

## アナコンとローレンツアトラクター

東京理科大学 戸川美郎(Yoshio TOGAWA)

アナログコンピューターは そのいくつかのメリットにもかかわらず、デジタルコンピューターほどには普及しなかった。それはおそらく

- (1) 汎用性を持たせにくい
- (2) 精度をあらゆるのかむすかしい
- (3) 安定した信頼性が得られない。

ためと思われる。(しかし逆に、これら(1), (2), (3)を要求せず目的が限られた用途では、専用のアナコンを作ると、高速性などのメリットが活かされてくる。特に、いくつかのパラメータを持った常微分方程式の族を集中的に調べたい時——どのような phase portrait か? どのような bifurcation をするか? ストレンジアトラクターを持つか? ストレンジアトラクターはどんなふうまいをするか——などには、最もその強みを發揮する。ただし、あくまでも

- (1) 望む用途専用のアナコン(単能アナコン)を作

- (2) 精度は 数パーセント程度しか要求しない。
- (3) 信頼性もあまり要求しない

} デジタル・コンピューターで追試する。

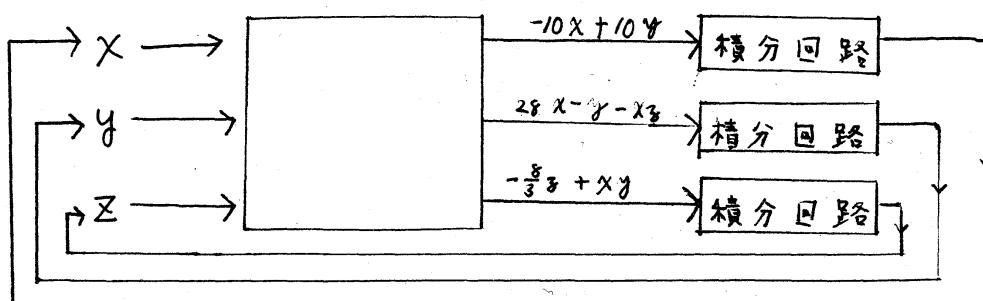
という二にしない限り コストなどで割が合わないだろ。

常微分方程式を与えられて「ほとほとの精度」と「ほとほとの信頼性」をもってこれを実現する回路を作ることは、それほど難くない。以下では、この研究集会で発表したローレンツアトラクター用アナコンの回路について説明する。

### ローレンツ方程式

$$\begin{cases} \dot{x} = -10x + 10y \\ \dot{y} = 28x - y - xz \\ \dot{z} = -\frac{8}{3}z + xy \end{cases} \quad \dots \dots \dots \quad \textcircled{1}$$

をシミュレートする回路を作りたい。回路のある3ヶ所の電圧  $x(t)$ ,  $y(t)$ ,  $z(t)$  が①に従うようにする。まず  $x$ ,  $y$ ,  $z$  から①の右辺を作り、それを積分してその結果を  $x$ ,  $y$ ,  $z$  とする。



$x, y, z$  からのの右辺を作るためにには、

(i) 電圧  $v$  をスカラー倍する  $v \rightarrow \lambda v$

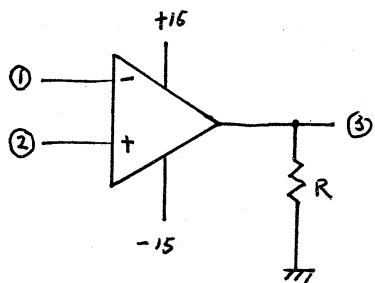
(ii) 電圧  $v_1$  と  $v_2$  を加える  $v_1, v_2 \rightarrow v_1 + v_2$

(iii) 電圧  $v_1$  と  $v_2$  の積を作  $v_1, v_2 \rightarrow v_1 v_2$

ができなければならぬ。

(i), (ii) はオペアンプを用之ばすぐできる。オペアンプについて簡単にまとめておく。

オペアンプは  $+15V, -15V$  の 2 電源を必要とする。



理想的なオペアンプは

(1) ②と①の電圧差 ( $v_2 - v_1$ ) を  $\infty$  倍増幅して③に生力する。

(2) ①, ②からオペアンプへは電流は流れ込まない (入力インピーダンス無限大)

(3) 抵抗  $R$  の値によつて③の電圧は変化しない。

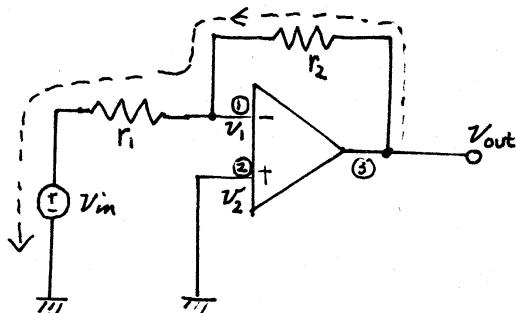
しかし実際のオペアンプでは

(1)'  $\infty$  倍ではなく (非常に大きな値)  $A$  倍である。この

値 A は、入力電圧①、③が非常に速く変化するとさすがに小さくなってしまう。このことは回路の動作速度に上限をもつ。

- (2) わずかな電流がオペアンプに流れ込む。これは、回路の精度を制限する。
- (3) 抵抗  $R_2$  の値は、あまり小さくできない ( $1\text{ k}\Omega$  以下にはしない方が無難)

オペアンプにはほとんどの場合フィードバックをかけて使用する。下の回路は電圧のスカラーリングをする回路例である。



抵抗  $R_2$  がフィードバック（無限大のネガティィティーフィードバック）を与える。これは ① と ③ の電圧は互いに逆向きに変化し、しかも ③ の変化は大きく、③ と ① が抵抗で結ばれていたため ① の電圧を ③ の電圧が打ち消すように働くことを意味する。例えれば ① が負の電圧になると  $V_3$  は  $V_2 - V_1 = -V_1$  の  $\infty$  倍すなわち  $+\infty \text{ volt}$  となり、上図の矢印のように大きな電流が流れ、抵抗  $R_1$  での電圧降下により ① の電圧は上昇し 結局

$0 \text{ volt} (=V_2)$  となる。結局正常にフィードバックがかかるためには(1)と(2)の電圧は常に等しくなる（増幅度∞である以上  $V_2 - V_1 = 0$  でない限り  $V_2$  は有限の電圧になれない。もともと実際には、どんな使い方をしても電源電圧以上には出力しえない）

フィードバックのかかったオペアンプでは

(4) のと(2)の電圧は等しい

それでは、上の回路がスカラー倍を与えることをみよう。

$V_1 = (V_2 =) 0$  なので、抵抗  $R_1$  への電圧降下は  $V_{in}$  volt であり

$$V_{in}/R_1 \quad (\text{A})$$

の電流が流れる。この電流はすべて抵抗  $R_2$  に流れり（入力インピーダンス無限大）。 $R_2$  の電圧降下は

$$(V_{in}/R_1) R_2 \quad (\text{V})$$

であり、(1)の電圧は  $0 \text{ volt}$  なので 出力電圧  $V_{out}$  は

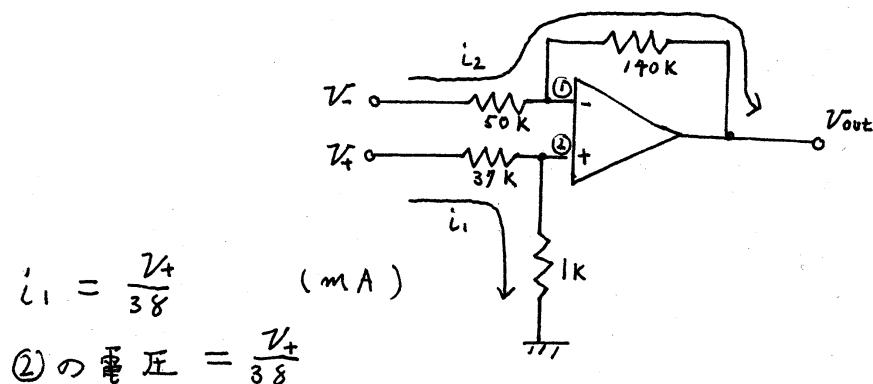
$$V_{out} = 0 - (V_{in}/R_1) R_2 = - \frac{R_2}{R_1} V_{in}$$

となる。この回路では、例えれば  $V_{out} = -2V_{in}$  として  $R_1 = 1 \text{ M}\Omega$ ,  $R_2 = 1 \text{ }\Omega$  としても  $R_1 = 1 \text{ M}\Omega$ ,  $R_2 = 500 \text{ k}\Omega$  としてもよい。しかし(2)', (3)', 1/1ズの影響、ストレインキャパシティーの影響などを考慮すると、 $R_1$  とか  $R_2$  は  $1 \text{ k}\Omega \sim 500 \text{ k}\Omega$  ぐらいの間で選ぶのが無難である。

この回路では、入力電圧を  $0 \text{ volt}$  とすれば出力電圧も  $0 \text{ V}$  に

なるはずである。しかし実際にはわずかな電圧が残ってしまう（オフセット電圧）。オフセット電圧は回路を複雑にすれば調整して消すことができるが、ここではオフセット電圧は誤差としてかたすべきてしまう。そのためには、小さな電圧を扱わなければよろしくなければならない。 $\pm 0.1(V)$  程度の信号電圧は、オフセットが  $10mV$  のオペアンプで  $-2$  倍すると、出力信号は  $\pm 0.2V$  程度、オフセットが  $10mV$  で  $5\%$  近くの誤差を生じてしまう。

オペアンプを用いた回路の例をもうひとつみてみよう。



①の電圧 = ②の電圧

$$i_2 = \frac{1}{50} (V_- - \frac{V_+}{38}) \text{ (mA)}$$

$$V_{out} = \frac{V_+}{38} - \frac{140}{50} (V_- - \frac{V_+}{38}) = -2.8 V_- + 0.1 V_+$$

このように、オペアンプを用いれば線形演算は自由に実現できる。

次に掛け算  $T$  かかる。これは I.C. が市販されてい（アナログ）

デバイシズ AD533JH, インターシル, ICL8013CC,  
など)。これらはいずれも 入力xと入力yに対し  $\frac{x+y}{10}$  を  
出力する。

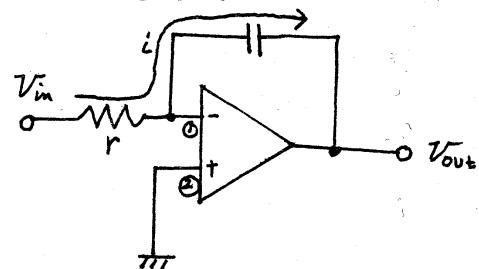
以上により、電圧x(t), y(t), z(t)を入力すると方程式  
の右辺を出力する回路を作ることはできる。

次に右辺を積分しなければならない。

積分回路もオペアンプで作ることはできる。

$$\text{①の電圧} = \text{②の電圧} = 0$$

$$i = \frac{V_m}{r} \quad (\text{mA})$$



$$V_{out} = -V_c = -\int_0^t \frac{1}{RC} V_m(t) dt$$

ここで  $V_c$  は コンデンサーの両端の電圧

この積分回路もまた、正確には動作しない。例えは  $V_m$  を  
0 voltに保てどみつても ①からオペアンプに流れこむ電流、  
コンデンサーのリーク、その他のために  $V_{out}$  は変化してしまう。  
しかし 微分方程式のシミュレーションとしての回路では  
こういいた影響は方程式の perturbation として考えること  
でき、それほど気にすることはない。

以上で回路についての準備は終了。次に ローレンツ方程式の方を オペアンプで実現しやすいように処理してみる。

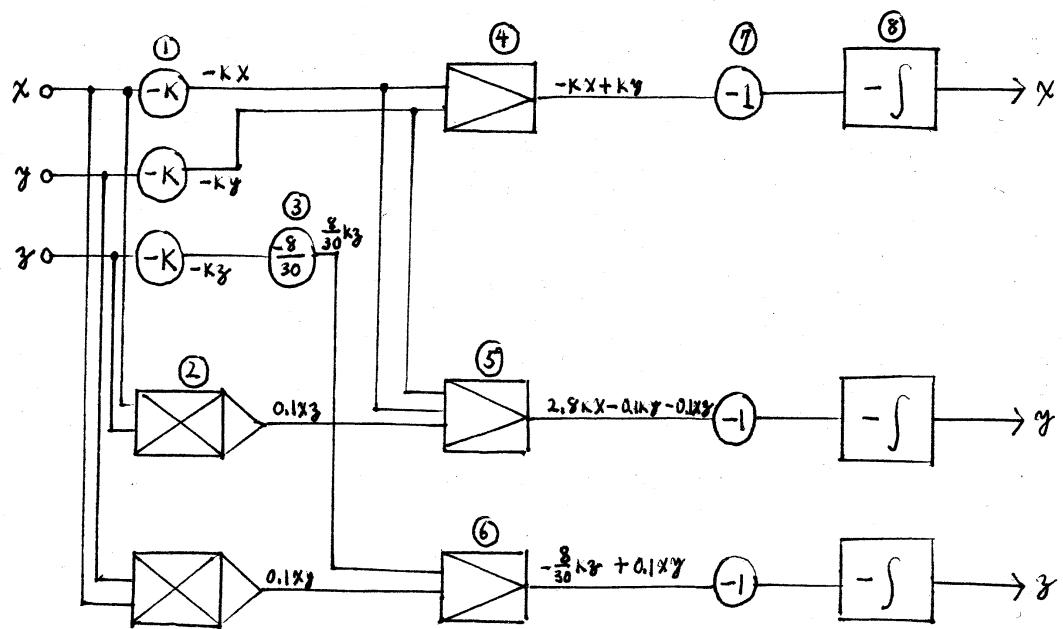
$X, Y, Z$  は  $\pm 15V$  の範囲にあさまるようだ、しかも あまり小さくならないようになければならない。まず、方程式の右辺を0.1倍してみる。これはアトラクターのサイズは変えない。しかし  $Xy$  とか  $Xz$  とかの大きすぎる電圧 ( $X = Y = 10(V)$  なら  $ZY = 100(V)$ ) は避けられる。次に  $X, Y, Z$  に適当なスカラーをかけて アトラクターを適当な大きさにする。しかし アトラクターの大きさがわからぬので (文献をみればすぐわかることだが) 「適当なスカラー」は後からディジタルスイッチで設定するようにした。

方程式の右辺は次のようになる。

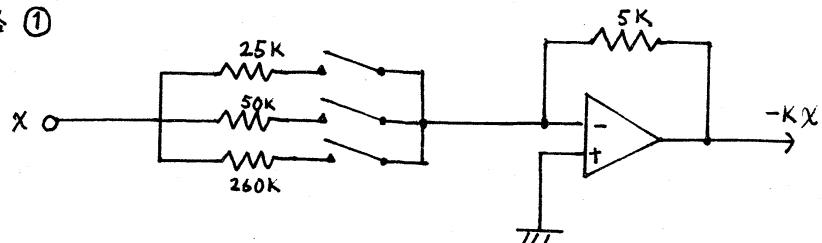
$$\begin{cases} X = -kX + Ky \\ Y = 2.8kX - 0.1Ky - 0.1XZ \\ Z = -\frac{8}{30}kZ + 0.1XY \end{cases}$$

ここで  $k$  の値を変えることにより アトラクターのサイズが変わること。

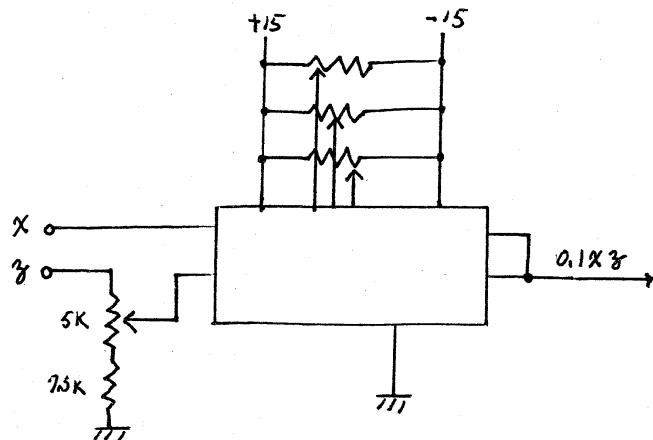
次に積分の時定数  $RC$  だが、これはロータリースイッチに より  $C$  の値を選べるようにした。



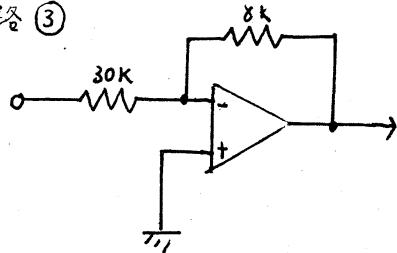
回路①



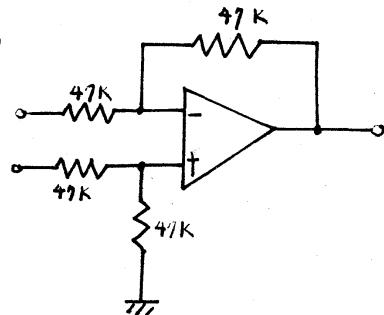
回路②



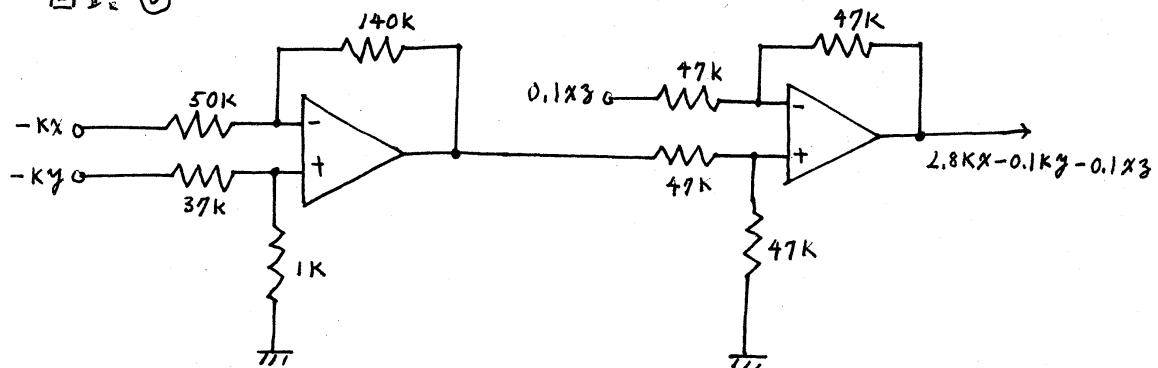
回路③



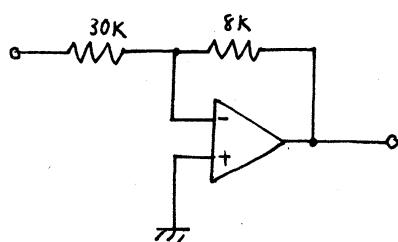
回路④



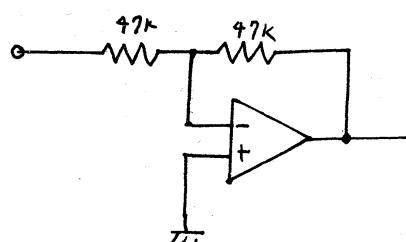
回路⑤



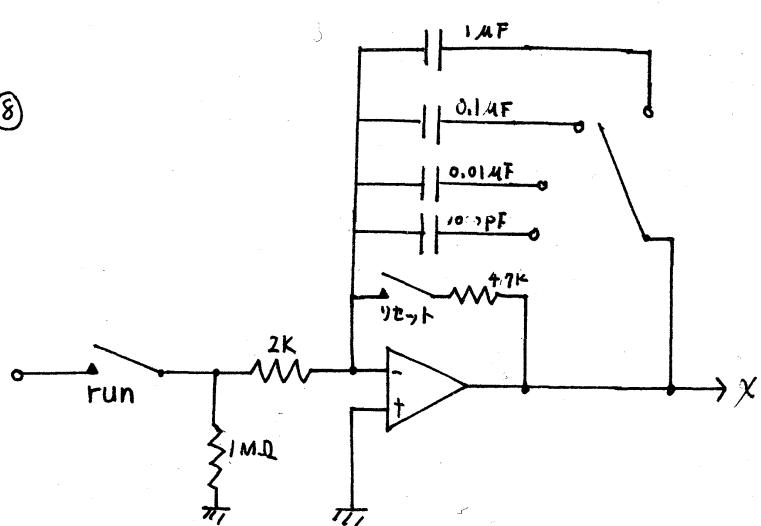
回路⑥



回路⑦



回路⑧



オペアンプは、T.I. TL071 と TL072  
抵抗は  $\frac{1}{4}W$  1%級

コンデンサーは 1MF は  $\pm 10\%$  の フィルムコンを選別

その他は 1%スチコン

を用いた。全体としての精度は  $\pm 5\%$  くらいのものだと思う。

この回路ではパラメータを変えることは考えていない。  
後から 回路の入れやすい部分にボリュームをそう入してパラメータを変えられようとした。しかし それは数学的に意味のある変え方ではない。

$Z_1$  は正の電圧しかとらないが、これは  $\pm 15V$  の範囲で大きく動かす、という意味では非効率なので、後で  $Z_1$  を  $-1V$  平行移動する回路を付け加えた。