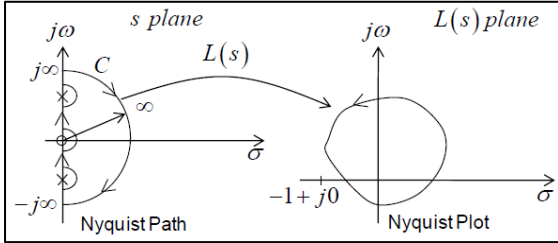


Nyquist stability criterion

เทคนิคที่ใช้หา stability property ของระบบ closed-loop จาก open-loop frequency response และ open-loop poles/zeros



1) Nyquist path

เส้นโค้งปิดครอบคลุมพื้นที่ฝั่งขวาของระนาบเชิงซ้อน โดยหลบ open-loop poles และ zeros ที่อยู่บนแกน $j\omega$

2) Nyquist plot

เส้นโค้งปิดของ open-loop transfer function $L(s)$ เมื่อ $s = \sigma + j\omega = re^{j\theta}$ เป็นจำนวนเชิงซ้อนที่อยู่บน Nyquist path

3) Nyquist stability criterion

หา Z จากสูตร $Z = N + P$

$Z = 0$ CL STABLE
 $Z > 0$ CL UNSTABLE

Z คือจำนวนของ unstable closed-loop poles

N คือจำนวนรอบที่ Nyquist plot วนรอบจุด -1 (ตามเข็มนาฬิกาเป็น + ทวนเข็มนาฬิกาเป็น -)

P คือจำนวนของ unstable open-loop poles (RHP)

วิธีการวาด Nyquist plot

- 1) Nyquist plot สมมาตรรอบแกนจำนวนจริง
- 2) เส้นโค้งเล็ก (ใหญ่) บน Nyquist path กลายเป็นเส้นโค้งใหญ่ (เล็ก) บน Nyquist plot
- 3) เส้นตรง $j\omega$ บน Nyquist path สามารถใช้ Bode magnitude และ Bode phase plots หาเส้นโค้งบน Nyquist plot ได้

ตัวอย่าง 1: จงหา stability property ของระบบ

$$L(s) = \frac{K}{s(Ts + 1)}$$

OL POLES $s = 0, -\frac{1}{T}$
 อยู่บนแกน $j\omega$
 OL ZEROS ไม่มี

เส้นโค้งเล็ก $ABC: s = \epsilon e^{j\theta}, -\frac{\pi}{2} \leq \theta \leq \frac{\pi}{2}$

$$L(\epsilon e^{j\theta}) = \frac{K}{\epsilon e^{j\theta} (T\epsilon e^{j\theta} + 1)} \approx \frac{K}{\epsilon e^{j\theta}} = \frac{K}{\epsilon} e^{j(-\theta)}$$

เส้นตรง $CD: s = j\omega, 0 < \omega < \infty$

ใช้ BODE PLOTS

$$L(j\omega) = \frac{K}{j\omega(Tj\omega + 1)}$$

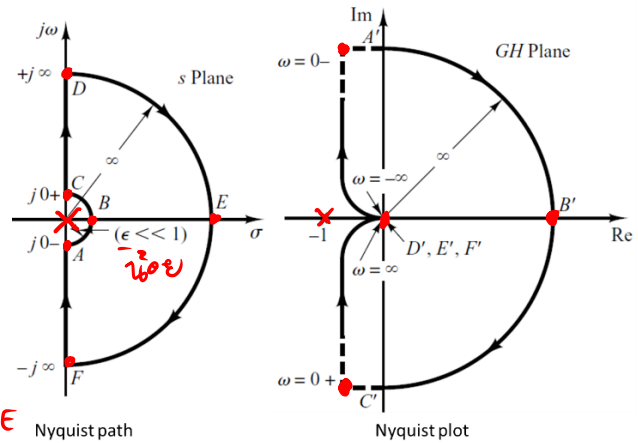
$$|L| = \frac{K}{\omega \sqrt{(\omega T)^2 + 1}}$$

เส้นโค้งใหญ่ $DEF: s = \infty e^{j\theta}$

$$L(\infty e^{j\theta}) = \frac{K}{\infty e^{j\theta} (T\infty e^{j\theta} + 1)} \approx 0$$

$$\angle L = \angle K - \angle j\omega - \angle Tj\omega + 1 = 0^\circ - \pi/2 - \text{TAN}^{-1}(\frac{T\omega}{1})$$

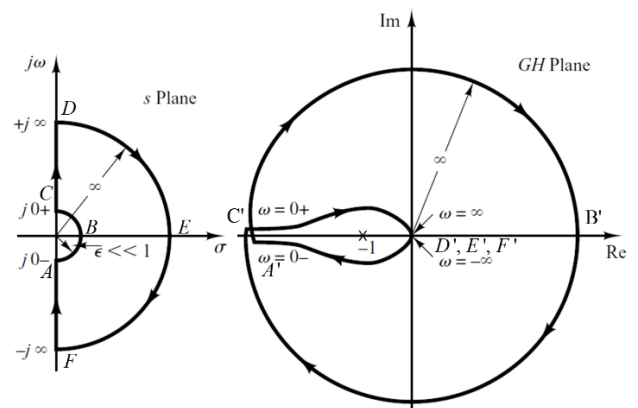
เส้นตรง FA : ใช้ความสมมาตร



$Z = N + P = 0 + 0 = 0$, ระบบ stable

ตัวอย่าง 2: จงหา stability property ของระบบ

$$L(s) = \frac{K}{s^2(Ts + 1)}$$



$Z = N + P = 2 + 0 = 2$, ระบบ unstable

(ตัวอย่าง 9.1 ถึง 9.6 และในตารางที่ 9.6 ในหนังสือ Dorf)

Relative stability

โดยทั่วไปเราจะออกแบบให้ระบบ open-loop มีความ stable ($P=0$) ดังนั้น Nyquist plot ต้องไม่วนรอบจุด -1 ($N=0$) เพื่อให้ระบบ closed-loop มีความ stable ($Z=0$)

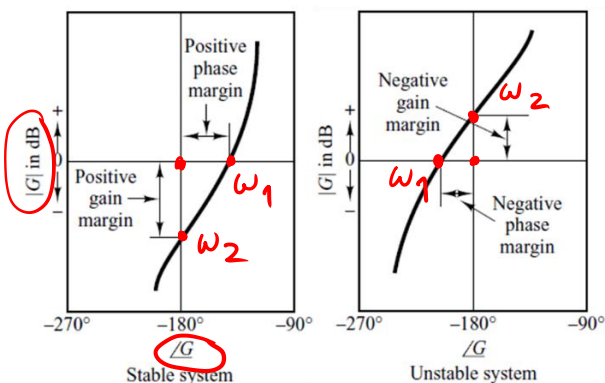
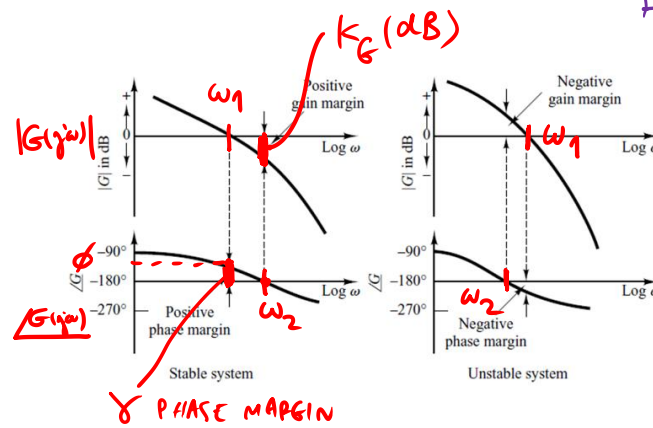
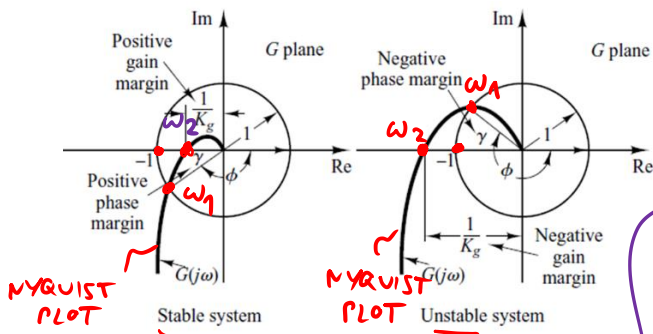
Relative stability วัดความห่างของ Nyquist plot จากจุด -1

1) Phase margin

$$\gamma = \angle G(j\omega_1) - (-180^\circ) \text{ เมื่อ } |G(j\omega_1)| = 1$$

2) Gain margin

$$K_g = \frac{1}{|G(j\omega_2)|} \text{ เมื่อ } \angle G(j\omega_2) = -180^\circ$$



LOG-MAGNITUDE - VERSUS - PHASE PLOT

3) สำหรับ $0 \leq \zeta \leq 0.6$,

$$\zeta = \frac{\gamma}{100}$$

ความสัมพันธ์ระหว่าง PHASE MARGIN γ กับ DAMPING RATIO ζ

(ทำ skills check ข้อ 6, 15 ในหนังสือ Dorf)

ζ TIME DOMAIN (TRANSIENT)
 γ FREQ. DOMAIN

CL STABLE
ไม่วนรอบจุด -1

PHASE MARGIN
 $\gamma = \phi - (-180^\circ)$

$\phi = \angle G(j\omega_1)$
 $|G(j\omega_1)| = 1$

$\gamma > 0^\circ$ CL STABLE
 $\gamma < 0^\circ$ CL UNSTABLE

GAIN MARGIN

$\angle G(j\omega_2) = -180^\circ$
 $K_g = \frac{1}{|G(j\omega_2)|}$

γ บอกความห่างของ NYQUIST PLOT จากจุด -1 (มุม)

$K_g > 1$ CL STABLE ($K_g > 0 \text{ dB}$)
 $K_g < 1$ CL UNSTABLE ($K_g < 0 \text{ dB}$)

K_g บอกความห่างของ NYQUIST PLOT จากจุด -1 (ขนาด)

$\omega_1 = \text{CROSSOVER FREQUENCY}$
($|G(j\omega_1)| = 0 \text{ dB}$)
 $= 1$

