# バックラッシュ防止歯車を用いたサーボ機構の

# 平衡点附近の動作について

留岡 正・中川 孝之

# On the Movements in Stability of Servomechanisms with Antibacklash Gears

Tadashi TOMEOKA · Takayuki NAKAGAWA

The movements of equilibrium points and their environs of the servomechanism are very complicated for the influence of the spring of the split antibacklash gear.

The nonlinear differential equation of the motion was obtained from the analysis of the influence of the backlash and the spring on their movements. Then this solution could be obtained with the analog computer.

In this paper, we considered the analysis of this movements on the operating solution of the analog computer.

# 1. はしがき

さきに、機械系と電気的増幅器とから成る、簡単 なサーボ機構を作り作動させたところ、このサーボ 系の平衡点附近の動作は実際に複雑である。この原 因は電気系はかなり線形動作をしても、機械系を構 成する要素の非線形性、たとえば歯車のバックラッ シュや摩擦など、によると思われる。なお、この非 線形性をのぞくため、バックラッシュ防止歯車など が工夫されているが、サーボ系の動作において歯車 に用いられている、ばねの強さの影響などがこの系 の動作を複雑ならしめている。

前報<sup>(1)</sup> で、これらの作用を考慮して定性的に、系の速度--変位の関係をしめす位相平面上で取扱った。

その後、この動作機構を、バックラッシュ防止歯 車のスプリングの作用について研究を進めたところ この動作方程式は非線形ばねをもち、また、スプリ ングと負荷荷重のため、系のばね係数が周期的変化 をすると見なすことが出来ることがわかった。

そこで、我々は実際のサーボ系についての動作を 観測することは容易ではないので、この系の動作の 大要を知るためアナログコンピューターによって模 擬実験を行い、その結果から実際の実験傾向を知ろ うと考えた。

この報告はアナログコンピューターによる実験結果 と、その解に対する物理的意味に関するものである。

#### 2. 運動方程式

軸まわりの慣性能率 I、軸受部の摩擦はきわめて 小さく無視するが、軸の回転速度に比例する大きさ の減衰抵抗r、軸の回転角 $\theta$ 、歯車のかみ合いのがた から生じるbacklash性を考慮し、そしてbacklashど めのSpring係数をkとする。

我々は制御系を取扱っているため、回転トルクが

正、負の値に応じた系の回転を考えるときは、平衡 点附近の動作がきわめて重要である。それで、歯車 のbacklashおよびSpring係数の特徴が平衡点附近の 動作の性質を定めると考えねばならない。

いま、歯車のトルク伝達を考えるときbacklashを 普通、折線近似を用い、さらに我々は問題解析の都 合上、この特性を入力回転角のと出力回転角の間に つぎの奇関数で示されるものとした。

$$\theta = a_0 \theta_0 + a_3 \theta_0^3 + a_5 \theta_0^5 + \cdots \tag{1}$$

そこで図-1に示す折線を式(1)で近似した場合、 $a_0, a_3$ そして $a_5$ の値を求めることができる。これらの値に対して式(1)を図上にプロットして見ることによって、折線と式(1)の近似度が推定出来る。たとえば式(1)に相当する次の式に対して、数値計算をした(1)式の関係を参考までに図-1に実線で示す。



図-1 折線近似

 $y = -0.3951x + 0.4523x^3 - 0.05712x^5 \tag{1}$ 

この(1)'式の係数を持つ場合、折線にきわめてよい 近似をする。特にasはao asに比べて小さい事が分か る。

また、ばねは伸びに比例して、かたいばねの特性 を有するのが普通であるから、ばね係数は一般に回 転角θの関数である。そしてまた、ばね係数は回転 角と時間の関数でもある。

 $Check(\theta,t)$  とする。 (2)

つぎに、系がbacklashを有しない場合で軸のねじり 定数をKと表わせば、運動方程式は次のようになる。

$$I\frac{d^2\theta}{dt^2} + r\frac{d\theta}{dt} + K\theta = 0$$
(3)

いま、(1)式において、傍以上の頃は&があまり大 きくない限り無視し、(2)式のばね係数は、K(t) =k。 +k<sub>1</sub>cosωatなる周期関数として、これらの(1)、(2)を (3)に代入して

$$I\frac{d^{2}\theta}{dt^{2}} + r\frac{d\theta}{dt} + (k_{0} + k_{1}\cos\omega_{0}t)(a_{0}\theta_{0} + a_{3}\theta_{0}^{2} + a_{5}\theta_{0}^{2}) = 0$$

$$\succeq z \geq 0$$

一般にk1はk0に比して小さく、a0に比べてa3,a5の値
 は小さいから、式(4)はさらに近似的に次のようになる。
 (4)

$$I\frac{d^2\theta}{dt^2} + r\frac{d\theta}{dt} + (k_0 + k_1 \cos \omega_0 t)a_0\theta_0 + k_0a_3\theta_0^8 + k_0a_5\theta_0^5 = 0$$

Iで両辺を割算し、 $\frac{r}{I} = R$ とおけば(1)式から、 $a_{3}, a_{3}$ は小さいことから、

$$\frac{d\theta}{dt} \doteq a_0 \frac{d\theta_0}{dt}, \quad \frac{d^2\theta}{dt^2} \doteq a_0 \frac{d^2\theta_0}{dt^2} \quad \text{if} \frac{d\theta_0}{dt^2} \text{if} \frac{d\theta_0}{dt^2} + K_3 \theta_0^2 + K_5 \theta_0^2 = 0 \quad (5)$$

となる。

いま、仮りにばね係数は時間 t の周期関数でなく 一定であるとすれば、K<sub>1</sub>=0と見なすことが出来る から、式(5)は

$$\frac{d^2\theta_0}{dt^2} + R\frac{d\theta_0}{dt} + K_0\theta_0 + K_3\theta_0^8 + K_5\theta_0^5 = 0$$
(6)

となる。

ここで、
$$K_0 = \frac{k_0}{I}, \quad K_3 = \frac{k_0 a_3}{I a_0}$$
そして $K_5 = \frac{k_0 a_5}{I a_0}$ とする。  
なお、この動作を位相平面上で考えるため $\frac{d\theta_0}{dt} = y_0$ 

θ₀=xとすれば

$$y\frac{dy}{dx} + Ry + K_{o}x + K_{s}x^{3} + K_{s}x^{5} = 0$$
(6)

$$\frac{dy}{dx} = \frac{-Ry - (K_0 x + K_s x^s + K_s x^s)}{y}$$
(7)

さて、 $\frac{dy}{dx} = 0$ ,  $\frac{dy}{dx} = \pm \infty$ ,  $\frac{dy}{dx} = \pm 1$ 、 $\frac{dy}{dx} = \frac{1}{2}$ , およ  $U\frac{dy}{dx} = \pm 3$ , となる等傾曲線をあたえられた $R_1$ , $K_0$ ,  $K_3$ そして $K_5$ に対して簡単な計算から求めて、位相平 面上に描き、運動方程式を満足するトラジェクトリ ーをもとめると、図-2のようになる。

この場合のR=0.1,K<sub>0</sub>=-0.4,K<sub>3</sub>=0.45, そして K<sub>5</sub>=-0.06として求めたものである。

この図から3つの特異点 $(P_1, P_2, P_3)$ があって、その中 $P_1$ ,  $P_3$ が安定点で $P_2$ が不安定点である事がわか

る。

しかるに、(5)式に示すように、ばね係数が時間の 周期函数である場合は、今述べたような方法で解析 的に求める事は困難である。すなわちk<sub>1</sub>=0なる場合の解を求めるために、アナログコンピューターによることにした。



# 3. アナログコンピューターのプログラム

2.に述べた事から、一般的に取扱うために、式(5)の解をアナログコンピューターよって求めることにした。そこで、式(5)の第1、第2、第3項を積分器

と符号変換器により、第4、第5項をアナコンの非 線形要素を用い、そして $K_1 \cos \omega_0 t \cdot \theta_0$ の項を超低周波 発振器と掛算器を用いて、図-3に示すプログラム を作った。



図-3 アナログコンピュータのプログラム - 64 -

この図は2つの閉回路からできている。第1の回路は式(6)の関係を満足するものであり、第2の回路はKcoswot・0の演算出力を求める回路である。

さて、我々は演算記録計の周波数応答特性の帯域

### 4. アナログコンピューターの解

| 写真番号 | 減衰項<br>Pot 1 | 初期値<br>Pot 2 | Pot 3 | 直線の勾配<br>Pot 4 | 不感带幅<br>Pot5,6 | 振 幅<br>Pot 7 | P ot 8 | OSCの 周 波 数 |
|------|--------------|--------------|-------|----------------|----------------|--------------|--------|------------|
| 1    | 10.0         | 任意           | 3.0   | 2.5            | 0.5            | 9.0          | 3.0    | 0Hz        |
| 2    | 10.0         | 任意           | 3.0   | 2.5            | 0.5            | 9.0          | 3.0    | 0.1        |
| 3    | 10.0         | 任意           | 3.0   | 2.5            | 0.5            | 9.0          | 3.0    | 0.8        |
| 4    | 0.5          | 4.0          | 3.0   | 3.0            | 0.5            | 9.0          | 3.0    | 0.04~0.6   |
| 5    | 0.5          | 4.0          | 3.0   | 3.0            | 0.5            | 9.0          | 3.0    | 0.7 ~10    |
| 6    | 10.0         | 任意           | 3.0   | 2.5            | 0.5            | 9.0          | 3.0    | 0.2        |
| 7    | 10.0         | 任意           | 3.0   | 2.5            | 0.5            | 9.0          | 3.0    | 0.4        |

節した。

表-1 演算条件

まず、式(6)の解を求めるため、第2の回路を開く か、発振器信号を0にした。いま、種々の初期条件 のもとで、x-y平面上のトラジェクトリーをもとめ るため、図-3のA, Bで示す引出点からの信号をxy記録計に接続して、解を求めた。その代表的な解 を示すと、写真-1のようである。



写真-1

つぎに、式(5)の解を求めるため、第2の回路を閉じ 発振器出力をあたえて、前と同様にトラジェクトリ ーをx-y記録計上に求めた。その代表的な解を示す と、写真-2、写真-3のようである。

つぎに、(6)式の減衰係数を0とした場合の、この 振動系の固有振動数はおよそ0.25Hz附近の値なので この振動数とばねのもつ固有振動数の相互関係を知 るため、ばねのもつ固有振動数に対応する超低周波



が2Hz以下であるため、プログラムした系の振動周

期を0.2Hz附近に選ぶように、回路の各部要素を調



発振器の周波数を変えた実験をした。このときの演 算解を時間の関数として求めたものが、写真-4、 写真-5であり、その中で著しく振動性を帯びている 特徴ある場合のトラジェクトリーを位相平面上で求 めたものが、写真-6、写真-7である。



写真-4



写真-5

以上の写真-1から写真-7までの各演算条件を 表-1に示す。

# 5. 実験結果の検討

これらの実験結果に注意するとつぎの諸点に気が つく。

(1) 系固有の振動数(約0.25Hz)のおおよそ2倍の 振動数(約0.5Hz)が強制力として加えられた時、系 の動作が最も振動性を帯び不安定であることを示し ている。

(2) 超低周波発振器の周波数が系固有の振動数の おおよそ2倍の振動数(0.5Hz附近)を基準にして、 周波数がそれよりも高くなっても、低くなっても、 左右どちらかの平衡点に跳躍的に振動しながら収束 するように思われる。なお、これらの系の動作は一 種のうなり波形となり、不規則な運動をするから、 見かけ上不安定となる。



写真-6



写真-7

このことは線形振動には見られない特徴であるか ら、本装置の動作に非線形性のある特別なばねを持 つ力学系として考えたい。

(3) つぎに、写真-2、写真-3、写真-6、そし て写真-7に示す位相平面上の記録を見ると、任意 の初期値に対して系のトラジェクトリーの動作の様 子がよく分る。

写真-2の場合は系の固有振動数のこおよそ½の 強制周波数のものであるために、平衡点附近でやや 不安定である。

また、写真-3は平衡点附近で減衰をともなう動 作をして平衡点に達し、安定な特徴を示している。

しかし、写真-6、写真-7は平衡点附近で著し く振動性を帯びている特徴を示している。

これらの位相平面上のトラジェクトリーの記録は 前報<sup>(2)</sup>に示した、複雑な平衡点附近の実験記録の結 果をよく説明していると思われる。

-66-

## 6. む す び

以上の実験結果より、超低周波発振器よりあたえ られる周波数の系におよぼす影響がおおよそ分った。 すなわち(5)式の数学的な意義を考えると、第2項は 減衰低抗を示し、第4項、第5項は、ばねの非線形 性に対応させて考える事が出来る。もし、これらの 係数が微小で、これらの項を無視すれば、(5)式は Mathieuの式<sup>(3)</sup>になる。したがって、(5)式で示される 系の運動はMathieuの式で示される運動に減衰力と 非線形ばね性の極端な特徴をもつような力学系と考 えられる。

これらの実験結果から、出力軸歯車として用いら れたバックラッシュ防止歯車のスプリングのもつ性 質が、系固有の振動数と微妙に関連し合うので、サ ーボ機構の調整等に当っては以上の実験上もとまっ た諸点を考慮する必要がある。 実際の装置において、平衡点附近のサーボ系の振 動等の問題を解明する場合には、本実験でもとめた 定性的な特徴を見のがしてはならないと考える。

それで、今後我々は実際の装置に対して、以上述 べた特徴が実験的にも起るかどうか確かめたい。

※電気4学会北陸支部連合大会(昭和47年10月12日)に発表

- 参考文献
- (1) 留岡、中川:富山大学工学部紀要第22卷 (昭46-3)
- (2) 留岡、中川:電気4学会北陸支部連合大会講 演論文集(昭45-10)
- (3) J.J.Stoker : Nonlinear VibrationsInterscience Publishers, Inc., New York1950 PP 202

.