

选择性RC系统的理论和计算

苏联 Θ. O. 薩 柯 夫 著

邓 頻 喜 譯

人民邮电出版社

選擇性RC系統的理論和計算

苏联 A. O. 薩柯夫著

鄧 頻 喜 譯

太 壓 出 版 社

Э. О. СААКОВ
ТЕОРИЯ И РАСЧЕТ ИЗБИРАТЕЛЬНЫХ RC-СИСТЕМ
ГОСЭНЕРГОИЗДАТ 1954

本書探討了 RC 系統的各个組成部分，將 RC 振盪器和選擇性RC 放大器加以分类，并闡述了計算与設計 RC 系統的主要問題。

本書的对象是从事于生产阻容式高選擇性电子管系統以及將它应用在各种科学和技术目的上的工程师和科学工作者。

選擇性 RC 系統的理論和計算

著者：苏联 Э. О. Сааков
譯者：邓 順
校者：鍾 佐
出版者：人民邮电出版社
印制者：北京市印刷一厂
發行者：新华書店

尺寸 850×1168 1/32 1959年6月北京第一版
印数 24/32 頁数 121 1959年6月北京第一次印刷
印制字数 207,000 字 印数 1—4,700 册

统一書号：15045·总990—無264

定 价：(10) 1.30 元

序　　言

作为成为正弦波振盪器、諧振放大器和抑制放大器的高選擇性阻容式电子管系統(简称 *RC* 系統)广泛地应用来达到各种科学和技术的目的。

苏联学者在發展 *RC* 系統的工作中起着重大的作用。

C.Э.哈依金在1930年首先指出在含有电阻和电容的一定的电子管电路中可以得到正弦波振盪。

在B.И.西福罗夫、С.И.捷捷里鮑姆、A.A.李斯金、Г.В.沃依什維羅、K.Ф.捷奧多爾契克以及其他人的工作中得到了很有价值的結果。有許多用普通方法解决不了的技术問題用 *RC* 系統解决起来相当簡單。*RC* 系統在由几分之一赫起到数兆赫的頻率範圍內的質量指标很高，它們又是現有各种选择性系統中最便宜和最簡單的。

尽管是这样，但到最近为止的文献中还没有对这种系統进行理論和計算方面的系統論述。本書便是企圖填补上述空白的一个嘗試。

除了系統地介紹各种正弦波振盪器、諧振放大器和抑制放大器的电路以及在这些电路中發生的物理过程外，本書还叙述了 *RC* 系統及其各部分的一般理論、研究方法以及工程計算方法。

作者希望本書能对科学工作者、工程师或学生在进行他們的实际工作或學習时有所裨益。此外，本書不可避免地会有許多缺点。

編輯Л.Б.斯列波揚教授、审閱者A.A.李斯金技术科学付博士給予作者許多宝贵的指示和建議，H.Г.薩柯娃工程师帮助作者准备原稿付印，作者謹向他們表示謝意。

——作者——

目 录

第一章 緒言	1
1-1 定义、应用范围和特点	1
1-2 电路的簡單介紹及其工作原理	2
1-3 RC 系統的分类	8
第二章 RC系統的理論	9
2-1 一般物理方面的理解	9
2-2 RC 系統的方框圖及其分析	17
2-3 基本方程式的分析	21
2-4 線性四端網路在某一頻率附近的特性	22
2-5 自激振盪和電位自激振盪系統的方框圖和基本方程式	25
2-6 振盪	26
2-7 再生	29
2-8 去再生(抑制)	31
2-9 諧振	33
第三章 RC 电路	34
3-1 用途和分类	34
3-2 基本关系	36
3-3 RC 电路的等效电路	37
3-4 α 的通式的确定	38
3-5 各种参数的計算	41
3-6 第Ⅰ类 RC 电路	43
3-7 第Ⅱ类 RC 电路	48
3-8 三节电路	49
3-9 四节电路	57
3-10 分佈常数的 RC 电路("R ₀ 線")	66
3-11 第Ⅲ类 RC 电路	69
3-12 Ⅲa小类 RC 电路	70
3-13 Ⅲb小类 RC 电路	75

3-14 Ⅱ b 小类 RC 电路	80
3-15 作成振盪 RC 系統的回授电路	88
第四章 RC 系統的放大器和輔助电路	101
4-1 RC 系統的放大器	101
4-2 輔助电路	107
4-3 調整电路	108
4-4 稳定电路	110
4-5 控制电路	120
4-6 緊耦合电路	124
第五章 正弦波 RC 振盪器	124
5-1 分类和基本原理	124
5-2 放大器类型和回授电路类型間的匹配	127
5-3 由放大器引起的頻率变化	130
5-4 振幅稳定的条件	133
5-5 振幅的稳定性	135
5-6 諧波	137
5-7 RC 振盪器的質量指标	138
5-8 多相振盪器	142
5-9 反相振盪器	147
5-10 零相移振盪器	149
5-11 各种 RC 振盪器的評比和典型电路的选择	157
5-12 RC 振盪器的技术計算	166
5-13 計算 RC 振盪器的例子	177
第六章 選擇性 RC 放大器	183
6-1 分类	183
6-2 再生放大器的基本原理	184
6-3 最大增益，增益最大时的頻率，再生放大器的選擇性	186
6-4 增益，選擇性和再生頻率与調整系数間的关系	189
6-5 再生選擇性放大器指标的稳定性	190
6-6 再生選擇性放大器的質量指标	192
6-7 多相再生器	195
6-8 反相再生器	199

6-9 零相移再生器	200
6-10 各种RC再生器的评比	210
6-11 谐振RC放大器	213
6-12 抑制RC放大器	220
6-13 选择性RC放大器的评比与典型电路的选择	225
6-14 选择性RC放大器的技术计算	230
6-15 计算选择性RC放大器的例子	234
附录 本书中常用的符号	240
参考文献	241

第一章 緒 言

1-1 定义、应用范围和特点

作为成为正弦波振盪器、選擇性濾波器和抑制濾波器的电子管選擇性电路，广泛地应用在各种科学和技术中。具有电感电容迴路的振盪器和濾波器（*LC* 系統）应用最广。在射頻时，*LC* 系統的質量指标很高，而且價格便宜、結構簡單。但是，將 *LC* 系統应用在音頻範圍时，便会产生各种困难，因为在低頻时用 *LC* 系統不能得到質量高而体积小的迴路。

在低頻时，时常采用变頻（差頻）系統。这种系統的优点是所有波段都可以合用一个刻度。但是，它們也有严重的缺点。第一，这种系統的頻率穩定度不高，因为差頻振盪器中的高頻略变一些便会使低頻發生很大的变化。第二，为了避免振盪器間的捕捉現象，必須小心地去耦和隔离。这样便会提高造价并增大体积。第三，必須定期用与标准振盪器比較或校驗零点的办法来校驗刻度。第四，需要有能將振盪器的頻率和許多組合頻率抑制掉的濾波器。

在一赫和几分之一赫的頻率範圍內，采用变頻式的結構实际上是不可能的。这些頻率，我們用很复杂的結構（例如采用旋轉式电容器）还能产生出来，但要用 *LC* 濾波器来分离或抑制它們直到現在还不能实现，而選擇性 *RC* 系統就沒有这些缺点。

所謂選擇性 *RC* 系統就是含有电阻和电容的电子管線路，这些电阻和电容器接得能在一定的条件下，使整个设备对一定頻率的正弦波有很高的選擇性。由于其組成元件（电阻和电容）很稳定，并由于采用强負回授使得电子管参数很稳定，这种系統可以获得足够高的总穩定度。

RC 系統在由几分之一赫到数兆赫的頻率範圍內的質量指标很高，同时又是現有各种系統中最便宜和最簡便的。因此，这种系統

应用得越来越广泛。

测量上用的现代音频振荡器几乎都是 RC 型式的 (ЛИГ-19; ЗГ-1; ЛИ-73; 200-*c* 等等), 其频率范围由 0.5 赫到 10 兆赫。典型的质量指标如下: 频率不稳定度 $\frac{\Delta f}{f} \leq 3\%$, 谐波系数 $k_t \leq 1\%$, 输出电压变化 $m \leq 1$ 分贝 (大约 10%)。这种振荡器不需要零调整。频率的变化在有些型式的振荡器中是连续的, 而在另一些型式的振荡器中则是间断的。

选择性 RC 滤波器具有谐振曲线, 其质量因数在固定频率时为数百, 而在可变频率时则为数十。用这种系统很容易在数赫到数兆赫的频率范围内得到频移宽度很窄的调频波。要使振荡器和滤波器得到频率偏移很大 (直至最低频率) 的调频也将容易得多。

1-2 电路的简单介绍及其工作原理

RC 系统是在 LC 系统已经完全建立起来并且显露出其优点和缺点的时候开始发展的; RC 系统开始应用在等幅波振荡器中, 后来才用作谐振放大。还在本世纪 20 年代的中叶, 便已经注意到在一定条件下, 在弛张振荡器、多谐波振荡器、 RC 耦合放大器等中出现了正弦波振荡。但是, 这些被觉察到的现象没有在实际中应用, 只不过看作是干扰基本过程的、附属的、寄生的现象。

1930 年, C. Э. 哈依金 [文献 1] 发表了在某些条件下, 一定的弦张振荡器电路 (图 1-1) 会产生正弦波的意见。这个电路包含一个以并联电路 R_2C_2 和串联回授电路 R_1C_1 为负载的两级直流放大器, 它本身形成一个闭合系统。

在这样的闭合系统中产生等幅正弦波的必要而且充分的条件是幅度平衡和相位平衡。这就是说, 如果将闭合系统在任何一处分切开, 并按照能量运动的方向, 在系统的一端加上电动势, 而在另一端测量电压, 那末在自激频率上输出和输入电压的大小相等, 相位也相同。在所给电路中, 这些条件都能满足, 这是由于在某个频率

时，并联电路 R_2C_2 引起的电压相移和串联电路 R_1C_1 所产生的相移相反，而在 R_1C_1 电路中的电压损失则由整个电路的增益填补的缘故。在实际中并不应用这种电路。

1934年出現了第一个适用于实际的 RC 振盪器（參看文献 2），其电路如圖 1-2 所示。因为它能同时产生相位彼此相差 120° 的三种振盪，所以叫做多相振盪器。这种电路是电阻电容耦合的三級放大器，其输入端和输出端相连。在一定的增益下可以产生几乎是正弦波的振盪，其振盪频率可以很低（30秒振盪一次），也可以很高（每秒 500 千赫）。相位平衡这个条件由耦合电路 RC 的作用而得到滿足。在自激頻率时，每一个耦合电路 RC 使相角移动 $\frac{\pi}{3}$ ，这样，总相移就等于 π ，而

电子管本身产生的总相移为 3π 。显然，在閉合电路开口处的兩端总的相移是 4π ，即兩端电压同相。电阻 r 用来消除瞬時現象，但經驗証明这是不必要的。这种系統，在欠激励状态下可以用作諧振放大器。

1936年B.H.西福罗夫进行了“反相”振盪器的理論研究（參看文献 3）。西福罗夫所用的电路如圖 1-3 所示。这种电路用三节 RC 回路来实现产生振盪所必需的电子管輸入电压和輸出电压相差 180° 的相移。

这种电路的主要缺点是振盪状态的临界性，而这种临界性引起振盪波形和振幅的不稳定。所以，隨后的研究者都是致力于消除这些缺点。

有好几种著作都是研究“多相”振盪器的，而且所用 电路有了許多改进。其中最重要的一个改进乃是应用慣性非線性元件（鎮流管，白熾電灯〔參看文献 4〕或热变电阻）来获得振幅的自动稳定。

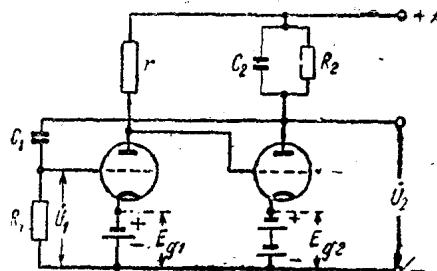


圖 1-1 最初的 RC 振盪器中的一种

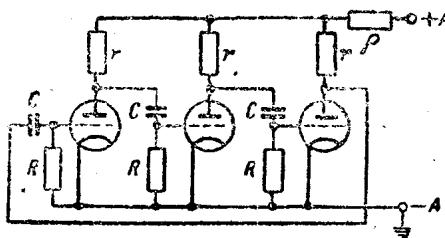


圖 1-2 多相振盪器

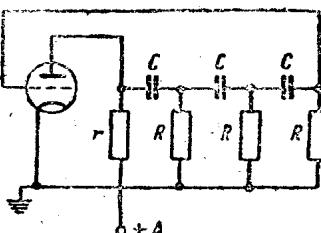


圖 1-3 反相振盪器

有許多人進行過反相振盪器的試制和研究（參看文獻 5、30、33）。在反相振盪器中也採用了振幅的自動穩定，這是靠着遲延自動增益調整電路（參看文獻 5）來實現的。這個改進大大提高了振盪器的質量和穩定度。

反相振盪器也能夠在音頻範圍內有效地用來獲得頻移寬度較大的調頻（FM）（參看文獻 6）。

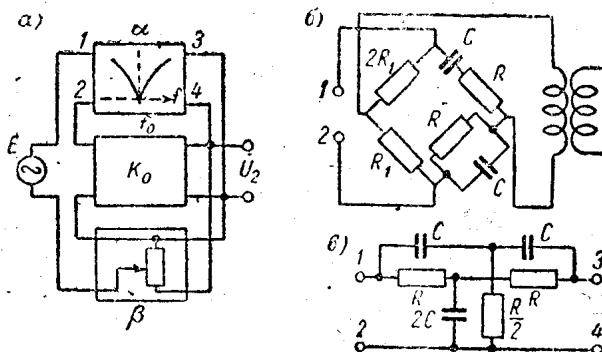


圖 1-4 双 T 型橋式選擇性電路

路 α 組成。這種電路有兩個方案如圖 1-4b 和 1-4c 所示。在某個頻率上（普通所謂準諧振頻率），其傳送系數等於零，而在距離這個頻率很遠的頻率上便等於 1。電路的工作原理是：在準諧振頻率時，回授電路不起回授作用，因而放大器的增益最大。在去諧時產生回授作用，增益急速減小（在增益系數很大時），直到接近于

1938年出現了一種叫做雙T橋式選擇性的電路（圖 1-4a）（參看文獻 7），這種電路由無失真放大器 K_0 和與頻率有關的電壓負回授電

1。因此，这种系統可以用作選擇性濾波器，而且其相对通帶在一定频率范围内可以固定不变。如果再加上正回授电路 β ，那末这样的电路將产生几乎是正弦波的振盪。这种电路的缺点是必須用增益系数大的直流放大器。

有好几种著作（文献 8，32）对这种电路进行了理論上和實驗上的研究，研究了各种各样的方案。J.C.古特金的論文（參看文献 8）討論了这种电路工作稳定性的問題。

圖 1-5 所示的电路就是根据这样的原理工作的（參看文献 11），这种电路可以得到直線性頻移为 $\pm 50\%$ 的正弦波音頻調頻。

在 1939 年出現了

圖 1-6（參看文献 10）所示的电路，这种电路得到广泛应用，一般叫它为 RC 桥式电路。在这种电路中，將負回授和振幅自动稳定作了适当的配合。这种电路由普通的兩級电阻电容交連放大器和 RC 桥式电路組成。电桥的左半邊

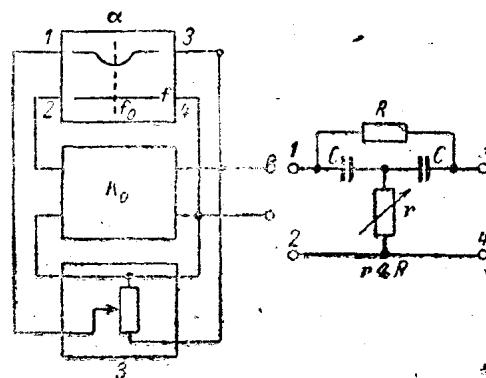


圖 1-5 寬頻移 RC 振盪器

實現与频率有关的回授，而电桥的右半邊則實現与频率無关的回授。电桥左半邊的傳送系数在准諧振频率上最大，而且是实数。如果同时右半邊的傳送系数略小于左半邊，那末电路便会在准諧振频率上产生自激振盪。振幅自动稳定用負回授电路中的白熾灯來實現。白熾灯灯絲的电阻是通过它的电流的有效值的增函数。这样，加在电桥上的电压發生变化时便会引起与它的作用相反的負回授系数的变化，使被破坏了的平衡能自動恢复过来。如果用普通电阻来代替白熒灯灯絲，那末在沒有自激的情况下这个系統便是諧振放大器。

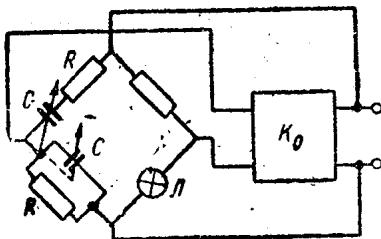
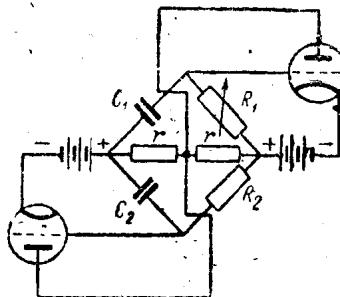
圖 1-6 RC 橋式電路

圖 1-7 兩級橋式電路

$$r \ll R_1, R_2; R_1 C_1 \approx R_2 C_2$$

1940年B.H.西福罗夫首先研究了 RC 系統的線性理論（參看文獻12）。同時，他證明了這種系統有諧振性質。1941年A.A.李斯金（參看文獻13）用圓圖的方法首先得出電路在放大工作情況下的各種關係。

有許多文獻討論了這種型式的各種振盪器（參看文獻14, 15），這些振盪器的頻率範圍一般在20赫到20千赫之間。也討論了其他頻率範圍如1.8赫到100千赫和0.1赫到1000赫的設備。在這些文章中也講述了關於由10赫到10兆赫的振盪器的知識。頻率範圍分段系數一般等於10，但也有分段系數較大（約等於15）的電路。頻率的變化可以用可變電阻或可變電容器來獲得。

大多數現代測量儀器都是採用上面介紹過的電路。

RC 橋式電路可以用来获得頻移不很大（4兆赫以下）的高質量調頻（參看文獻16）。

也還有人提出了根據同樣原理的其他電路（參看文獻17, 18），如圖1-7和1-8所示。它們的特點是：在輸出電壓有滿意的波形和穩定度時，可以只用一個可變電阻來獲得直到20倍的較大的頻率範圍。

具有負阻抗的電子管的應用引起了負互導管 RC 正弦波振盪器電路的出現（參看圖1-9）。在這種電路中，電子管輸入阻抗等於

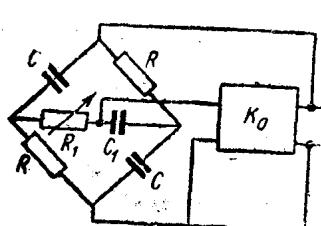


圖 1-8 用一个可变电阻的桥式电路
 $R_1 \gg R$; $C_1 \ll C$; $RC \approx R_1C_1$

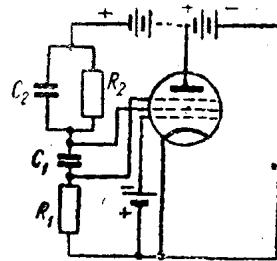


圖 1-9 貝互導管 RC 振盪器

負電阻和自感并联。因此，也可能产生正弦波的振盪。

RC 系統的进一步發展便出現了用一个振盪迴路的电路（參看文献19, 20）。这种电路具有諧振性質，能自由振盪，但不能自激，如圖10所示。其原理是根据电压的特殊諧振。在某一个頻率上，輸入电压(\dot{E})和输出电压(\dot{U}_2)在栅極电阻上同时作用而产生的电流（因而也是电压）与輸入电压同相，并且达到最大。这种电路可以在桥式电路中用作回授电路。

A.A.李斯金在1948年提出了一种如圖1-11所示的电路（看文献20），这种电路的性質与上述性質相类似。其电子管作用如一个

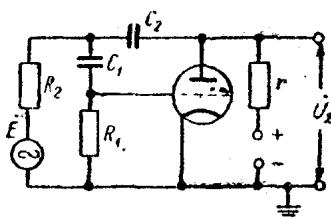


圖 1-10 諧振 RC 系統
 $r \ll R_1, R_2, R$

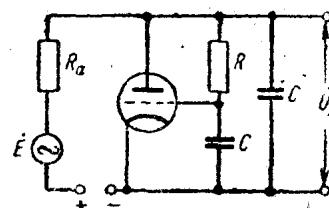


圖 1-11 有电抗管的 RC 系統

电感，使系統具有諧振性質。如果适当地选择元件的数值，那末等效迴路的質量因数可以比 $\frac{1}{2}$ 大得多，作者証明，在桥式电路中采用这种电路作回授时，在其他条件相同的情况下可以得到比用 RC 桥式电路的 RC 系統高 9 倍的选择性。

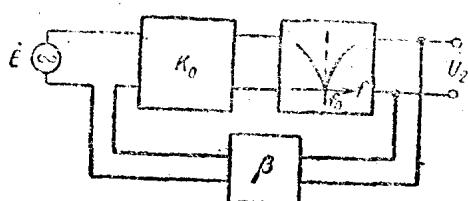


圖 1-12 抑制 RC 系統的方框圖

如 F.B. 沃依斯委爾羅在 1946 年所證明的，用 RC 系統可以獲得狹的頻帶抑制。他建議用如圖 1-12 所示的方框圖來達到這個目的。在這種電路中，雙 T 式電橋在某一個頻率上有抑制作用，還可以用強的電壓負回授來進一步將頻帶縮窄。

在結束時，還應該指出有關 RC 系統的一般性的重要著作。在這些著作中，首先是 K.Φ. 特奧多爾茨克的一系列的著作（參看文獻 22-27），它們研究了具有慣性非線性的自激振盪系統（文獻 22），以及關於三次和四次正弦波的自激振盪系統的問題（文獻 25），並給出了某些 RC 振盪器的非線性理論（文獻 27）。此外，還可以提到 C.H. 捷捷里鮑姆的著作（文獻 28），在這篇論文中作者第一次介紹了一系列的電路，並將 RC 系統當作具有負阻抗的系統來分析。

1-3 RC 系統的分類

對主要著作和電路進行了簡要的介紹後，可以得出下面的結論來：

- 1) 所有 RC 系統都是由放大器和用 RC 週路作成的回授電路組成。
- 2) 系統的特性主要是由回授電路來決定，而放大器（電子管）只起輔助作用。

RC 系統可以按其特性分為下列三類：

1. 正弦波自激振盪系統（圖 1-1-1-9）。
2. 他激振盪（諧振）系統（圖 1-10-1-11）。
3. 抑制系統（圖 1-12）。

第一類系統可以用作振盪器，但在沒有自激的情況下則可用作濾波器。在用作濾波器時會有再生作用，這時這種系統可以叫做電

位自激振盪系統。

第二种系統可以用作選擇性濾波器。它們不能自激，也可以接在自激振盪電路中或抑制電路中作回授電路。

最後，第三類系統可以獨立用作帶除濾波器或加在振盪系統中作回授迴路。

將自激振盪按自激頻率時 RC 遷路中輸出電壓和輸入電壓的相移來分類是最方便的。

因此， RC 系統自激振盪器可以分為下列各種：

甲) 多相系統 ($\psi_0 = \pm \frac{\pi}{N}$) (圖 1-2)，其中 ψ_0 是每一級 RC 遷路的相移，而 N 是迴路的數目，等於相移次數。

乙) 反相 RC 系統 ($\psi_0 = \pm \pi$) (圖 1-3)。

丙) 零相移 RC 系統 ($\psi_0 = 0$) (圖 1-4—1-10)。

最後， RC 系統還可以根據其他特徵來分類，如根據其用途，工作原理，以及放大器型式等來分類，但是，這樣的分類方法比較少用，而且對研究工作來說也是不方便的。

第二章 RC 系統的理論

2-1 一般物理方面的理解

現在要研究的系統總是包括兩個主要部分：1)電子管放大器，2)由電阻和電容器組成的迴路，這個迴路將一部分電能由放大器輸出端送到輸入端。在一定的條件下，這些系統就會象自激振盪系統、電位自激振盪系統或只能存儲一種能量的正弦波諧振系統那樣來傳送能量。

系統中所包含的是電能儲存器(電容器)還是磁能儲存器(自感)，這在原理上是沒有區別的。但實際上使用電容器比較方便些。因此，我們只限於研究 RC 系統，而不研究 LC 系統。

初看起來難以相信：只含有非周期性元件的系統可以具有固有振盪。但是，要提醒一下，能量在兩個儲存器間進行交換時，在這個系統中便會出現固有振盪。同時，當一個儲存器的能量最大時，另一個儲存器中能量便最小，即兩個儲存器中能量的變化相差一個相位。例如，由於具有兩種型式的能量儲存器，所以在電振盪迴路中能進行電能和磁能的互換，而在時鐘的擺動中，則會進行物体的動能和位能的互換，等等，這就是所謂振盪的自然形式。

但是，利用一種儲存器和電阻，相移就能用人工的方法產生，因而振盪也能用人工的方法產生。為了補償能量的損失，在系統中加進能源（電子管放大器）。在這種情況下，同樣也能產生能量的互換，但只是一種型式的儲存器的能量（例如 *RC* 系統中各個電容器的電場能）發生互換。

研究 *RC* 系統可以用列出並解出微分方程的方法來進行。這種方法是最一般的，利用它可以得到系統中所發生的過程的全部概念（原則上是這樣，如果微分方程能解的話）。但是對實際研究來說，大多數 *RC* 系統的微分方程常常超過二階，這種方法便顯得很複雜和困難了。因此，我們只是用它來得到關於 *RC* 系統中變化過程的最一般的概念，而以後實際研究正弦波振盪的 *RC* 系統時，我們採用的是大家都熟知的符號法。

在一般情況下，*RC* 系統中的變化過程可以寫成 *n* 階的非線性微分方程：

$$\sum_{k=0}^{k=n} A_k(x) D^{(k)}(x) = f(e), \quad (2-1)$$

其中 *x* 是一個量，表徵系統中的變化；

e 也是一个量，表徵外界作用量；

A_k(*x*) 是一個系數，是系統中的變化的函數；

D = $\frac{d}{dt}$ 是運算符。