

問 1 . 次の 2 入力 1 出力 2 次の連続時間線形システム

$$\begin{pmatrix} \dot{x}_1(t) \\ \dot{x}_2(t) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} -4 & 3 \\ -1 & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & -2 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} u_1(t) \\ u_2(t) \end{pmatrix}$$

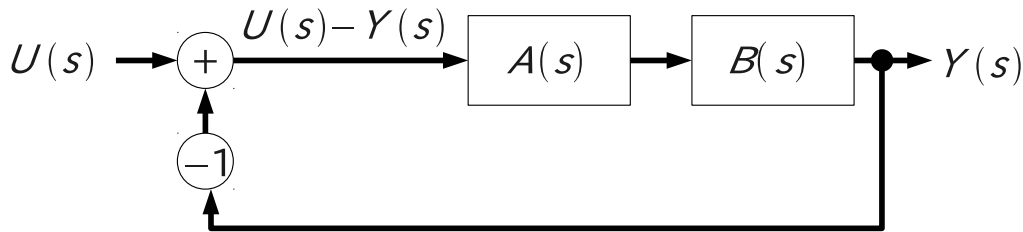
$$y(t) = (0, 1) \begin{pmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{pmatrix} + (-1, 0) \begin{pmatrix} u_1(t) \\ u_2(t) \end{pmatrix}$$

に対して, 初期値と入力を,

$$\begin{pmatrix} x_1(0) \\ x_2(0) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0 \\ 1 \end{pmatrix}, \quad u_1(t) = \begin{cases} 0 & (t < 0) \\ e^{-t} & (t \geq 0) \end{cases}, \quad u_2(t) = \begin{cases} 0 & (t < 0) \\ e^{-t} & (t \geq 0) \end{cases}$$

とする。このとき, $x_1(t)$ および $x_2(t)$ をラプラス変換したもの, および出力 $y(t)$ を求めよ (計算過程も示すこと)。また, このシステムのブロック線図を記せ (ブロック線図に初期値は記さなくてもよい)。(5+5+10+5=25 点)

問 2 . 下図に示すフィードバック回路の入力 $U(s)$ に対する出力を求めよ。ここで, $A(s)$ を制御要素, $B(s)$ に制御対象とするとき, PID 制御の式を $A(s)$ または $B(s)$ に対して示し, その積分要素の役割を式を使って説明せよ (必要な条件は各自設定せよ)。(10+5+10=25 点)



問 3 . z 変換に関する次の問いに答えよ (導出過程も示すこと)。ただし, z 変換の対象となる離散時間領域の関数は $n \geq 0$ で定義されているものとする。(5+5+5+5+10=30 点)

(1) 次の関数を z 変換せよ。

$$f(n) = 1$$

(2) 次の関数を z 変換せよ。

$$f(n) = a^n$$

(3) 次の関数を z 変換せよ。

$$f(n) = \cos 3n$$

(4) 次の関数を z 変換せよ。

$$f(n) = na^n$$

(5) 次の関数を逆 z 変換せよ。

$$F(z) = \frac{z+2}{(z+\frac{1}{2})(z-\frac{1}{3})}$$

問 4 . 次の問いに答えよ。(5+5+10=20 点)

(1) 次の線形システムが可制御であるかどうか, 可観測であるかどうか調べよ (計算過程および説明を記すこと)。

$$\begin{pmatrix} \dot{x}_1(t) \\ \dot{x}_2(t) \\ \dot{x}_3(t) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1 & 0 & -1 \\ 1 & -2 & -1 \\ -1 & 0 & 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \\ x_3(t) \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 1 \\ 2 \\ -1 \end{pmatrix} u(t)$$

$$y(t) = (1, -1, 1) \begin{pmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \\ x_3(t) \end{pmatrix} + -1 \cdot u(t)$$

(2) 次の方程式の解の実部がすべて負であるかどうか調べよ。

$$s^4 + 2s^3 + 3s^2 + 3s + 2 = 0$$

注意: 配点は変更することがあります。

解答例

問 1 .

状態変数をラプラス変換したものは、次のように得られる。

$$\begin{aligned}
 \begin{pmatrix} X_1(s) \\ X_2(s) \end{pmatrix} &= \begin{pmatrix} s+4 & -3 \\ 1 & s \end{pmatrix}^{-1} \left[\begin{pmatrix} 0 \\ 1 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & -2 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \frac{1}{s+1} \\ \frac{1}{s+1} \end{pmatrix} \right] \\
 &= \frac{1}{(s+4)s+3} \begin{pmatrix} s & 3 \\ -1 & s+4 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \frac{1}{s+1} \\ 1 + \frac{-2}{s+1} \end{pmatrix} \\
 &= \frac{1}{(s+1)^2(s+3)} \begin{pmatrix} s+3(s-1) \\ -1+(s+4)(s-1) \end{pmatrix} \\
 &= \frac{1}{(s+1)^2(s+3)} \begin{pmatrix} 4s-3 \\ s^2+3s-5 \end{pmatrix} \\
 &= \begin{pmatrix} \frac{4s-3}{(s+1)^2(s+3)} \\ \frac{s^2+3s-5}{(s+1)^2(s+3)} \end{pmatrix}
 \end{aligned}$$

出力のラプラス変換は、

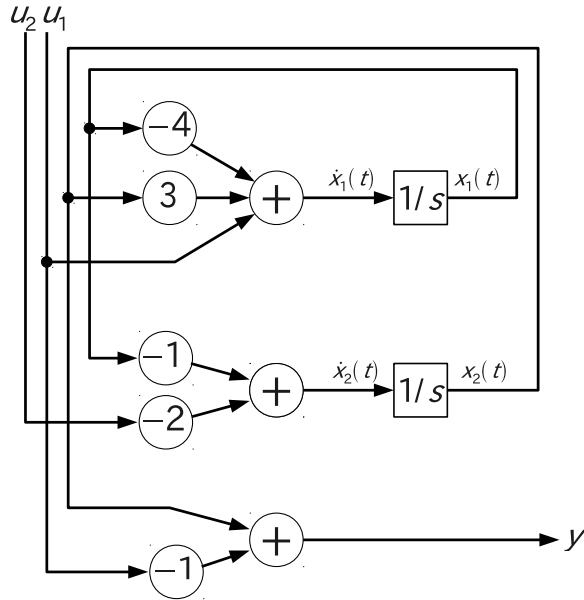
$$\begin{aligned}
 Y(s) &= (0, 1) \begin{pmatrix} X_1(s) \\ X_2(s) \end{pmatrix} + (-1, 0) \begin{pmatrix} U_1(s) \\ U_2(s) \end{pmatrix} \\
 &= (0, 1) \begin{pmatrix} \frac{4s-3}{(s+1)^2(s+3)} \\ \frac{s^2+3s-5}{(s+1)^2(s+3)} \end{pmatrix} + (-1, 0) \begin{pmatrix} \frac{1}{s+1} \\ \frac{1}{s+1} \end{pmatrix} \\
 &= \frac{s^2+3s-5-(s+1)(s+3)}{(s+1)^2(s+3)} \\
 &= \frac{-s-8}{(s+1)^2(s+3)}
 \end{aligned}$$

となる。従って、出力 $y(t)$ は、

$$\begin{aligned}
 y(t) &= \frac{1}{(2-1)!} \lim_{s \rightarrow -1} \frac{d}{ds} (s+1)^2 \frac{-s-8}{(s+1)^2(s+3)} e^{st} + \lim_{s \rightarrow -3} (s+3) \frac{-s-8}{(s+1)^2(s+3)} e^{st} \\
 &= \lim_{s \rightarrow -1} \frac{d}{ds} \left(-1 - \frac{5}{s+3} \right) e^{st} + \lim_{s \rightarrow -3} \frac{-s-8}{(s+1)^2} e^{st} \\
 &= \lim_{s \rightarrow -1} \left\{ \left(-1 - \frac{5}{s+3} \right) t e^{st} + \left(\frac{5}{(s+3)^2} \right) e^{st} \right\} + \frac{-(-3)-8}{(-3+1)^2} e^{-3t} \\
 &= \left(-1 - \frac{5}{-1+3} \right) t e^{-t} + \left(\frac{5}{(-1+3)^2} \right) e^{-t} - \frac{5}{4} e^{-3t} \\
 &= -\frac{7}{2} t e^{-t} + \frac{5}{4} e^{-t} - \frac{5}{4} e^{-3t}
 \end{aligned}$$

となる。

また、ブロック線図は以下の通りである。



問2

入出力関係は,

$$B(s)A(s)(U(s) - Y(s)) = Y(s)$$

より,

$$Y(s) = \frac{B(s)A(s)}{1 + B(s)A(s)}U(s) = \frac{1}{1 + \frac{1}{B(s)A(s)}}U(s)$$

となる。PID 制御の式は,

$$A(s) = K_P \left(1 + \frac{1}{T_I s} + T_D s \right)$$

となる。 $\frac{1}{1 + \frac{1}{B(s)A(s)}}$ が $s \rightarrow 0$ で極限を持つものとする。入力が一一定であるとして, 十分時間経過したときの出力の値は,

$$\lim_{s \rightarrow 0} sY(s) = \frac{1}{1 + \frac{1}{B(0)A(0)}} \lim_{s \rightarrow 0} sU(s)$$

となる。 $\lim_{s \rightarrow 0} sU(s)$ は, 一定にした入力の値である。積分要素があれば, $\lim_{s \rightarrow \infty} B(s)$ が発散するため,

$$\lim_{s \rightarrow 0} sY(s) = \lim_{s \rightarrow 0} sU(s)$$

となる。従って, 積分要素は十分時間が経過したときに, 誤差を積分することによって, 出力の値を入力と同じ値にしようとする効果がある。

問3

(1)

$$\sum_{n=0}^{\infty} z^{-n} = \sum_{n=0}^{\infty} (z^{-1})^n = \frac{1}{1 - z^{-1}} = \frac{z}{z - 1}$$

(2)

$$\sum_{n=0}^{\infty} a^n z^{-n} = \sum_{n=0}^{\infty} (az^{-1})^n = \frac{1}{1 - az^{-1}} = \frac{z}{z - a}$$

(3)

$$\sum_{n=0}^{\infty} na^n z^{-n} = -z \frac{d}{dz} \sum_{n=0}^{\infty} a^n z^{-n} = -\frac{d}{dz} \left(\frac{z}{z - a} \right) = -z \frac{(z - a) - z}{(z - a)^2} = \frac{az}{(z - a)^2}$$

(4)

$$\sum_{n=0}^{\infty} (\cos 3n) z^{-n} = \sum_{n=0}^{\infty} \frac{e^{3in} + e^{-3in}}{2} z^{-n} = \frac{1}{2} \left(\frac{z}{z - e^{3i}} + \frac{z}{z - e^{-3i}} \right) = \frac{z(z - e^{-3i} + z - e^{3i})}{2(z - e^{i\omega})(z - e^{-i\omega})} = \frac{z(z - \cos 3)}{z^2 - 2z \cos \omega + 1}$$

(5) $F(z)z^{n-1}$ の留数を計算すればよい。

$n \geq 1$ のとき、極は $z = -1/2, z = 1/3$ にある位数 1 の極だけである。

$$\begin{aligned} f(n) &= \lim_{z \rightarrow -1/2} \left(z + \frac{1}{2} \right) \frac{z+2}{\left(z + \frac{1}{2} \right) \left(z - \frac{1}{3} \right)} z^{n-1} + \lim_{z \rightarrow 1/3} \left(z - \frac{1}{3} \right) \frac{z+2}{\left(z + \frac{1}{2} \right) \left(z - \frac{1}{3} \right)} z^{n-1} \\ &= \frac{-\frac{1}{2} + 2}{\left(-\frac{1}{2} - \frac{1}{3} \right)} \left(-\frac{1}{2} \right)^{n-1} + \frac{\frac{1}{3} + 2}{\left(\frac{1}{3} + \frac{1}{2} \right)} \left(\frac{1}{3} \right)^{n-1} = -\frac{9}{5} \left(-\frac{1}{2} \right)^{n-1} + \frac{14}{5} \left(\frac{1}{3} \right)^{n-1} \end{aligned}$$

$n = 0$ のとき、極は $z = 0, z = -1/2, z = 1/3$ にある位数 1 の極だけである。また、極 $z = -1/2, z = 1/3$ の留数の値は、上の計算の結果に $n = 0$ を代入すれば良い。従って、

$$\begin{aligned} f(0) &= \lim_{z \rightarrow 0} z \frac{z+2}{z \left(z + \frac{1}{2} \right) \left(z - \frac{1}{3} \right)} - \frac{9}{5} \left(-\frac{1}{2} \right)^{-1} + \frac{14}{5} \left(\frac{1}{3} \right)^{-1} \\ &= \frac{2}{\left(\frac{1}{2} \right) \left(-\frac{1}{3} \right)} + \frac{18}{5} + \frac{42}{5} \\ &= -12 + 12 = 0 \end{aligned}$$

まとめると以下ようになる。

$$f(n) = \begin{cases} 0 & (n = 0) \\ = -\frac{9}{5} \left(-\frac{1}{2} \right)^{n-1} + \frac{14}{5} \left(\frac{1}{3} \right)^{n-1} & (n \geq 1) \end{cases}$$

問 4

(1)

可制御行列は、

$$\left[\begin{pmatrix} 1 \\ 2 \\ -1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 1 & 0 & -1 \\ 1 & -2 & -1 \\ -1 & 0 & 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 1 \\ 2 \\ -1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 1 & 0 & -1 \\ 1 & -2 & -1 \\ -1 & 0 & 1 \end{pmatrix}^2 \begin{pmatrix} 1 \\ 2 \\ -1 \end{pmatrix} \right] = \begin{pmatrix} 1 & 2 & 4 \\ 2 & -2 & 8 \\ -1 & -2 & -4 \end{pmatrix}$$

となり、1 列と 3 列が 1 次独立でないため、可制御ではない。

可観測行列は、

$$\left[\begin{pmatrix} 1 \\ -1 \\ 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 1 & 1 & -1 \\ 0 & -2 & 0 \\ -1 & -1 & 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 1 \\ -1 \\ 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 1 & 1 & -1 \\ 0 & -2 & 0 \\ -1 & -1 & 1 \end{pmatrix}^2 \begin{pmatrix} 1 \\ -1 \\ 1 \end{pmatrix} \right] = \begin{pmatrix} 1 & -1 & 0 \\ -1 & 2 & -4 \\ 1 & 1 & 0 \end{pmatrix}$$

となり、この行列式は 8 で、ランクが 3 となるため可観測である。

(2)

フルビッツ行列は、

$$H = \begin{pmatrix} 2 & 3 & 0 & 0 \\ 1 & 3 & 2 & 0 \\ 0 & 2 & 3 & 0 \\ 0 & 1 & 3 & 2 \end{pmatrix}$$

となる。その主座小行列式は、

$$H_1 = \begin{vmatrix} 2 \end{vmatrix} = 2 > 0 \tag{1}$$

$$H_2 = \begin{vmatrix} 2 & 3 \\ 1 & 3 \end{vmatrix} = 6 - 3 = 3 > 0 \tag{2}$$

$$H_3 = \begin{vmatrix} 2 & 3 & 0 \\ 1 & 3 & 2 \\ 0 & 2 & 3 \end{vmatrix} = 18 + 0 + 0 - 8 - 9 - 0 = 1 > 0 \tag{3}$$

$$H_4 = \begin{vmatrix} 2 & 3 & 0 & 0 \\ 1 & 3 & 2 & 0 \\ 0 & 2 & 3 & 0 \\ 0 & 1 & 3 & 2 \end{vmatrix} = 2 \begin{vmatrix} 3 & 2 & 0 \\ 1 & 3 & 1 \\ 0 & 3 & 2 \end{vmatrix} = 2 > 0 \tag{4}$$

(5)

となる。係数はすべて正で、フルビッツ行列の主座小行列式もすべて正であるため、すべての解の実部は負である。