 0$$

gde je: $T_a = \dfrac{L_a}{R_a + R_{ad}}$

Polovi (sopstvene vrednosti) su:

$$p_{1/2} = \lambda_{1/2} = -\frac{1}{2T_a} \pm j \sqrt{\frac{\psi_{f*}^2 \cdot R_{ab}}{L_a T_m} - \frac{1}{4T_a^2}}$$

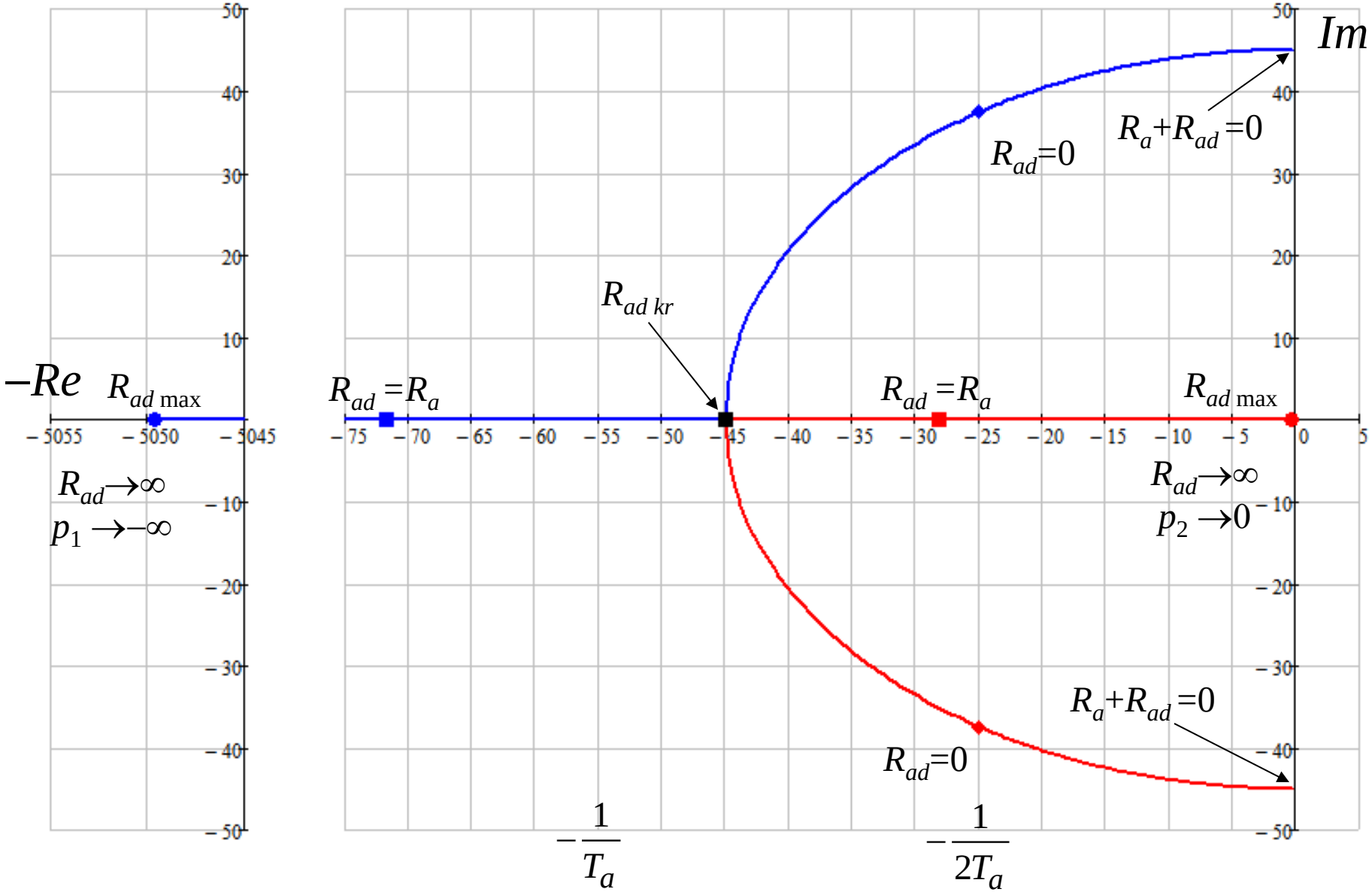
Za $R_a + R_{ad} \to 0$ $\quad T_a \to \infty$ $\quad p_{1/2} = \lambda_{1/2} = \pm j \psi_{f*} \sqrt{\dfrac{R_{ab}}{L_a \cdot T_m}}$

Za $R_{ad} \to \infty$ $\quad T_a \to 0$ $\quad p_1 = \lambda_1 = \to -\infty$

$p_2 = \lambda_2 = \to 0$

Za $R_{ad\,kr} = \dfrac{2 \cdot \psi_{f*} \cdot L_a}{\sqrt{T_m \cdot L_a / R_{ab}}} - R_a$ $\quad p_1 = p_2 = \lambda_1 = \lambda_2 = -\dfrac{1}{2T_a}$

$\mathrm{Im}(p_{1/2}) = 0$!!!



Ne sme se zaboraviti da je min $[R_a + R_{ad}] = R_a$!!!!

PROCENA PONAŠANJA POGONA U TRANZIJENTNIM STANJIMA POMOĆU FUNKCIJA PRENOSA

Potrebno je odrediti:

$\Delta y(t)$ za odgovarajuće $\Delta u(t)$

Egzaktna zavisnost dobija se inverznom Laplasovom transformacijom:

$$\Delta y(t) = \mathcal{L}^{-1}\left[\frac{y}{u}(p)\cdot\Delta u(p)\right]$$

Za inženjerske potrebe dovoljno je napraviti procenu na osnovu poznavanja:

-polova (sopstvenih vrednosti);

-vrednosti $\Delta y(0)$ i

-vrednosti $\Delta y\ (\infty)$.

Podsećanje…

LAPLASOVA TRANSFORMACIJA

$$F(p) = \pounds\left(f(t)\right) = \int_0^{\infty} f(t) \cdot e^{-pt} dt$$

Umesto promenljive *t* – vreme, uvodi se promenljiva "*p*" – Laplasov operator, kompleksna promenljiva:

$$p = \sigma + j \cdot \omega = \xi \cdot \omega_n + j \cdot \omega_n \sqrt{1 - \xi^2}$$

Gde je: σ – prigušenje;

ω – sopstvena učestanost;

ξ – relativno prigušenje;

ω_n – prirodna učestanost.

Pierre-Simon Laplace
1749-1827



Podsećanje…

Važne relacije:

$$\pounds\left[\frac{df(t)}{dt}\right] = pF(p) - f\left(0^{+}\right)$$

$$\pounds\left[\int_0^t f(t)\,dt\right] = \frac{F(p)}{p}$$

$$\lim_{t\to 0} f(t) = \lim_{p\to\infty} pF(p) \qquad \lim_{t\to\infty} f(t) = \lim_{p\to 0} pF(p)$$

Jedinična odskočna funkcija

$$h(t) = \begin{cases} 1 & t \geq 0 \\ 0 & t < 0 \end{cases} \qquad \pounds[h(t)] = \frac{1}{p}$$

Jedinična impulsna funkcija

$$\delta(t) = \begin{cases} +\infty & t = 0 \\ 0 & t \neq 0 \end{cases} \qquad \int_{-\infty}^{+\infty} \delta(t)\cdot dt = 1 \qquad \pounds[\delta(t)] = 1$$

Jedinična nagibna funkcija

$$\pounds[t\cdot h(t)] = \frac{1}{p^2}$$

$$\Delta y(0) = \lim_{p \to \infty} \left[p \frac{y}{u}(p) \cdot \Delta u(p) \right]$$

$$\Delta y(\infty) = \lim_{p \to 0} \left[p \frac{y}{u}(p) \cdot \Delta u(p) \right]$$

Karakteristični ulazi:

- " step "

$$\Delta u(p) = \frac{\Delta u}{p}$$

- " impuls "

$$\Delta u(p) = \Delta u$$

Za posmatrani pogon:

$$H_{u\omega}(p) = \frac{\psi_f / R_a}{p^2 T_a T_m + p T_m + \psi_f^2 / R_a}$$

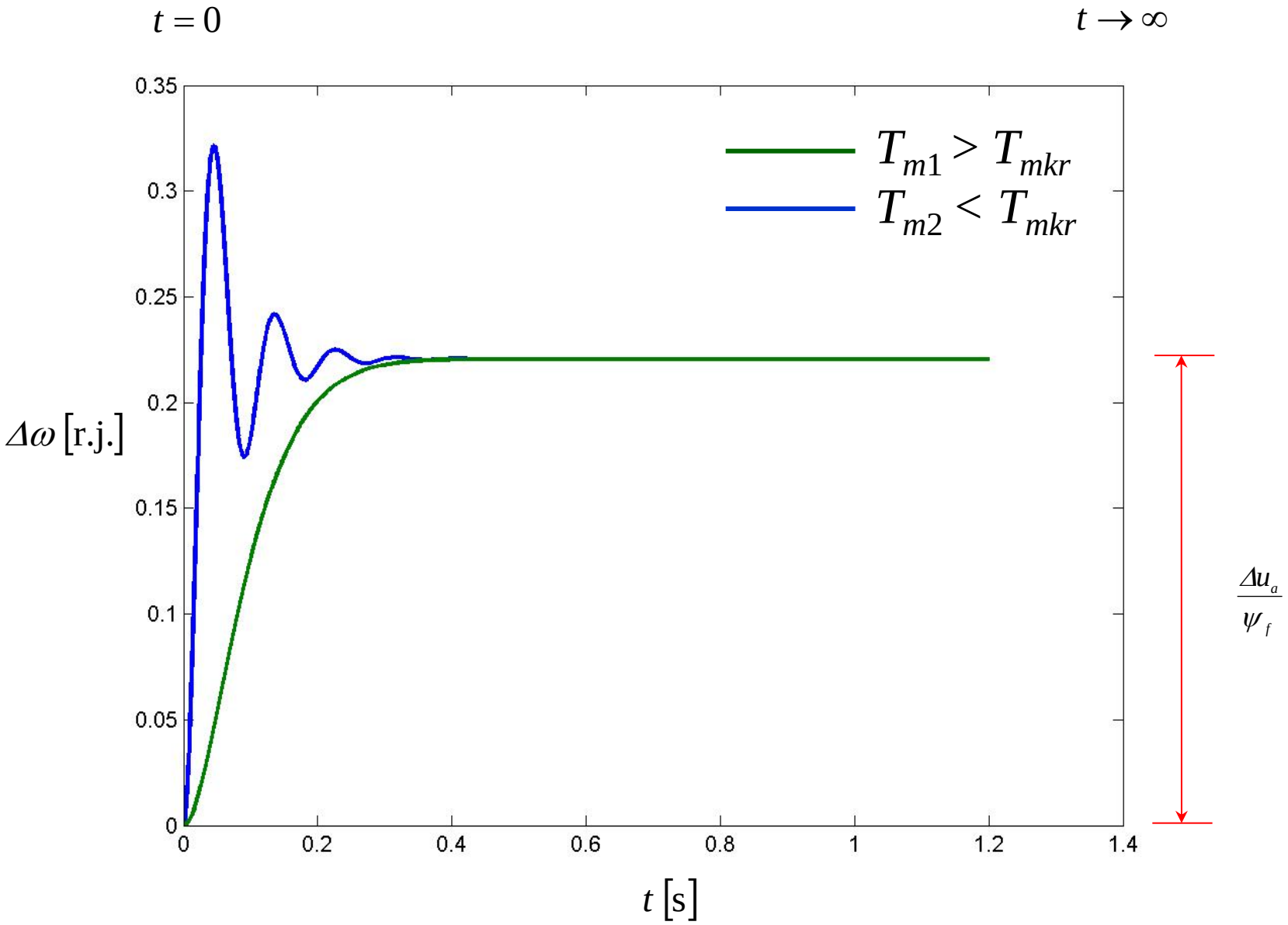
$$H_{m\omega}(p) = \frac{-(1 + p T_a)}{p^2 T_a T_m + p T_m + \psi_f^2 / R_a}$$

$$H_{ui}(p) = \frac{p T_m / R_a}{p^2 T_a T_m + p T_m + \psi_f^2 / R_a}$$

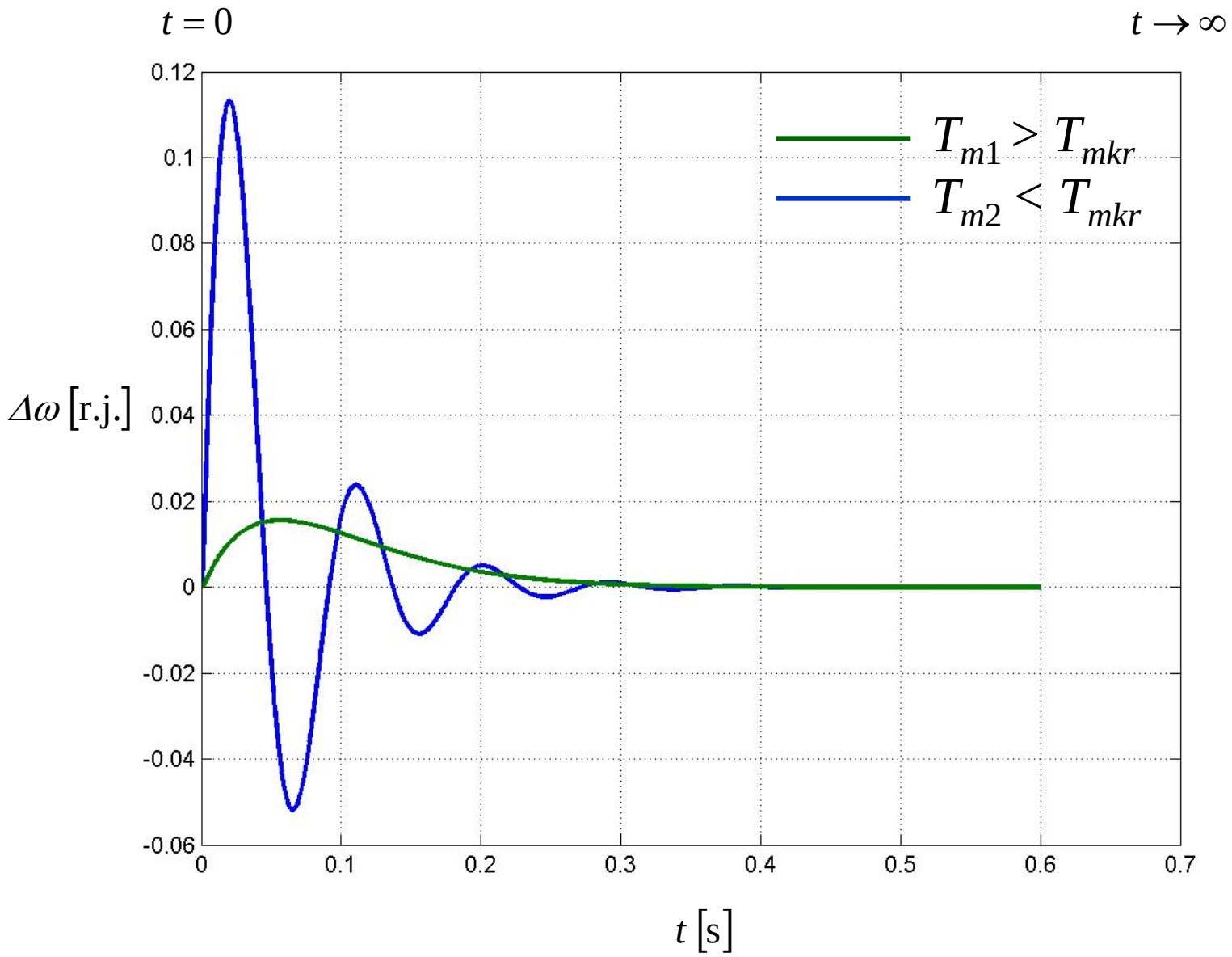
$$H_{mi}(p) = \frac{\psi_f / R_a}{p^2 T_a T_m + p T_m + \psi_f^2 / R_a}$$

	"Step"		"Impuls"	
	$t = 0$	$t \to \infty$	$t = 0$	$t \to \infty$
$u_a \to \omega$	0	$\Delta u_a / \psi_f$	0	0
$u_a \to i_a$	0	0	$\Delta u_a / T_a R_a$	0
$m_m \to \omega$	0	$-\Delta m_m R_a / \psi_f^2$	$-\Delta m_m / T_m$	0
$m_m \to i_a$	0	$\Delta m_m / \psi_f$	0	0

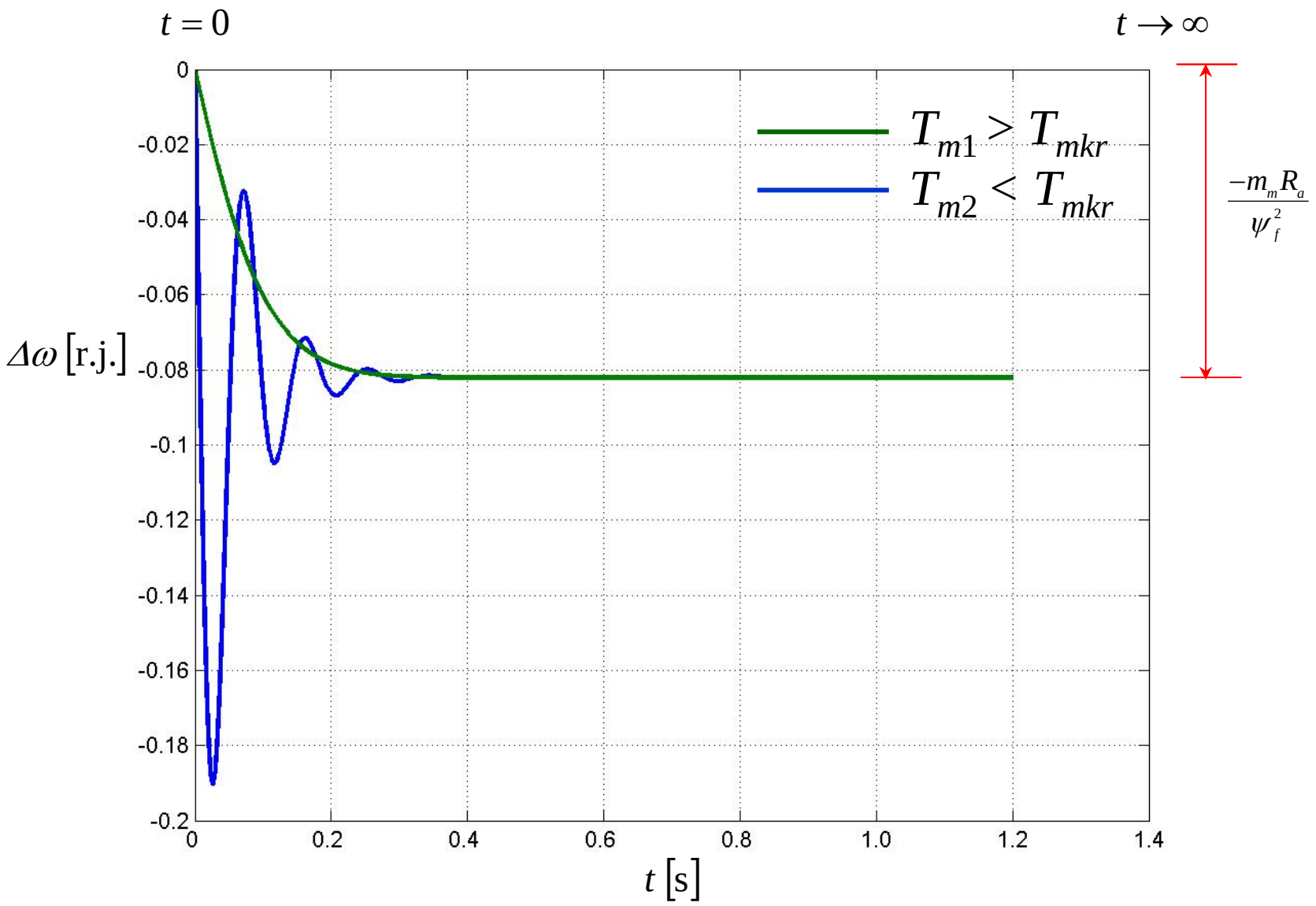
Odziv brzine motora na promenu napona indukta po "step" funkciji ($u_a \rightarrow \omega$)



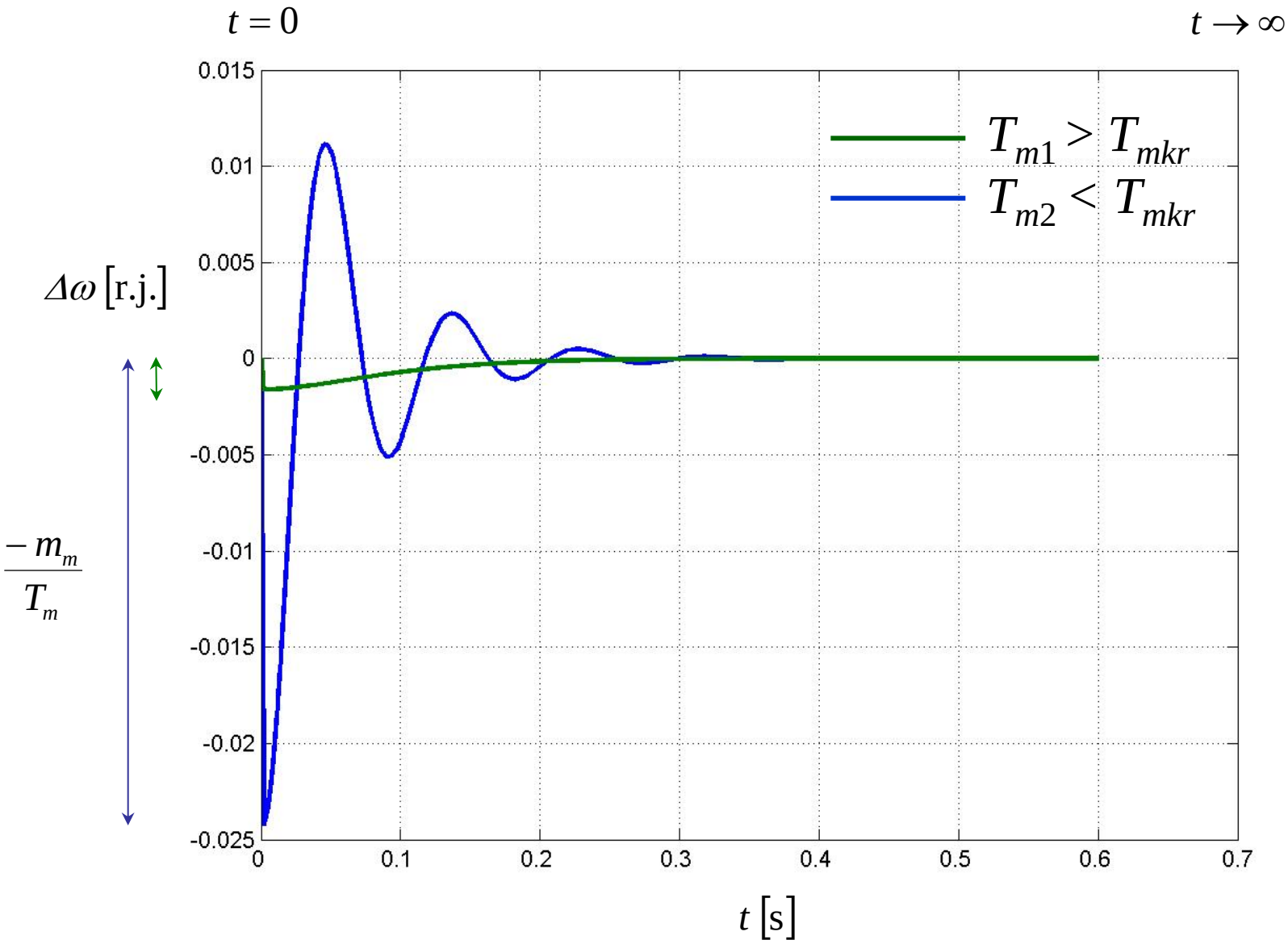
Odziv brzine motora na impulsnu promenu napona indukta ($u_a \rightarrow \omega$)



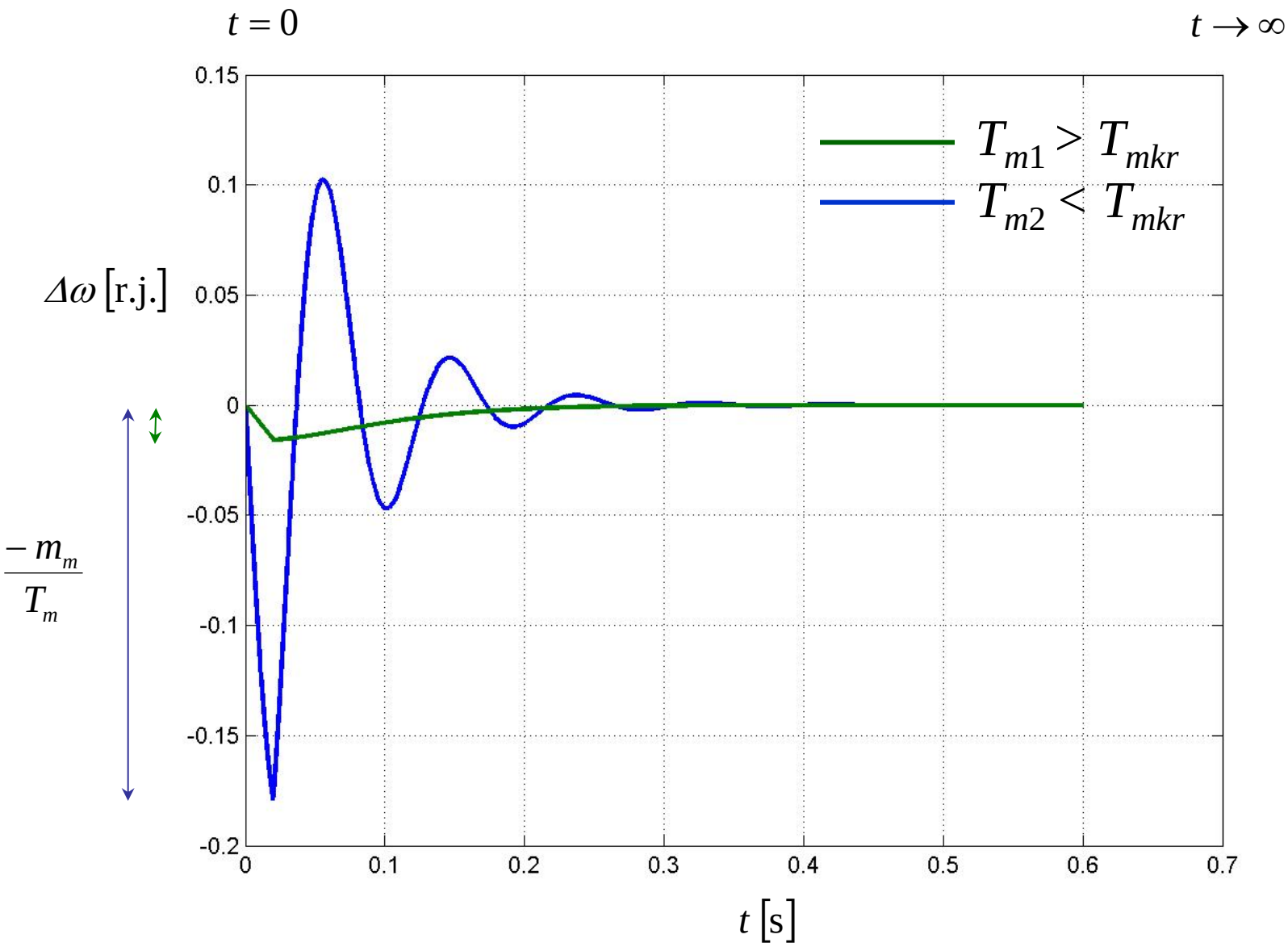
Odziv brzine motora na promenu momenta opterećenja po "step" funkciji ($m_m \rightarrow \omega$)



Odziv brzine motora na impulsnu promenu momenta opterećenja ($m_m \rightarrow \omega$)



Odziv brzine motora na impulsnu promenu momenta opterećenja (impuls duže traje u odnosu na prethodni slučaj) ($m_m \rightarrow \omega$)



MODELOVANJE

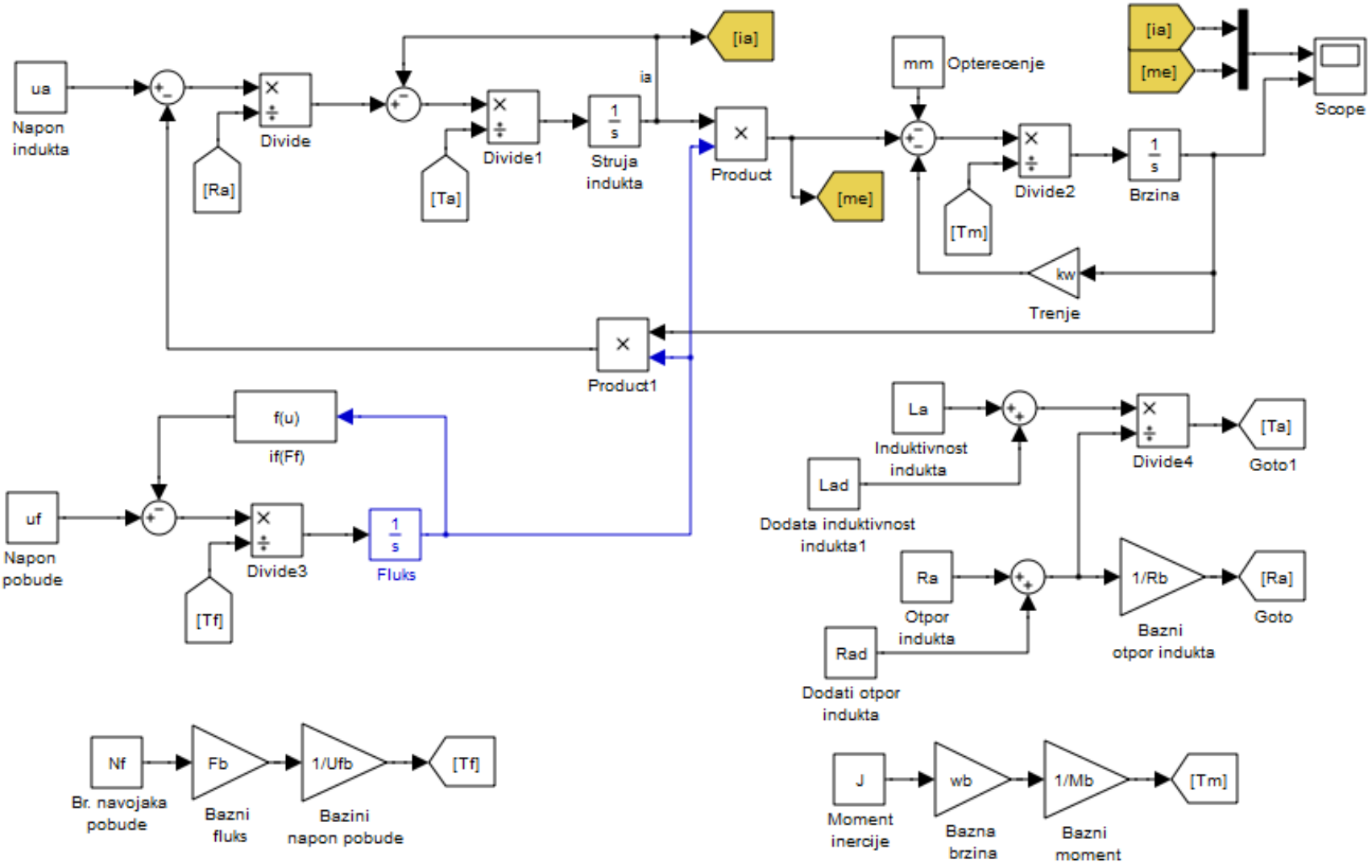
Digitalni računari i softverski paketi.

Mogućnosti:

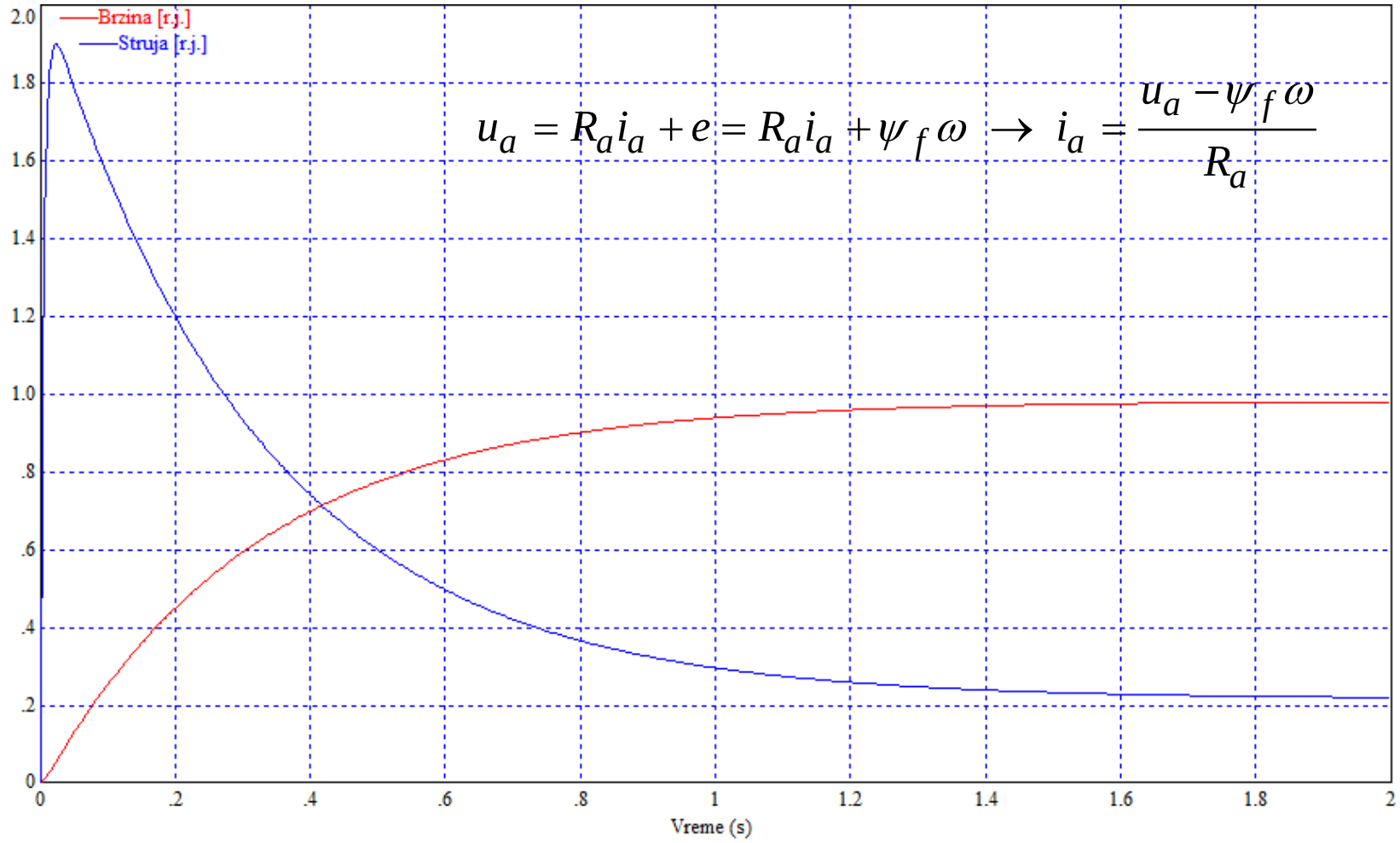
- analiza nelinearnih sistema;
- analiza stanja kod više istovremenih poremećaja;
- interaktivan rad sa modelom;
- istovremeno posmatranje više izlaza, ili karakterističnih veličina;
- utvrđivanje parametara sistema na osnovu poznavanja ulaza i izlaza itd.

BLOK DIJAGRAM MODELA POGONA SA NEZAVISNO POBUĐENIM JEDNOSMERNIM MOTOROM

N:

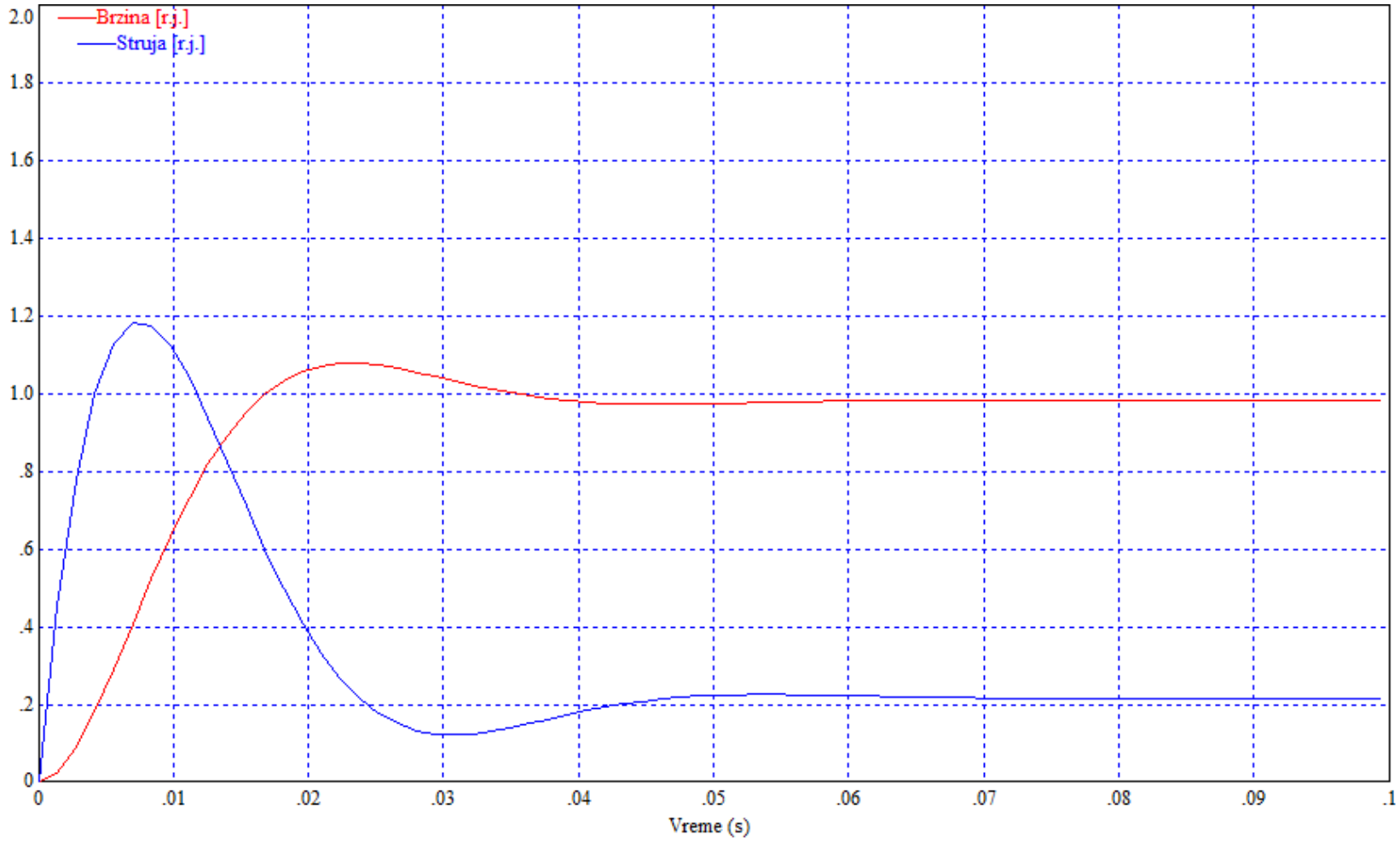


Slika 1: Start pogona u praznom hodu $m_{tr}[\text{r.j.}] = 0{,}2 \cdot \omega[\text{r.j.}]$



Struja polaska je ograničena dodatim otporom.
Prelazni proces je aperiodičan.

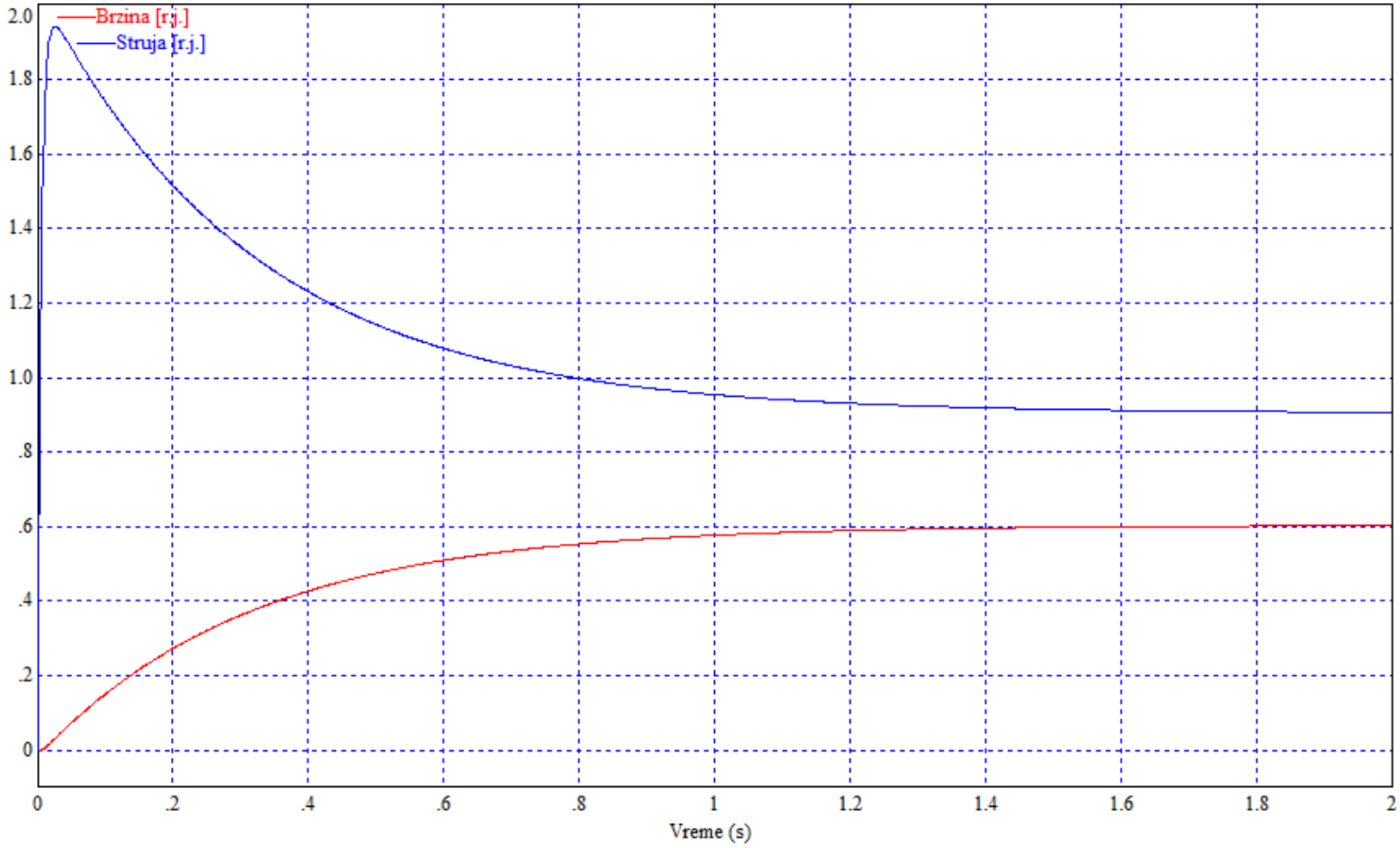
Slika 2: Start pogona u praznom hodu $m_{tr}[\text{r.j.}] = 0{,}2 \cdot \omega[\text{r.j.}]$



Struja polaska ograničena kao na slici 1

Prelazni proces periodično - prigušen

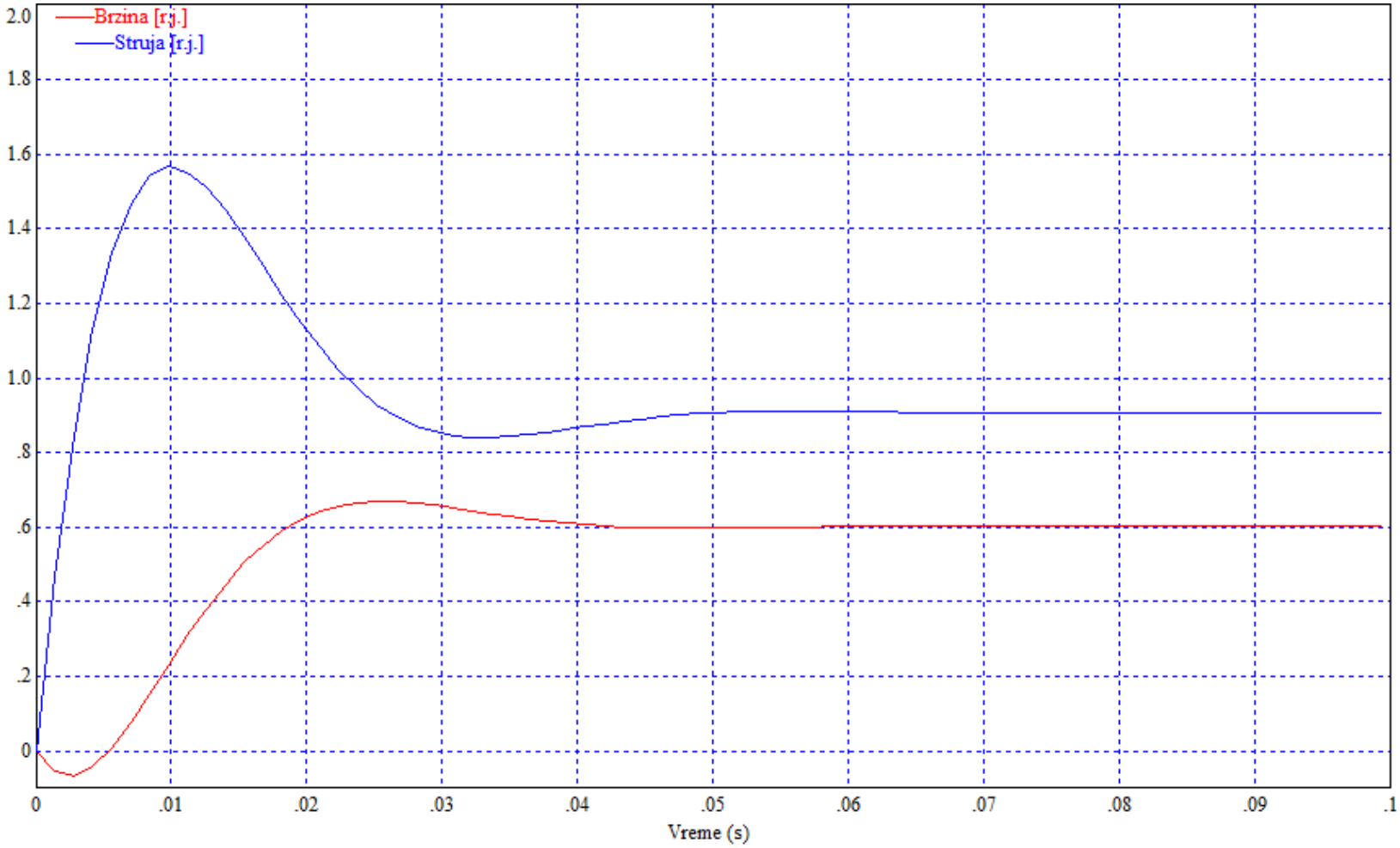
Slika 3: Start pogona pod opterećenjem $m_m[\text{r.j.}] = 0{,}7\,[\text{r.j.}] + m_{tr}[\text{r.j.}]$



Struja polaska ograničena kao na slici 1

Prelazni proces aperiodičan

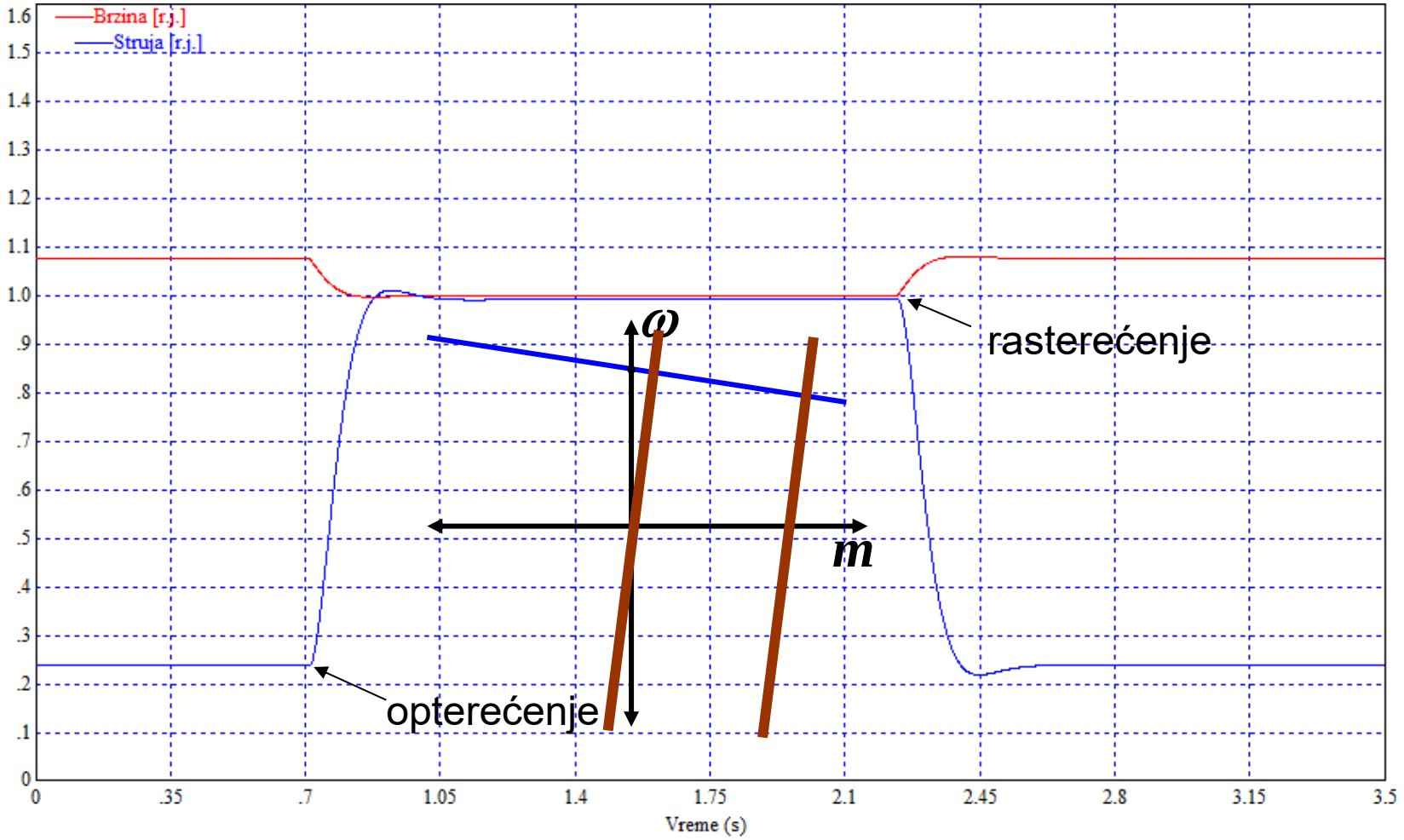
Slika 4: Start pogona pod opterećenjem $m_m[\text{r.j.}] = 0{,}7\,[\text{r.j.}] + m_{tr}[\text{r.j.}]$



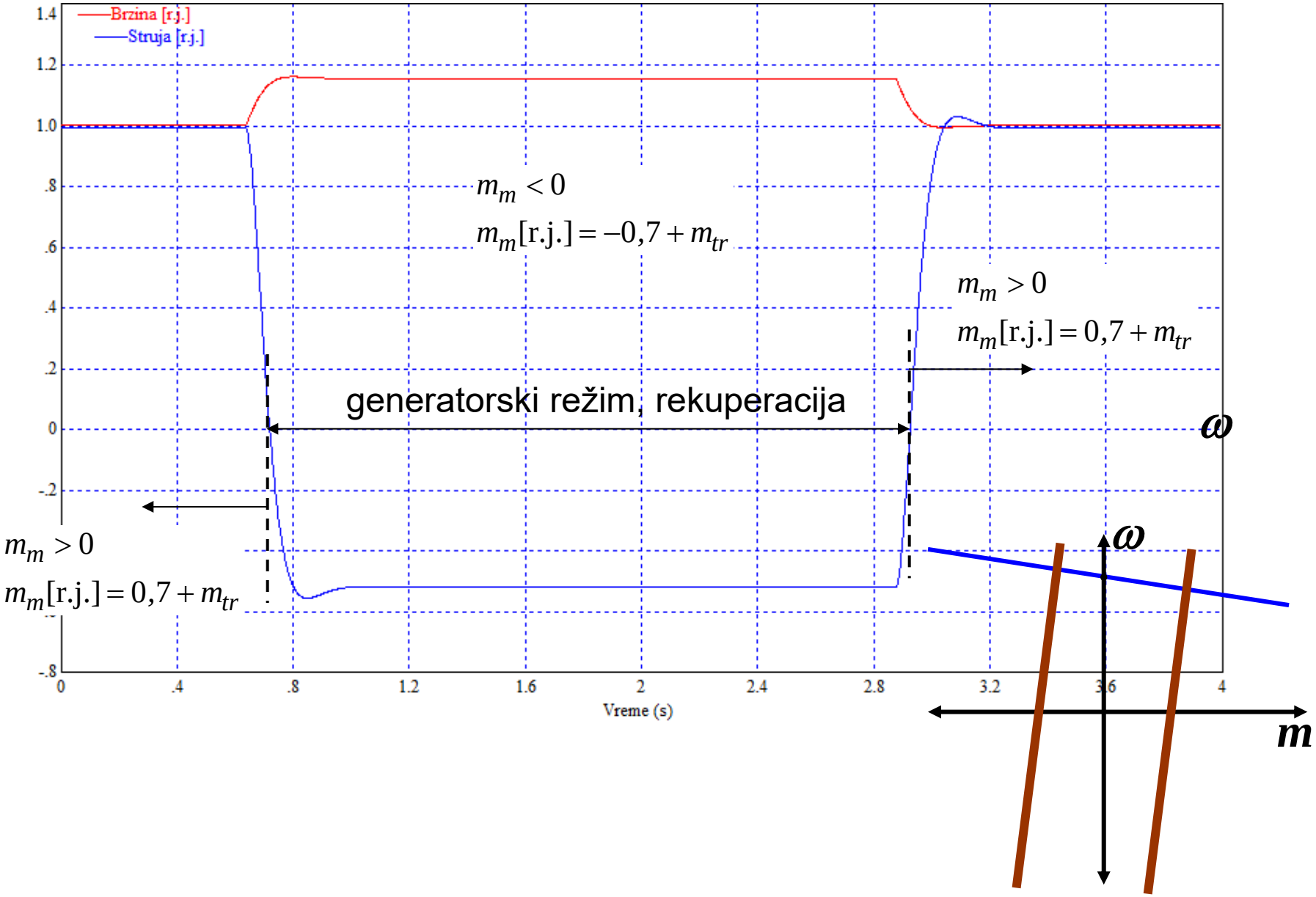
Struja polaska ograničena kao na slici 1

Prelazni proces periodično - prigušen

Slika 5: Opterećenje $m_m[\text{r.j.}] = 0{,}7\,[\text{r.j.}] + m_{tr}[\text{r.j.}]$ i potpuno rasterećenje

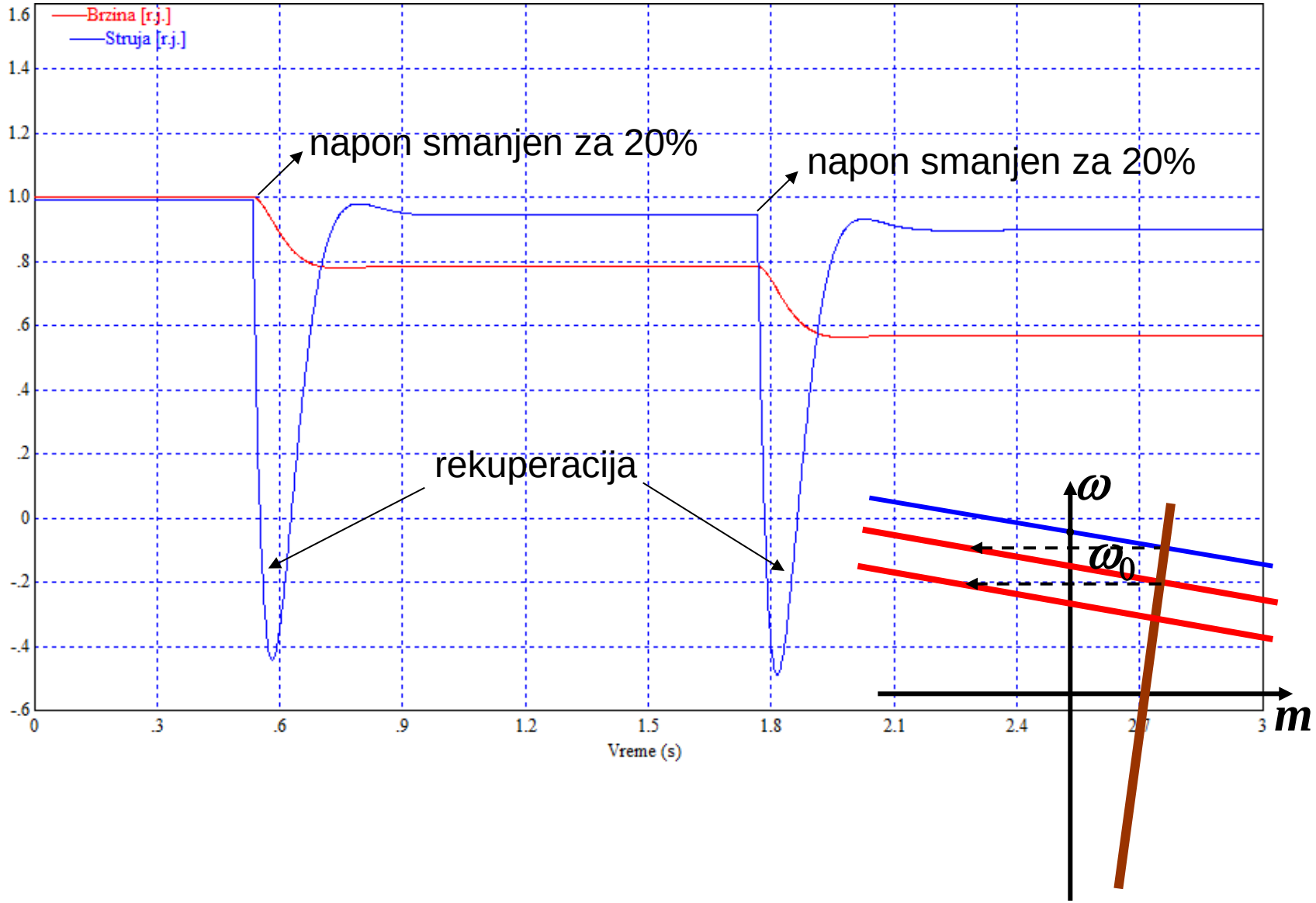


Slika 6: Prelazak iz motornog u generatorski režim



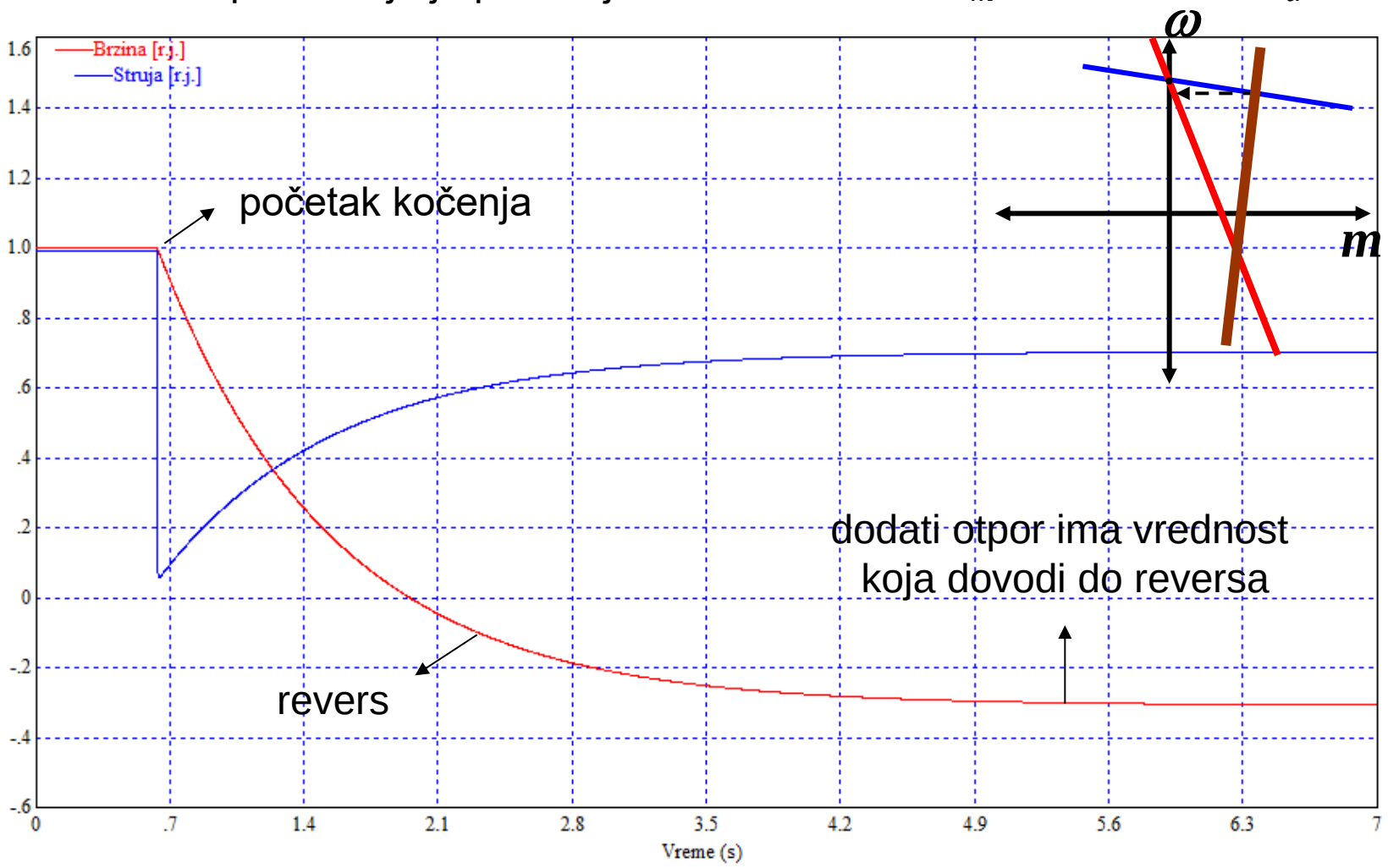
Slika 7: Rekuperacija usled snižavanja napona indukta

Moment opterećenja konstantan $m_m[\text{r.j.}] = 0{,}7\,[\text{r.j.}] + m_{tr}[\text{r.j.}]$



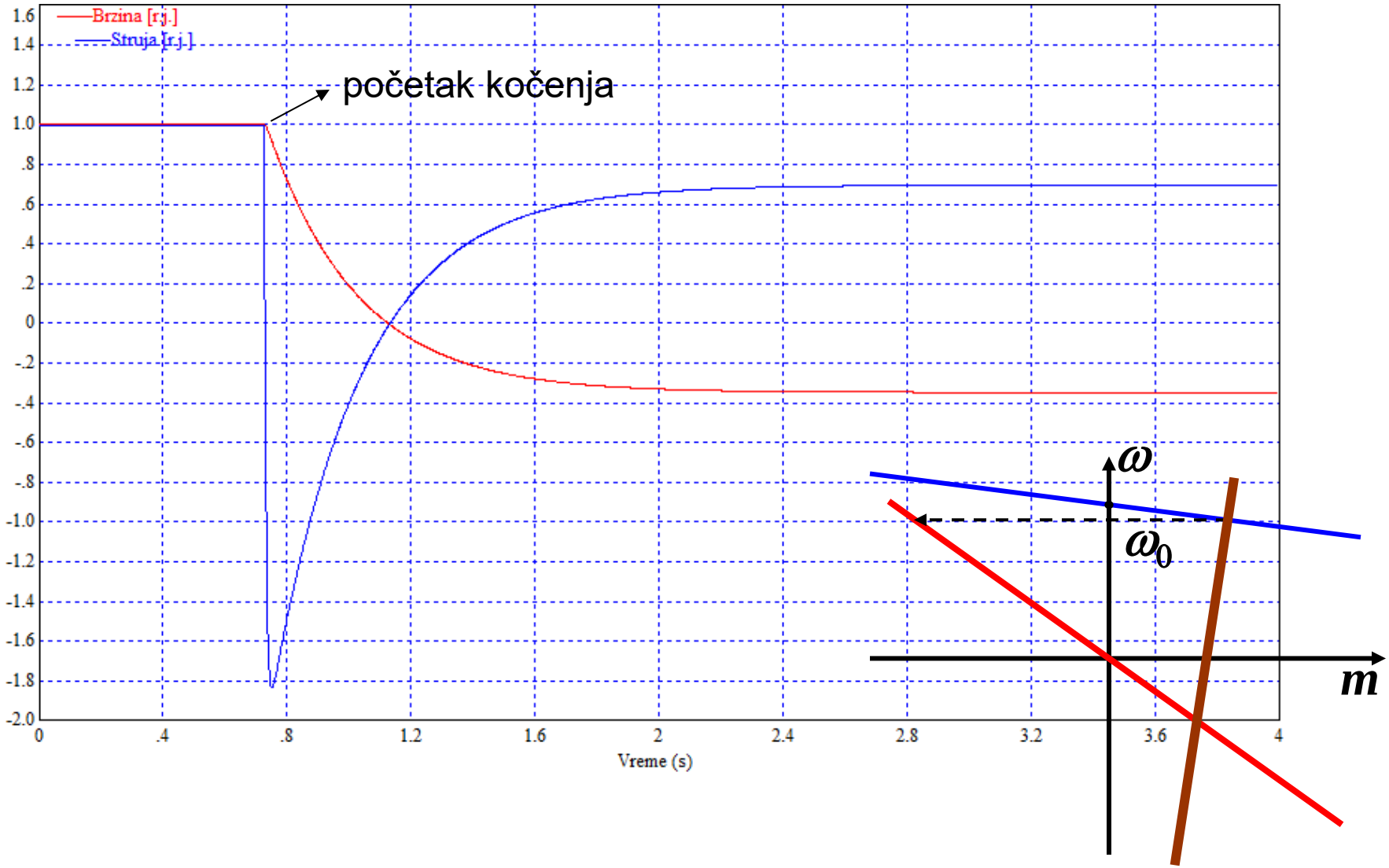
Slika 8: Protivstrujno kočenje na prvi način

Moment opterećenja je potencijalan i konstantan $m_m[\text{r.j.}] = 0{,}7\,[\text{r.j.}] + m_{tr}[\text{r.j.}]$



Slika 9: Dinamičko kočenje - moment opterećenja konstantan

$m_m[\text{r.j.}] = 0{,}7\,[\text{r.j.}] + m_{tr}[\text{r.j.}]$



Slika 10: Protivstrujno kočenje na drugi način

Momenat opterećenja je reaktivan i konstantan $m_m[\text{r.j.}] = 0{,}7\,[\text{r.j.}] + m_{tr}[\text{r.j.}]$

