

Stabilnost povratne zanke

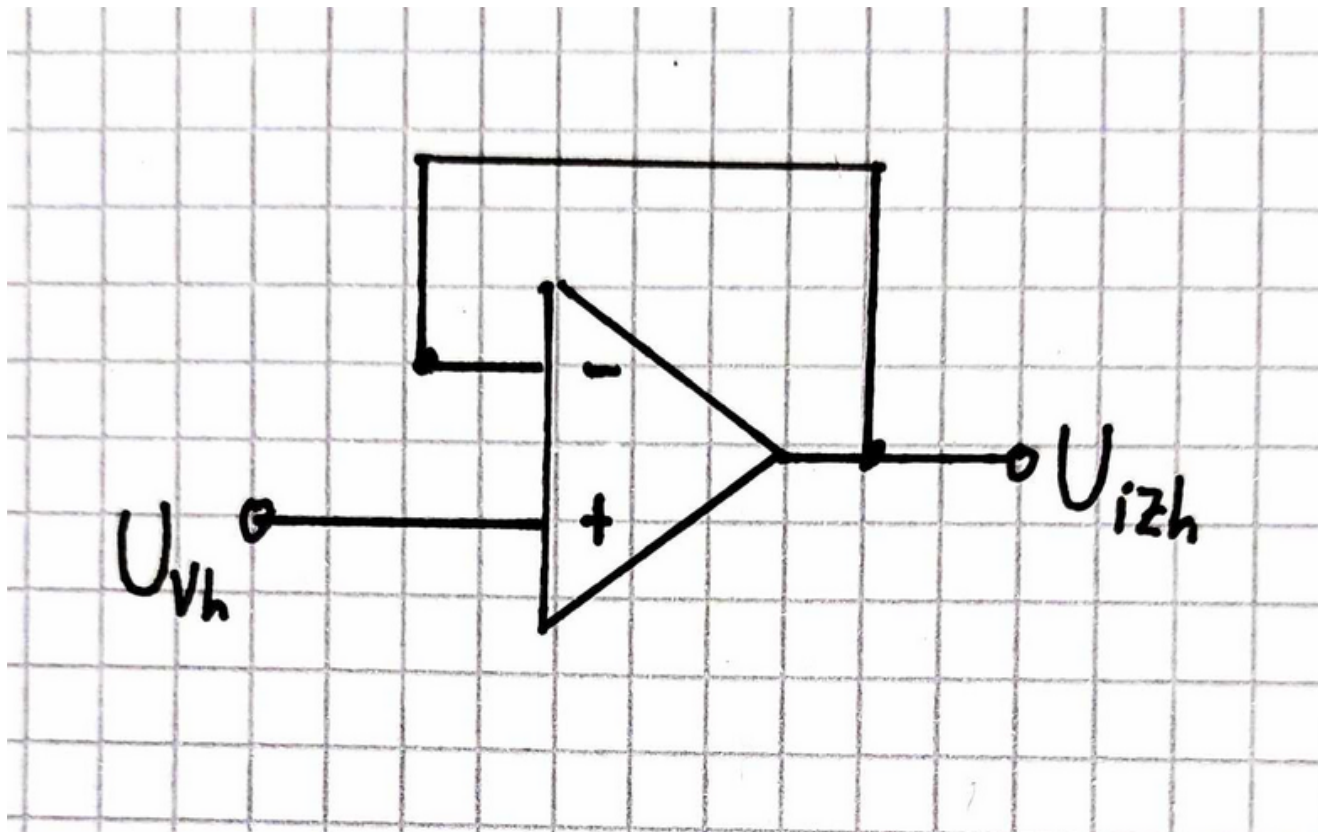
Optimalen merilni sistem sestaja iz partikularne zgradbe, ki je prilagojena dinamiki opazovanega sistema. Ima spremenljiv ojačevalni faktor inovacije $K(t)$. To je recimo povratna zanka. Spomni se inovacije:

$$K(z - Hx)$$

Realen merilni sistem pa je senzor določenega reda, ki ima konstanten ojačevalni faktor K in je univerzalen, a neoptimalen (tranzienti, napake, offset oz. sistematična napaka). Ohranjamo princip povratne zanke s primernim dušenjem.

[Zgled: Električni merilni sistem]

Želimo nekaj kar je dovolj hitro in stabilno. Sestavili bomo **napetostni sledilnik** (angl. tudi unity gain amplifier). Shematično ga predstavimo takole:



Prenosna funkcija je:

$$H(s) = \frac{\alpha(1 + \frac{2\xi s}{\omega_0})}{1 + \frac{2\xi s}{\omega_0} + \frac{s^2}{\omega^2}}$$

Označimo z H_{OZ} prenosno funkcijo odprte zanke in z H_{ZZ} prenosno funkcijo zaključene zanke. Za povratne zanke:

$$H(s)(z - x) = x$$

$$Hz = (H + 1)x$$

$$\Rightarrow H_{ZZ} = \frac{x}{z} = \frac{H}{1 + H}$$

Vidimo, da je to nestabilno, ko gre $H \rightarrow -1$. Lahko zapišemo:

$$H(i\omega) = |H(i\omega)|e^{i\varphi(i\omega)}$$

Radi bi izračunali za kateri kot φ nam to da nestabilnost:

$$\backslash \text{tg} \varphi = \frac{\text{Im } H(i\omega)}{\text{Re } H(i\omega)} \Rightarrow \varphi \pm \pi$$

Pri našem zgledu, kjer želimo **unity gain**:

$$\left(\frac{x}{z}\right)_{OZ} \xrightarrow{\omega \rightarrow 0} A_{DC} = 10^6$$

$$\left(\frac{x}{z}\right)_{OZ} \xrightarrow{\omega \rightarrow \infty} A_{DC} = 0$$

$$\left(\frac{x}{z}\right)_{ZZ} \xrightarrow{\omega \rightarrow 0} A_{DC} = 1$$

$$\left(\frac{x}{z}\right)_{ZZ} \xrightarrow{\omega \rightarrow \infty} A_{DC} = 0$$

Stabilnost bomo preverili z delnimi valovi, ki potujejo skozi sistem z negativno povratno zanko. Gledamo pri frekvencah, kjer je faza $\pm\pi$ ker bo tam $H(i\omega) \rightarrow -1$. Potrebujemo še $f = |H(i\omega)|$. Za **0. prehod** velja:

$x = f \cdot z$ Poglejmo **1. prehod** oz. val, ki se vrne:

$$z - (fz) = z + fz = (1 + f)z$$

potem to iterativno uporabimo za **2. prehod**:

$$z - (-(1 + f)fz) = z + fz + f^2z = z(1 + f + f^2)$$

Počasi vidimo vzorec:

$$x = (1 + f + f^2)fz \Rightarrow z(1 + f + f^2 + f^3)$$

Tako da lahko kar za n -ti prehod zapišemo:

$$x = z(f + f^2 + \dots + f^n)$$

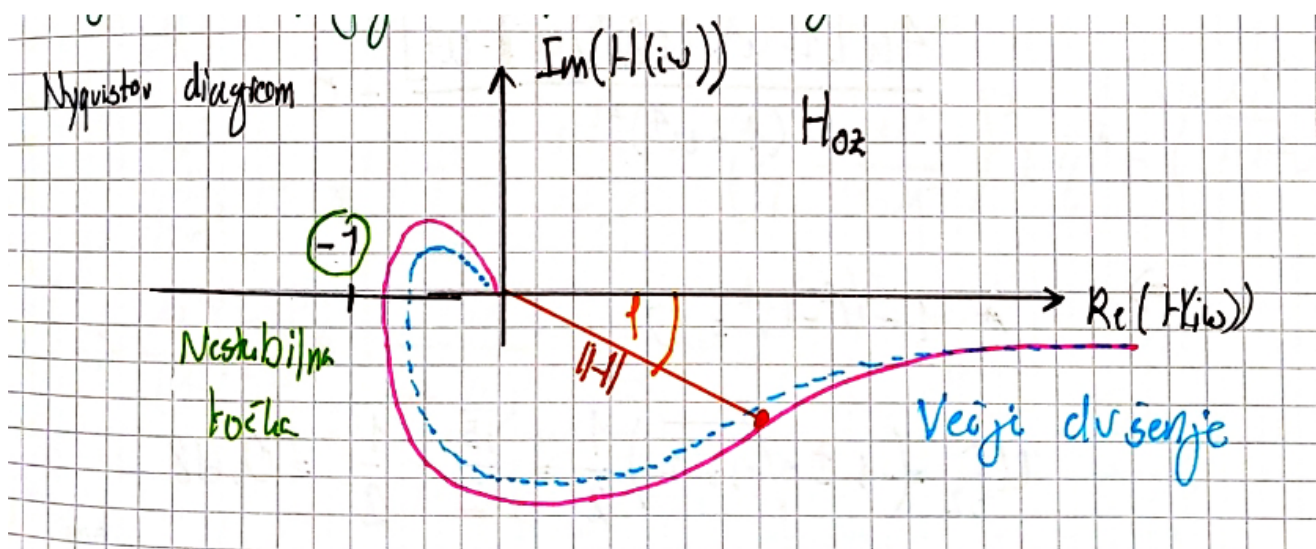
Ta vsota pa konvergira za $f < 1$ in sicer takole:

$$\sum_{k=1}^n f^k = \frac{1 - f^n}{1 - f}$$

In od tod smo dobili **stabilnostni kriterij!** $f < 1$ pri frekvencah kjer je zamik $\varphi = 180 \setminus \text{degree}$. Z drugimi besedami ojačevalni faktor odprte zanke pri frekvenci kjer je $\varphi(\omega_0) = \pi$ mora biti manjši od 1.

Pogoj za dušenje

Potrebujemo še pogoj za primerno dušenje. Lahko si pomagamo z **Nyquistovim diagramom**, ki izgleda takole:

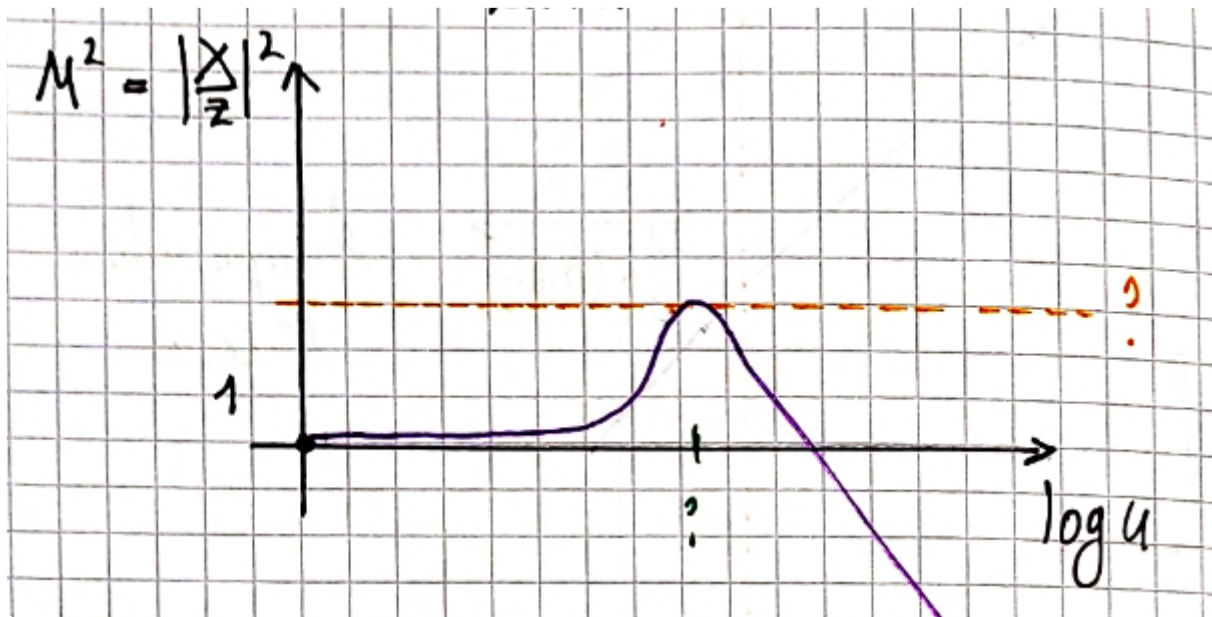


Zanima nas kakšen je optimalen sistem 2. reda. Označimo $u = \omega/\omega_0$ in se spomnimo, da je optimalen $\xi = 1/\sqrt{2}$. Torej:

$$\left(\frac{x}{z}\right) = \frac{1 + \frac{2\xi s}{\omega_0}}{1 + \frac{2\xi s}{\omega_0} + \frac{s^2}{\omega_0^2}}$$

$$\begin{aligned} \frac{x^2}{z^2} &= \frac{1 + 4\xi^2(\omega/\omega_0)^2}{(1 - \omega^2/\omega_0^2)^2 + 4\xi^2(\omega/\omega_0)^2} = \\ &= \frac{1 + 2u^2}{(1 - u^2)^2 + 2u^2} = \frac{1 + 2u^2}{1 - 2u^2 + u^4 + 2u^2} \\ &\Rightarrow \frac{x^2}{z^2} = \frac{1 + 2u^2}{1 + u^4} = M^2 \end{aligned}$$

Narišimo zdaj graf tega in pazi na logaritmično skalo u na x osi:



Zanima nas kje je maksimum in kolikšna je vrednost, torej kar po klasiki:

$$\begin{aligned} \frac{dM^2}{du} &= 0 \\ \frac{dM^2}{du} &= \frac{-1(1 + 2u^2)4u^3}{(1 + u^4)^2} + \frac{(1 + u^4)4u}{(1 + u^4)^2} = \\ &= \frac{4u [1 + u^4 - (1 + 2u^2)u^2 - u^4]}{(1 + u^4)^2} \\ &\Rightarrow 1 - u^2 - u^4 = 0 \\ u_{1,2}^2 &= \frac{1}{2} \left(-1 \pm \sqrt{q+4} \right) = 0.618 \end{aligned}$$

Torej imamo maksimum pri $u = \sqrt{0.618} = 0.786$. Torej je potem:

$$M^2(u = 0.786) = 1.62$$

in iz tega dobimo **pogoj!** Za primerno dušenje mora imeti:

$$M_{OZ} \leq 1.3$$

Z drugimi besedami, takrat se približamo optimalnemu sistemu 2. reda, je to velja za vsako frekvenco ω .

Nazaj k našemu primeru

Poglejmo si zdaj kako je z našo zanko. Za zaključeno zanko je:

$$\left(\frac{x}{z}\right)_{ZZ}^2 = M^2 = \frac{H}{1+H}^2 = \frac{\operatorname{Re} H + i \operatorname{Im} H}{1 + \operatorname{Re} H + i \operatorname{Im} H}$$

Označimo $\xi = \operatorname{Re} H$ in $\eta = \operatorname{Im} H$:

$$M^2 = \frac{\xi^2 + \eta^2}{(1 + \xi)^2 + \eta^2}$$

$$M^2(1 + \xi)^2 + M^2\eta^2 = \xi^2 + \eta^2$$

$$M^2(1 + 2\xi + \xi^2) + M^2\eta^2 = \xi^2 + \eta^2$$

$$M^2 + 2M^2\xi + M^2\xi^2 + M^2\eta^2 = \xi^2 + \eta^2$$

$$M^2 = \xi^2(1 - M^2) + \eta^2(1 - M^2) - 2M^2\xi$$

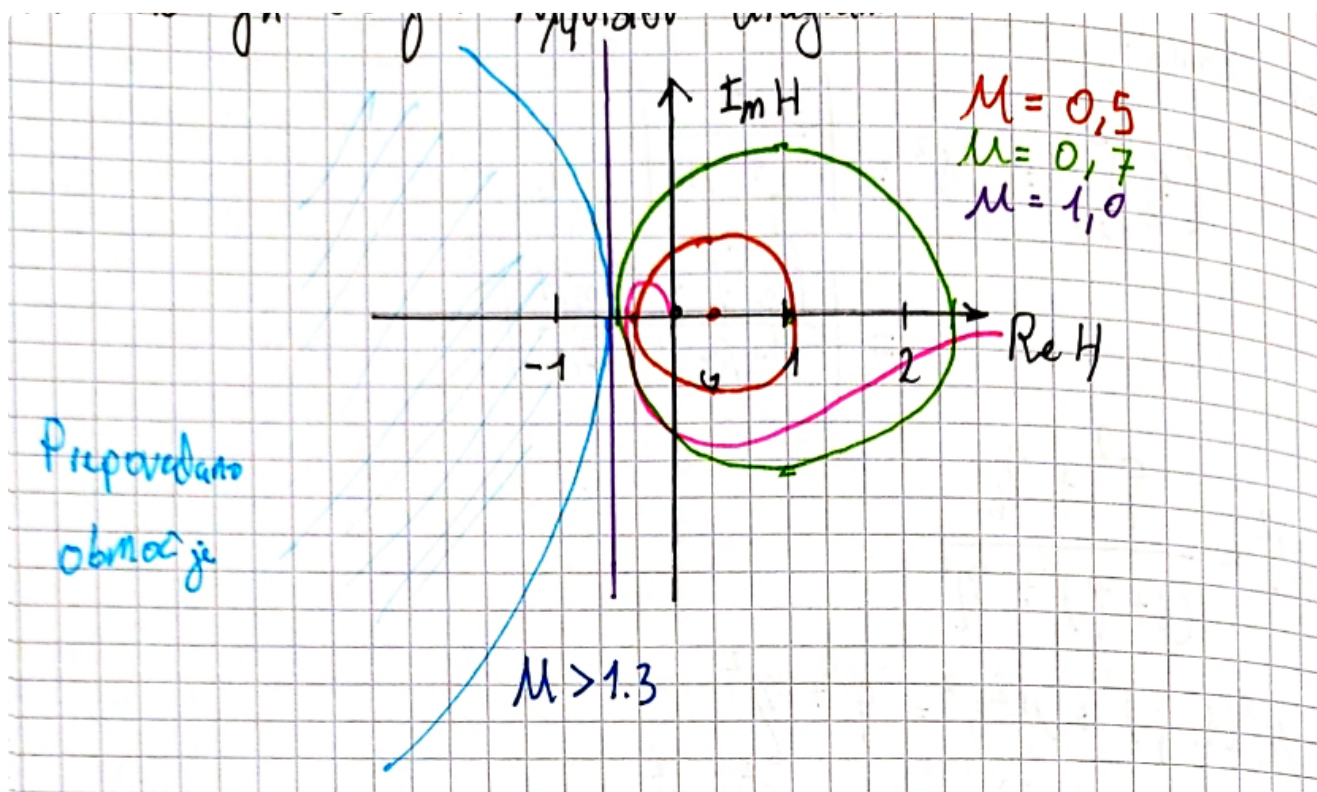
$$\frac{M^2}{1 - M^2} = \xi^2 + \eta^2 - \frac{2\xi M^2}{1 - M^2} = \left(\xi - \frac{M^2}{1 - M^2}\right)^2 + \eta^2 - \left(\frac{M^2}{1 + M^2}\right)^2$$

$$\frac{M^2(1 - M^2)}{(1 - M^2)^2} + \frac{M^4}{(1 - M^2)^2} = \left(\xi - \frac{M^2}{1 - M^2}\right)^2 + \eta^2$$

in tako pridemo do pogoja:

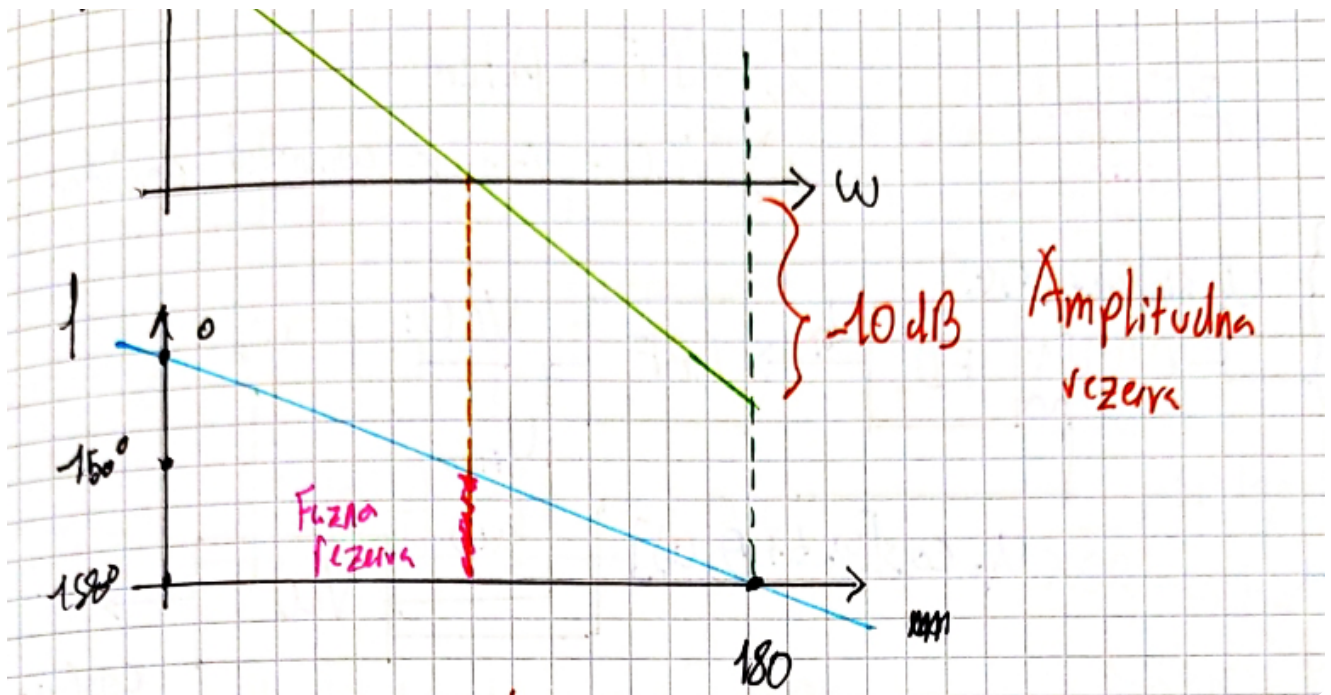
$$\left(\frac{M}{1 - M^2}\right)^2 = \left(\xi - \frac{M^2}{1 - M^2}\right)^2 + \eta^2$$

Ker je $M = \text{konst.}$ so enačbe krožnice s polmerom $\frac{M}{1 - M^2}$ in premikom $\xi \rightarrow \frac{M^2}{1 - M^2}$. To bi bilo dobro narisati v Nyquistov diagram:



Pri $|H| = 1$ imamo lahko fazni zamik tam $\sim 150^\circ$ degree. Ker smo toliko računali si zaslužimo še en graf in sicer takole.





Oh, ker se tam slabo vidi.. piše: Amplitudna rezerva. Od točke kjer pa zgornji graf seka x -os imamo pa na spodnjem nekaj faze rezerve do 180° , kake $\sim 30^\circ$.