

【 QUIZ ④ 】

流体(主として気体)の流速を計測する装置に熱線流速計(Hot-Wire Anemometer)というものがある。その測定原理に関する次の解説を読んで、下記の設問に答えよ。

【解説】

熱線流速計のセンサ部は、金属の細い線(白金あるいはタングステンで、抵抗値は数Ω)である。金属線に電流を流すと Joule 熱が発生してその温度が上昇する。しかし、周囲との温度差が大きくなるほど、周りへの熱の散逸も大きくなるから、結局、熱収支のバランスがとれたところで、金属線は一定の温度を示すことになる。単位時間あたりの発熱量を一定にしておけば、熱平衡状態での金属線の温度が、周囲への熱伝達効率の指標となる。金属線の流れの中においた場合、流速が大きいほど金属線から流体への熱伝達が容易となるから、結果として流速の増大とともに金属線の温度は低くなる。これが、熱線流速計の原理である。

もう少し詳しく検討しよう。温度 T_f の流体中においた電気抵抗 R の金属線に電流 I を流したとき、金属線の温度 T_w の時間変化は、次の微分方程式で記述できる。

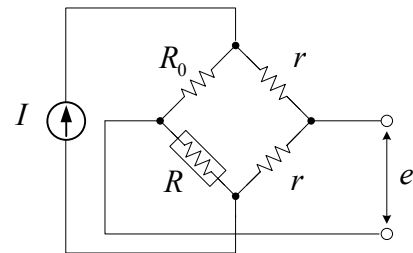
$$c \frac{dT_w}{dt} = RI^2 - k(T_w - T_f) \quad (1)$$

ここで、 c は金属線の熱容量を表す定数であり、また、金属線のごく近傍を除いて流体の温度 T_f は一定であるとする。右辺が熱収支を表しており、第1項が単位時間当たりの発熱量を、第2項が強制対流によって流体に奪われる熱量を表す。奪われる熱量は金属線と流体の温度差 $(T_w - T_f)$ に比例するが、その比例定数(熱伝達率 k) は、流速 V との間に次の関係(King's law)をもつ。

$$k = a + b\sqrt{V} \quad (2)$$

ここで、 a 、 b は正の定数である。投入熱量 RI^2 を一定とすると、熱平衡状態が達成されたときの金属線の温度 T_w を測れば、式(1)から熱伝達率 k を求めることができ、式(2)にもとづいて流速 V が算出できることになる。 (A)

実際の熱線流速計において採用される計測の方式には、定電流法と定温度法があるが、いずれにしてもその計測回路の核となるのはブリッジ回路である。センサ部である金属線をブリッジの1辺とする右図のような回路を構成した場合を考える。



定電流法は、通電する電流 I を一定とする方法であるが、抵抗 R が温度 T_w によって変わるので、投入熱量

は一定でない。抵抗 R と温度 T_w の関係は、使用される温度範囲では線形であるとみなそう。

$$R = R_0 + \Delta R = R_0(1 + \alpha(T_w - T_0)) = R_0 + \alpha R_0 \Delta T \quad (3)$$

ここで、 R_0 は基準温度 T_0 における抵抗値であり、 $\alpha > 0$ は定数である。なお、図のブリッジ回路の左上辺の抵抗は、この基準値 R_0 と等しい抵抗値に設定されているものとする。いま、流速 $V = V_0$ のときに、回路の出力が $e = 0$ で一定となるように電流を調整し、そのときの電流値 $I = I_0$ を保持したとする(なお、図の回路の $r \gg R_0$ であって、通電電流のほとんどがブリッジの左辺に流れるものとする)。 (B)

この状態から、流速が $V = V_0 + \Delta V$ に変化したときの回路出力 e の動的な応答について考える。まず、流速の変化 ΔV はそれほど大きくなく、式(2)は、つぎのように

$$k = k_0 + \Delta k = k_0(1 + \beta(V - V_0)) = k_0 + \beta k_0 \Delta V \quad (4)$$

線形近似できるものとする。もちろん、動特性について議論するときには、熱平衡状態が確立していな

いとして、式(1)はそのまま取り扱わねばならない。ただし、 ΔV による金属線の温度変化 ΔT 、抵抗値の変化 ΔR 、熱伝達率の変化 Δk はいずれも小さく、それらの積に關係する項(2次の微小項)は無視できるものとする。式(3)、(4)を代入して、式(1)を ΔV と ΔT の關係として書きなおし、 $\Delta R = \alpha R_0 \Delta T$ であることを考慮すると、流速変化 ΔV と抵抗変化 ΔR の關係を支配する微分方程式は、

$$\boxed{\hspace{15em}} \quad (5)$$

となる。また、図の回路の出力 e と抵抗変化 ΔR の關係は、次式で与えられる。

$$\boxed{\hspace{10em}} \quad (6)$$

結局、定電流法における流速変化 ΔV と回路出力 e の關係は、伝達関数(ラプラス変換領域)で

$$\frac{e}{\Delta V}(s) = \frac{K_1}{\tau s + 1} \quad (7)$$

と表現でき、この測定システムが1次遅れ系であることがわかる。ここで、 K_1 は、このシステムのゲイン(周波数ゼロ、すなわち ΔV が一定のときの e と ΔV の比)であり、 τ は、時定数である。

一方、定温度法は、流速が $V = V_0 + \Delta V$ と変化しても、金属線の抵抗が常に一定 $R = R_0$ になるように、電流値 I を自動的に調整するもので、そのときの電流値 I を測定することで、流速を求める方法である。(以下省略)

【問題】

- 1) 下線部(A)にしたがって、金属線の温度 T_w から流速 V を算出する式を示しなさい。
- 2) 下線部(B)の状況における流速 V_0 と電流 I_0 の關係を式で示しなさい。
- 3) 式(4)の k_0 と β を、 a, b, V_0 で表しなさい。
- 4) 式(5)を示しなさい
- 5) 式(6)を示しなさい
- 6) 式(7)のゲイン K_1 と時定数 τ を具体的に示しなさい。
- 7) 式(7)で表される定電流法の入出力關係について、その周波数特性(振幅特性のみ)の概略を図示しなさい。ただし、図には K_1 や τ との關係がわかるような記入をしておくこと。

【略解】

- 1) 平衡状態においては、 $\frac{dT_w}{dt} = 0$ であるから、式(1)において、

$$RI^2 = k(T_w - T_f) \quad k = \frac{RI^2}{k(T_w - T_f)}$$

$$\text{これを式(2)に代入して、} \quad V = \left(\frac{RI^2 - a(T_w - T_f)}{b(T_w - T_f)} \right)^2 \quad \text{と求まる。}$$

- 2) ブリッジ出力 $e_o = 0$ だから $R = R_0$ となっている。また、式(3)より、 $T_w = T_0$ ともなっている。したがって、平衡状態においては、次式が成立する。

$$R_0 I_0^2 = (a + b\sqrt{V_0})(T_0 - T_f)$$

- 3) 式(2)より, $k(V) = a + b\sqrt{V}$ であるから, V_0 まわりのテイラー展開による 1 次近似は,

$$k(V) \cong k(V_0) + \left. \frac{dk}{dV} \right|_{V=V_0} (V - V_0) = (a + b\sqrt{V_0}) + \frac{b}{2\sqrt{V_0}} \Delta V$$

と表せる。これを式(4)最右辺の k_0 , βk_0 と比較して,

$$\begin{cases} k_0 = a + b\sqrt{V_0} \\ \beta = \frac{b}{2\sqrt{V_0}(a + b\sqrt{V_0})} \end{cases}$$

- 4) まず式(1)を, 定電流のもと, (V_0, T_0, R_0) の状態から微小変化した形の式に書くと,

$$c \frac{d}{dt} (T_0 + \Delta T) = (R_0 + \Delta R) I_0^2 - (k_0 + \Delta k) (T_0 + \Delta T - T_f)$$

これに式(3), (4)を代入し,

$$c \frac{d}{dt} (T_0 + \Delta T) = (R_0 + \alpha R_0 \Delta T) I_0^2 - (k_0 + \beta k_0 \Delta V) (T_0 + \Delta T - T_f)$$

$$c \frac{d}{dt} (\Delta T) = R_0 I_0^2 + \alpha R_0 I_0^2 \Delta T - k_0 (T_0 - T_f) - k_0 \Delta T - \beta k_0 (T_0 - T_f) \Delta V + \beta k_0 \Delta V \Delta T$$

ここで, 第 1 項と第 3 項は相殺され, 最後の項は, 2 次の微小量であり無視できる。

$$c \frac{d}{dt} (\Delta T) = (\alpha R_0 I_0^2 - k_0) \Delta T - \beta k_0 (T_0 - T_f) \Delta V$$

$\Delta T = \Delta R / \alpha R_0$ を代入して, 以下の微分方程式を得る。

$$c \frac{d}{dt} (\Delta R) = (\alpha R_0 I_0^2 - k_0) \Delta R - \alpha \beta k_0 R_0 (T_0 - T_f) \Delta V$$

- 5) e^+ は常にブリッジ電圧 (ブリッジの左辺経路 $R_0 + R$ での電位降下) の半分である

$$e^+ = \frac{1}{2} (R_0 + R_0 + \Delta R) I_0$$

$$e^- = (R_0 + \Delta R) I_0$$

$$\text{よって, } e = (e^+ - e^-) = -\frac{1}{2} I_0 \Delta R$$

- 6) 式(5)をラプラス変換すると

$$\left[sc + (k_0 - \alpha R_0 I_0^2) \right] \Delta R(s) = -\alpha \beta k_0 R_0 (T_0 - T_f) \Delta V(s)$$

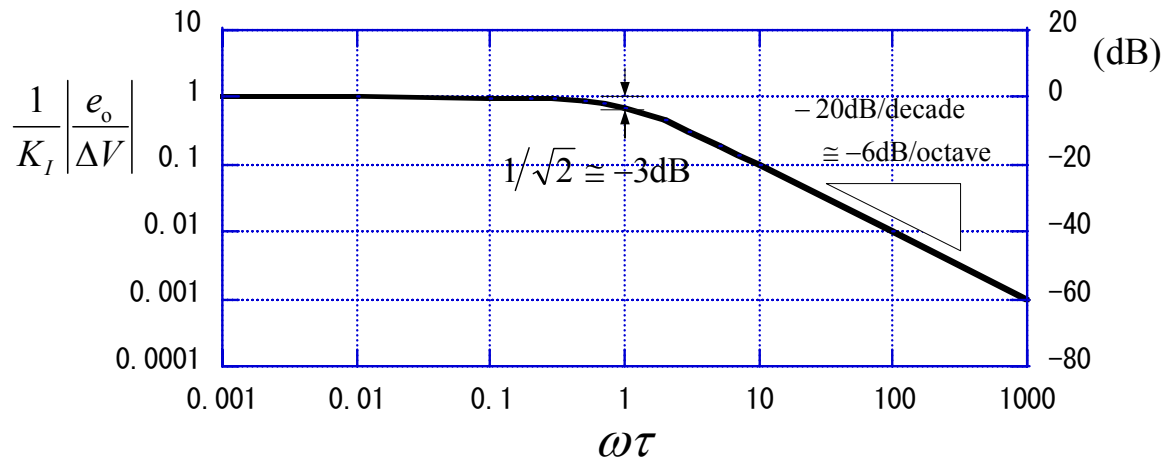
これに式(6)を代入すると, 流速変化と電圧出力の関係は,

$$\frac{e}{\Delta V}(s) = \frac{(1/2) \alpha \beta k_0 R_0 I_0 (T_0 - T_f)}{sc + (k_0 - \alpha R_0 I_0^2)}$$

と求まる。したがって,

$$K_I = \frac{\alpha \beta k_0 R_0 I_0 (T_0 - T_f)}{2(k_0 - \alpha R_0 I_0^2)}, \quad \tau = \frac{c}{(k_0 - \alpha R_0 I_0^2)}$$

- 7) 一次遅れ系だから, 振幅特性の概形は, 次のとおり



- 以上 -