
 応用情報数学 演習問題 10

- 10.01 次のDCDL code で定義された GGH自動制御系の Block図を描き、
 その不安定について説明しなさい。

```
define GGH( ) { input X(t); output Y(t);
    {X(t), C(t)}sub( )->A(t); A(t)G1( )->B(t);
    B(t)G2( )->Y(t); Y(t)H( )->C(t); }
```

入出力関係式を矢印表記形式と等号表記形式で示せ。

このBlock図の一巡伝達関数を定義しなさい。

- 10.02 次のDCDL code で定義された GH自動制御系の Block図を描き、
 その不安定について説明しなさい。

```
define GH( ) { input X(t); output Y(t);
    {X(t), F(t)}sub( )->A(t); A(t)G( )->Y(t); Y(t)H( )->F(t); }
```

入出力関係式を等号表記形式で示し、その不安定について説明しなさい。

このBlock図の open loop 伝達関数と一巡伝達関数を定義しなさい。

- 10.03 ボード線図を定義せよ。①Gain余裕とは？②位相余裕とは？

- 10.04 次のDCDL code で定義された GGH自動制御系の Block図を描き、
 その伝達関数を求めよ。

```
define GH( ) { input R(s); output C(s);
    G1(s)=2/s; G2(s)=4/(s+1); H(s)=s;
    {R(s), C(s)}sub(1)->A(s); A(s)G1(s)->B(s);
    {B(s), E(s)}sub(1)->D(s); D(s)G2(s)->C(s);
    C(s)H(s)->E(s); }
```

- 10.05 次のDCDL code で定義された 単純G自動制御系の Block図を描き、
 そのopen loop伝達関数の安定性について説明しなさい。

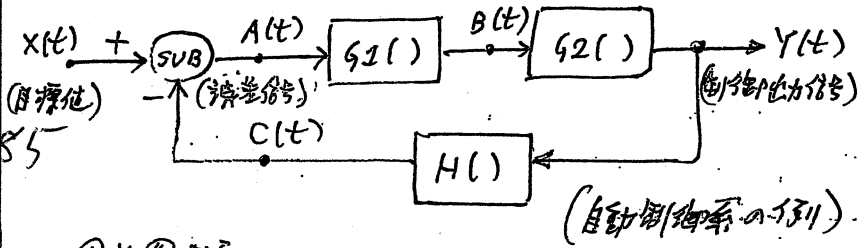
```
define SG( ) { input R(jw); output C(jw);
    G(jw)=1/(jw)/(1+jw)/(1+jw);
    {R(jw), C(jw)}sub(1)->E(jw); E(jw)G(jw)->C(jw); }
```

- 10.06 二次振動要素の伝達関数を $G(jw) = 4/\{(jw)*(jw)+1.6+(jw)+4\}$ とする時、
 位相が90°遅れの時の周波数 $w=2\pi f$ の値と、利得(Gain)の値を求めよ。

- 10.07 いろいろなボード線図の場合を想定して、
 そのfeedback制御系の安定性について説明せよ。

10.01

GH 自動制御系の不安定性について。



$X(t) - C(t) \rightarrow A(t)$	(1)
$A(t) G_1(s) \rightarrow B(t)$	(2)
$B(t) G_2(s) \rightarrow Y(t)$	(3)
$Y(t) H(s) \rightarrow C(t)$	(4)

p.184-185

①と④から、

$X(t) - Y(t)H(s) \rightarrow A(t)$ とする。 ②と③を併せて

(p.184-185 参照)

$\{X(t) - Y(t)H(s)\} G_1(s) G_2(s) \rightarrow Y(t)$ とする。

$X(t) G_1(s) G_2(s) \rightarrow Y(t) \{1 + H(s) G_1(s) G_2(s)\}$ とする。

$X(t) G_1(s) G_2(s) \{1 + H(s) G_1(s) G_2(s)\}^{-1} \rightarrow Y(t)$ とする。(行列表記の場合)

同数は必ず信号ベクトルの右側からの(かけ算/割り算)とする。

これを、 $Y(t) = \left[\frac{G_1(s) G_2(s)}{1 + H(s) G_1(s) G_2(s)} \right] X(t)$ と書く。(等号表記の場合)

(いずれにせよ、初期のベクトル信号 $X(t)$ に「同数 operation」をかけた。出力信号ベクトル $Y(t)$ を得るといふ意味には変化がない。)

特に交流信号ベクトルの場合、分母の $1 + H(j\omega) G_1(j\omega) G_2(j\omega)$ の値は複素数とする。

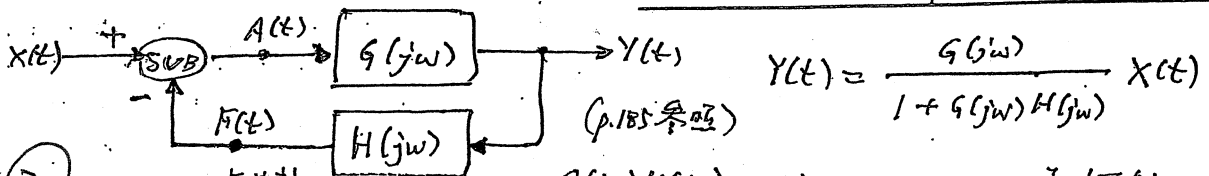
(一巡伝達関数) $= H(j\omega) G_1(j\omega) G_2(j\omega) = \exp(-\pi j) = -1$ とおくと、分母 = 0 となり、不安定になる。また、 $|H(j\omega) G_1(j\omega) G_2(j\omega)| > 1$ の場合、

(目標値 $X(t)$ に対し、誤差信号 $A(t)$ が小さくなり、制御出力信号 $Y(t)$ が目標値 $X(t)$ に安定して、同相で、追従する事を目的としているが、 $Y(t)$ と $X(t)$ の符号がかり、入力信号 $X(t)$ に追従しなくなる。(不安定にお

10.02

GH 制御系のナイキスト線図

この場合の一巡伝達関数は $G(j\omega)H(j\omega)$ とする。

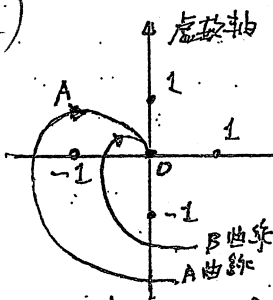


$Y(t) = \frac{G(j\omega)}{1 + G(j\omega)H(j\omega)} X(t)$

$G(j\omega)H(j\omega)$ の値は $\omega \rightarrow \infty$ でゼロ(原点)となる。

位相が $-\pi = -180^\circ$ (180度遅れ)の値。曲線が

実数軸 (A) 点 (-1, 0) の左側を通過すれば不安定、 (B) 点 (-1, 0) の右側を通過すれば安定とする。



($G(j\omega)H(j\omega)$ は複素数なので、 ω の値が $\omega=0$ から $\omega=\infty$ で変化すると、この複素数平面上で曲線(A)又は(B)を描く。

$G(j\omega) = (\text{open loop 伝達関数})$ と呼ぶ。
 $G(j\omega)H(j\omega) = (\text{一巡伝達関数})$ と呼ぶ。

p.184 (2)

10.03 ボード線図の定義

(交流信号では、伝達関数は複素数)

伝達関数 $F(j\omega)$ について、 $F(j\omega)$ は偏角 \rightarrow 伝達関数 \rightarrow 伝達関数 \rightarrow 伝達関数 \rightarrow 伝達関数

$$F(j\omega) = A(\omega) + jB(\omega) \quad (A(\omega) \text{ と } B(\omega) \text{ は実数}) \text{ とする。}$$

p.186

$$F(j\omega) = \sqrt{(A(\omega))^2 + (B(\omega))^2} \exp(j\theta(\omega)) ; \tan \theta(\omega) = \frac{B(\omega)}{A(\omega)} ; \text{ と}$$

ここで $dB(\omega) = 20 \log_{10} |F(j\omega)| = (10) \log_{10} (A^2(\omega) + B^2(\omega))$ とする。

(x 軸を ω とし、左側 y 軸を $dB(\omega)$ 、右側 y 軸を $\theta(\omega)$ とし、2つの曲線の Graph 図形のことを「ボード線図」と呼ぶ。(p.186 参照) -

① Gain 余裕とは? (ΔdB のこと)

$\omega = \omega_1$ の時 $\theta(\omega) = -180^\circ$ とする時:

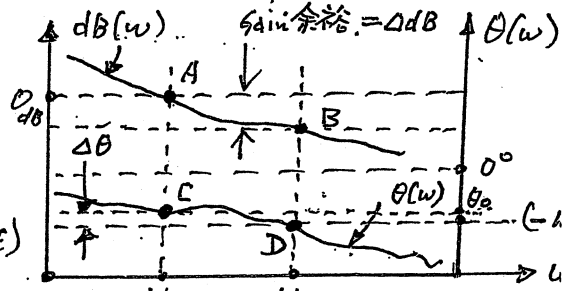
(D 点に対応する) $dB(\omega_1) < 0$ の値、

(B 点に対応する値) を Gain 余裕と呼ぶ。

0dB で、 $|F(j\omega)| = 1$ とする点 A

とどのくらい余裕をもたせたいか (y 軸の値)

いづかを示している。(dB(ω) の値の差)



② 位相余裕とは?

(ΔdB のこと)

(ボード線図)

(Δ は 4 本、 Δ は 5 本、線が 1 本!!)

$\omega = \omega_0$ の時、 $dB(\omega) = 0$ dB とする時の、

(A 点に対応する C 点での) 位相値 $\theta(\omega_0)$ と (-180°) との差 $\Delta\theta = \theta(\omega_0) + 180$

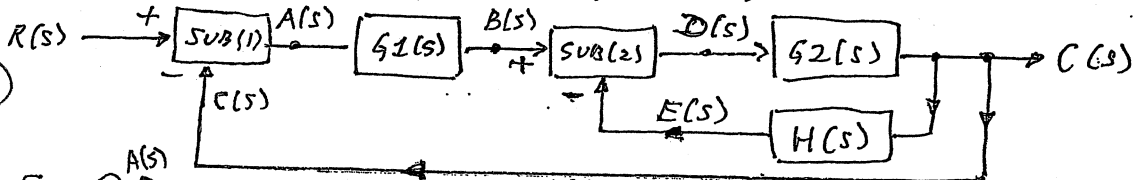
の値を位相余裕という。 $\Delta\theta > 0$ の値が位相のゆとり値となる。

10.04

GGH(s) 回路の位置関数

(p.186 実験問題④参照)

実験 (x)
p.186



$$\underbrace{\left\{ \underbrace{[R(s) - C(s)]}_{B(s)} G_1(s) - \underbrace{C(s) H(s)}_{E(s)} \right\}}_{D(s)} G_2(s) \rightarrow C(s)$$

$$R(s) G_1(s) G_2(s) \rightarrow C(s) \left\{ [G_1(s) + H(s)] G_2(s) + 1 \right\}$$

$$\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{G_1(s) G_2(s)}{\{G_1(s) + H(s)\} G_2(s) + 1}$$

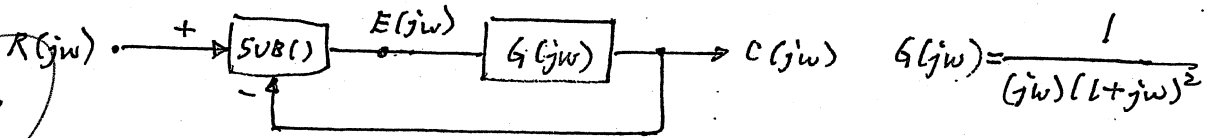
$$\left(\begin{array}{l} G_1(s) = \frac{2}{s} \\ G_2(s) = \frac{4}{s+1} \\ H(s) = 5 \end{array} \right) \text{ とする。}$$

$$\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{\left(\frac{2}{s}\right) \left(\frac{4}{s+1}\right)}{\left\{\frac{2}{s} + 5\right\} \left(\frac{4}{s+1}\right) + 1} = \frac{8}{(2+s^2)(4) + (s)(s+1)}$$

$$\frac{C(s)}{R(s)} = \frac{8}{8 + 4s^2 + s^2 + s} = \frac{8}{5s^2 + s + 8} = \frac{1.6}{s^2 + 0.2s + 1.6}$$

10.05 単極負制御系の性質

p. 187-188 実戦問題(5)



$E(jw) = R(jw) - C(jw)$

$R(jw)G(jw) \rightarrow C(jw)[1+G(jw)]$

$E(jw)G(jw) \rightarrow C(jw)$

$\frac{C(jw)}{R(jw)} = \frac{G(jw)}{1+G(jw)}$

$(R(jw) - C(jw))G(jw) \rightarrow C(jw)$

(G(jw) との逆の Open Loop 伝達関数) で表す。かつ、一進伝達関数で表す。

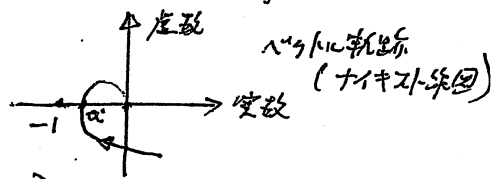
$f(w) = (jw)(1+jw)^2 = (jw)(1-w^2+2jw)$

$f(w) = -2w^2 + jw(1-w^2)$

f(w) が実数かつゼロのは、 $w(1-w^2) = 0$ の時。

$w_0 = 1 > 0$ の時。この時 $f(w_0) = -2$

$G(jw_0) = \frac{1}{f(w_0)} = -0.5$ と表す。 ($a = -0.5, w_0 = 1$)



10.06 二次振動要素伝達関数の性質

p. 188-189 実戦問題(6)

$G(jw) = \frac{1}{f(jw)} = \frac{1}{(jw)^2 + 1.6(jw) + 4}$ と表す。

(位相が 90° 遅れるとは、実数値がゼロで純虚数値を意味する。)

$w^2 - 4 = 0 \rightarrow w = 2$ と表す。

実戦(6) $|G(jw)| = \frac{1}{|3.2j|} = \frac{1}{0.8} = 1.25$

($w = 2$; $G_{min} = |G(jw)| = 1.25$)

10.07 ボード線図による feedback 制御系の安定判別

p. 189-190 実戦問題(7)

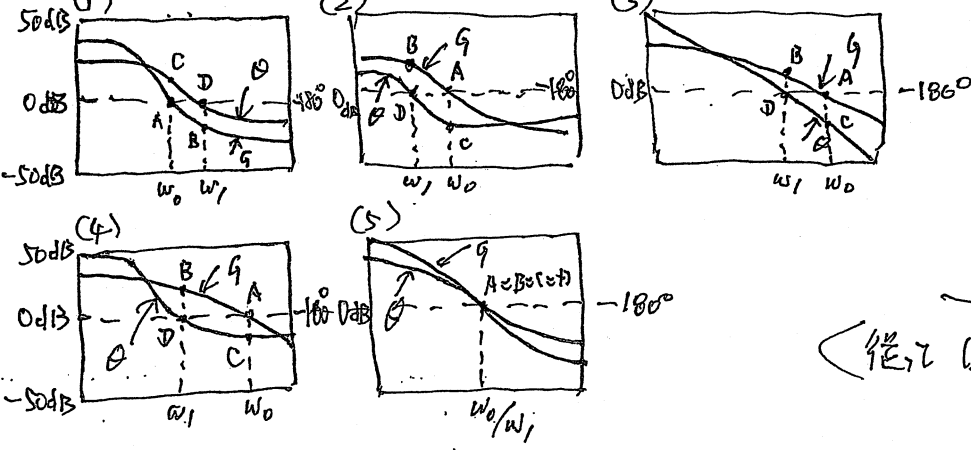
- (10.03 の図を参照) (1) 安定にするためには、 $\theta(w) = -180^\circ$ における G_{min} の位 ΔdB が、マージンでなければならず、 $\Delta dB < 0$
- (2) G_{min} 特性の $G_{min} 0dB$ の時の位相角 -180° より大きければならず、 $\Delta B = \theta(w) + 180^\circ > 0$

(w_0 は $dB(w) = 0$ の時 A 点 C 点に対応する。 (w_1 は $\theta(w) = -180^\circ$ の時 B 点 D 点に対応する。)

条件(1) (C 点から -180° 線より上に交る必要がある。)

条件(2) (B 点から $0dB$ 線より上に交る必要がある。)

	条件(1)	条件(2)
	C点	B点
(1)	OK	OK
(2)	X	X
(3)	X	OK
(4)	X	X
(5)	X	X



(従って (1) のみ安定である)