

# 電工基礎

下冊

王子香著

水利电力出版社

# 电工基础

下 册

王子香著



水利电力出版社

## 内 容 提 要

本书是作者根据在浙江大学讲授过的“电工基础”讲义改写而成，内容是按照高教部批准的教学大纲安排的。

全书分三部分：（一）电工的物理基础；（二）交流电路的理论；（三）电磁场的理论；分上、下两册出版。下册包括非正弦波交流电路、非直线性交流电路、集中参数电路的瞬变状态、运算微积的应用、均匀传输线及分布参数电路的瞬变状态等交流电路的理论，还包括电磁场理论的基础、静电场、导电媒质中的电场、恒定电流磁场及交变电磁场等电磁场的理论。

本书可供高等工业学校电机系或动力系用作教学参考书，也可供工程技术人员参考。

## 电 工 基 础 下 册

王 子 香著

\*

757D278

水利电力出版社出版（北京西郊科学路二里沟）

北京市书刊营业业许可证出字第105号

水利电力出版社印刷厂排印

新华书店科技发行所发行 各地新华书店经售

\*

787×1092毫米开本 \* 16 面印张 \* 366千字 \* 定价(第10类)2.30元

1958年4月北京第1版

1960年7月北京第5次印刷(16,291—26,410册)

# 目 录

## 第二部分 交流电路的理論（續）

### 第十三章 非正弦波的交流电路

第 1 节 週期性函数的分析.....	1	第 7 节 功率与功率因数.....	19
第 2 节 非正弦波的分析法.....	4	第 8 节 等效正弦波.....	21
第 3 节 非正弦波的图解法.....	9	第 9 节 复波电路的計算.....	22
第 4 节 非正弦波的有效值 与平均值.....	11	第 10 节 恒定参数对于电流 波形的影响.....	27
第 5 节 波形因数与波峰因 数.....	12	第 11 节 复波的共振現象.....	28
第 6 节 磁通曲綫与电势曲 綫的关係.....	16	第 12 节 三相制中的高次諧波.....	32

### 第十四章 非直綫性的交流电路

第 13 节 非綫性电路的电压和 电流.....	36	性电路.....	49
第 14 节 整流作用.....	39	第 19 节 元件特性只与有效值 相关的电路.....	53
第 15 节 鐵芯綫圈的电压、电 流和磁通曲綫.....	41	第 20 节 串聯的鐵磁共振.....	55
第 16 节 鐵芯綫圈的等效正弦 曲綫.....	44	第 21 节 並聯的鐵磁共振.....	58
第 17 节 鐵芯綫圈的等效电路 和矢量图.....	46	第 22 节 鐵磁电压稳定器.....	60
第 18 节 交直两源具备的非綫		第 23 节 鐵磁頻率二倍器和三 倍器.....	62
		第 24 节 弛张振盪.....	65
		第 25 节 平方律的調幅和检波.....	68

### 第十五章 集中参数电路的瞬变状态

第 26 节 符号的意义.....	71	第 30 节 R、C、L电路的电容 放电.....	80
第 27 节 瞬變状态的一般原理.....	72	第 31 节 非週期性状态.....	82
第 28 节 R、L电路与交流电 源的接通.....	75	第 32 节 临界状态.....	84
第 29 节 R、C电路与交流电 源的接通.....	78	第 33 节 週期性状态.....	86

第 34 节 R、C、L 电路与直流 电源的接通.....	92	第 36 节 共振时的暂态.....	98
第 35 节 R、C、L 电路与交流 电源的接通.....	95	第 37 节 拍频振盪.....	100
		第 38 节 $\omega$ 与 $\omega_d$ 相差很远时的 暂态.....	101

### 第十六章 运算微积的应用

第 39 节 简单的用法.....	104	理) .....	122
第 40 节 原函数与像函数间的 关系.....	106	第 46 节 分解定理的应用.....	124
第 41 节 常用函数的变换.....	109	第 47 节 正弦电压的接通.....	126
第 42 节 基尔霍夫定律的推 广.....	110	第 48 节 分支电路和耦合电路 的实例.....	128
第 43 节 初值不为零时的变换 式.....	113	第 49 节 变换式与倒换式的关 系.....	130
第 44 节 查表的倒换法.....	116	第 50 节 倒换式的应用.....	132
第 45 节 分解定理 (展开定		第 51 节 分解定理与倒换式的 关系.....	134

### 第十七章 均匀传输线

第 52 节 传输线的概念.....	139	第 61 节 行波的特性.....	156
第 53 节 传输线的方程式.....	139	第 62 节 空载时的传输.....	158
第 54 节 正弦波的稳定状态.....	142	第 63 节 短路时的传输.....	161
第 55 节 传输线的特性.....	143	第 64 节 任何负载的传输.....	162
第 56 节 入射波和反射波.....	145	第 65 节 无损耗的传输线 (驻 波) .....	164
第 57 节 积分常数的确定.....	146	第 66 节 传输线的匹配.....	167
第 58 节 链形网络和传输线的 等效电路.....	149	第 67 节 无畸变的传输线.....	170
第 59 节 电磁波的来回反射.....	152	第 68 节 传输的效率.....	173
第 60 节 无反射的传输线.....	154		

### 第十八章 分佈参数电路的瞬变状态

第 69 节 瞬变状态的概念.....	175	第 71 节 矩形波传播的物理意 义.....	178
第 70 节 无损耗长线方程式的 通解.....	176	第 72 节 负载为电阻时的接	

通.....	181	通.....	192
第 73 节 終端为开路时的接通.....	183	第 78 节 两綫聯接处串聯电感时的瞬变.....	193
第 74 节 終端为短路时的接通.....	185	第 79 节 两綫聯接处並聯电容时的瞬变.....	196
第 75 节 两传输綫聯接处的折射和反射.....	186	第 80 节 长綫有負載时的扳断.....	198
第 76 节 負載为R, L时的接通.....	189	第 81 节 杂散波.....	199
第 77 节 負載为R, C时的接			

### 第三部分 电磁場的理論

#### 第十九章 电磁場理論的基础

第 82 节 麦克斯韦的积分式.....	205	第 89 节 哈密頓算符的运用和意义.....	216
第 83 节 麦克斯韦的微分式.....	207	第 90 节 电磁場的相对性.....	218
第 84 节 旋度的物理意义.....	208	第 91 节 电磁方程式的完整性.....	220
第 85 节 高斯定理的微分式.....	211	第 92 节 B, H 的量綱問題.....	221
第 86 节 散度的物理意义.....	213	第 93 节 B, H 的側重問題.....	224
第 87 节 奥斯特罗格拉斯定理.....	214		
第 88 节 斯托克斯定理.....	215		

#### 第二十章 靜電場

第 94 节 靜電場的特征.....	229	第 100 节 由电荷的分佈求電場.....	242
第 95 节 电位梯度.....	230	第 101 节 靜電場的基本問題.....	243
第 96 节 梯度、散度和旋度的比較.....	233	第 102 节 单值性的了解.....	245
第 97 节 泊松和拉普拉斯方程式.....	234	第 103 节 靜電感应与靜電屏蔽.....	247
第 98 节 带电体系的电位和电量.....	236	第 104 节 电像法.....	250
第 99 节 感应系数和部分电容的測定.....	238	第 105 节 两点电荷的电場及电偶子的电場.....	252
		第 106 节 均匀电場中的介質	

球.....	258	第 110 节 三相輸電線的电容.....	276
第 107 节 复变数函数的运用.....	264	第 111 节 多綫制的电容.....	280
第 108 节 一度电場和两度电 場.....	269	第 112 节 靜电場的图解計算 法.....	283
第 109 节 双綫輸電線的电容.....	274		

### 第二十一章 导电媒質中的电場

第 113 节 恒定电流場的方程 式.....	286	条件.....	290
第 114 节 基尔霍夫定律的微 分式.....	287	第 118 节 恒流場与静电場的 比拟.....	292
第 115 节 楞次-焦耳定律的 微分式.....	288	第 119 节 单芯电纜的漏电流.....	294
第 116 节 介質內的电場.....	288	第 120 节 接地的电阻.....	295
第 117 节 恒定电流場的边界		第 121 节 跨步电压和危险地 区.....	297

### 第二十二章 恒定电流的磁场

第 122 节 标量磁位.....	299	第 128 节 兩綫輸電線的自感.....	309
第 123 节 假想磁荷的概念及 电磁場的对比.....	301	第 129 节 三綫制和多綫制的 电感.....	312
第 124 节 矢量磁位.....	302	第 130 节 磁偶子的磁場.....	314
第 125 节 矢量磁位的表示磁 通.....	304	第 131 节 电流迴路的磁矩.....	316
第 126 节 平行平面場的一致 性原理.....	305	第 132 节 电流迴路的磁場.....	319
第 127 节 兩綫輸電線的磁场.....	308	第 133 节 均匀磁场中的铁球.....	321
		第 134 节 磁場屏蔽.....	326
		第 135 节 磁場的图解繪制法.....	331

### 第二十三章 交变电磁場

第 136 节 波动方程式.....	334	的应用.....	344
第 137 节 介質中的平面波.....	336	第 140 节 电磁波在导电媒質 中的傳播.....	348
第 138 节 烏莫夫-波印廷矢 量.....	343	第 141 节 透入深度和电磁屏 蔽.....	353
第 139 节 能流矢量对傳輸線			

第 142 节 电磁波的反射和折射.....	356	性.....	378
第 143 节 平面波与传输线的 比较.....	359	第 148 节 推迟电位和推迟磁 位.....	383
第 144 节 导波的方程式.....	361	第 149 节 电磁波的辐射方程 式.....	386
第 145 节 导波的特性.....	367	第 150 节 辐射波的特性.....	390
第 146 节 矩形波导的方程式.....	372	第 151 节 列贝捷夫的著作和 波波夫的发明.....	403
第 147 节 矩形波导的传播特			

## 附录 矢量分析摘要

正交曲线坐标.....	405	圆柱坐标.....	408
直角坐标.....	408	球体坐标.....	409

## 第二部分 交流电路的理論(續)

### 第十三章 非正弦波的交流电路

#### 第1节 週期性函数的分析

以上各章所叙述的交流，都假設它是正弦波。在制造发电机时也竭力想法使它的构造能产生正弦波，但事实上往往有些差别。这些差别或产生于电源，或产生于負載，或二者同时並存。

例如，发电机裡的磁通密度是沿空气隙分佈的，因槽齿的不同，不完全是正弦形，只大体上很接近于正弦形，因而电势和电流的波形，就与正弦波形多少有些不同。

即使电源的电势是正弦形，而电阻、电感和电容等可能不是直線性的，所形成的电流也就不一定是正弦形的。例如整流器、电弧和鐵芯繞圈等的阻抗都不是直線性的，因而电流的波形，就可能与正弦形迥異。

这些虽不是正弦形，但还是週期性的。如像无线電話与无线电报等的波形，不仅是非正弦形，而且还是非週期性的。本章所討論的只限于週期性的波形。

电压和电流都可迭加。我們可把非正弦形而为週期性的电压，分解为直流分量和若干正弦形的分量。应用迭加定理，分別求出各个电压分量作用下的电流，然后把它们迭加起来，就得原电压作用下的电流。如此我們在研究非正弦波时，仍可援用正弦波的各种理論。

一切週期性函数，在一个週期内包含有限数的最大值和最小值，有限数而又为有限值的跳跃，就能合乎第里赫列的条件。滿足第里赫列条件的週期性函数，都可用傅里叶級數表示出来，也就是可以分解为三角級數。

$$y = f(x) = A_0 + A_1 \sin(x + \varphi_1) + A_2 \sin(2x + \varphi_2) + \dots$$

$$+ A_k \sin(kx + \varphi_k) + \dots = \sum_{k=0}^{\infty} A_k \sin(kx + \varphi_k) . \quad (13-1)$$

当  $k=0$  时，上式的

$$A_k = A_0, \quad \varphi_k = \varphi_0 = \frac{\pi}{2}. \quad (13-2)$$

第一项  $A_0$  叫做直流分量或恒定分量；第二项  $A_1 \sin(x + \varphi_1)$  叫做基波或一次谐波；第  $k$  项叫做  $k$  次谐波。二次以上的谐波，统叫做高次谐波。

上式两角之和的正弦，可以展开为另一形式。以  $k$  次谐波而论：

$$A_k \sin(kx + \varphi_k) = A_k \cos \varphi_k \sin kx + A_k \sin \varphi_k \cos kx \dots. \quad (13-3)$$

$$\text{再令 } A_k \cos \varphi_k = B_k, \quad A_k \sin \varphi_k = C_k, \quad (13-4)$$

$$\text{则 } A_k = \sqrt{B_k^2 + C_k^2}, \quad \varphi_k = \tan^{-1} \frac{C_k}{B_k}, \quad (13-5)$$

$$A_k \sin(kx + \varphi_k) = B_k \sin kx + C_k \cos kx. \quad (13-6)$$

于是 (13-1) 式可以改写为：

$$y = f(x) = A_0 + B_1 \sin x + B_2 \sin 2x + \dots + B_k \sin kx + \dots$$

$$C_1 \cos x + C_2 \cos 2x + \dots + C_k \cos kx + \dots. \quad (13-7)$$

所以周期性函数，既可以 (13-1) 式表示，也可以用 (13-7) 式表示。由 (13-1) 式转换为 (13-7) 式，可以引用 (13-4) 式的关系；由 (13-7) 式转换为 (13-1) 式，可以引用 (13-5) 式的关系。一种形式确定之后，另一种形式就可以求出来。(13-1) 式

的系数  $A_k$  与 (13-7) 式的系数  $B_k$ 、 $C_k$ ，形成一个直角三角形的三边。 $C_k$  边的对角就是初相角  $\varphi_k$ 。

(13-1) 式或 (13-7) 式所表示的是许多不同频率的正弦波的和，所以这种波叫做复波。在交流技术上，最常遇到的复波是能满足下列条件的：

$$f(x) = -f(x + \pi). \quad (13-8)$$

由 (13-1) 式，得：

$$-f(x + \pi) = -A_0 - A_1 \sin(x + \pi + \varphi_1) - A_2 \sin(2x + 2\pi + \varphi_2)$$

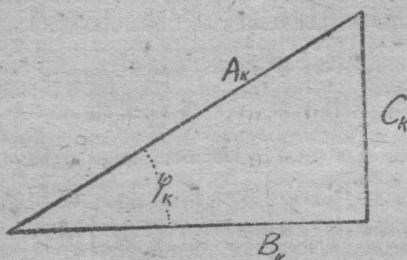


图13-1 复波的系数成一直角三角形

$$\begin{aligned} -A_3 \sin(3x + 3\pi + \varphi_3) + \dots &= -A_0 + A_1 \sin(x + \varphi_1) \\ -A_2 \sin(2x + \varphi_2) + A_3 \sin(3x + \varphi_3) + \dots & \end{aligned} \quad (13-9)$$

比較 (13-1), (13-9) 兩式，欲合乎 (13-8) 式的条件，必須  $A_0$  及偶次諧波的各項均为零，即：

$$\begin{aligned} y = f(x) &= A_1 \sin(x + \varphi_1) + A_3 \sin(3x + \varphi_3) \\ &\quad + A_5 \sin(5x + \varphi_5) + \dots \end{aligned} \quad (13-10)$$

上式不含直流分量，也不含偶次諧波。这种波依橫軸而对称，叫做**橫軸对称波**（图13-2）。把这种波的負的部分前移  $180^\circ$ ，再依橫軸翻上去，就可重迭符合。直流分量和偶次諧波是破坏对称的（图13-3），故凡橫軸对称的复波，既沒有直流分量，也不含偶次諧波。

在整流器中的电流或电压等，若原点的选择适宜，往往能满足下列条件：

$$f(x) = f(-x). \quad (13-11)$$

由 (13-7) 式， $f(-x) = A_0 + B_1 \sin(-x) + B_2 \sin(-2x) + \dots$

$$\begin{aligned} + C_1 \cos(-x) + C_2 \sin(-2x) + \dots &= A_0 - B_1 \sin x - B_2 \sin \\ (2x) + \dots + C_1 \cos x + C_2 \cos(2x) + \dots & \end{aligned} \quad (13-12)$$

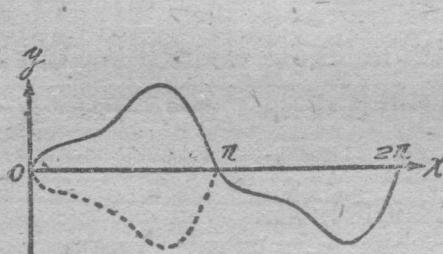


图13-2 橫軸对称的複波

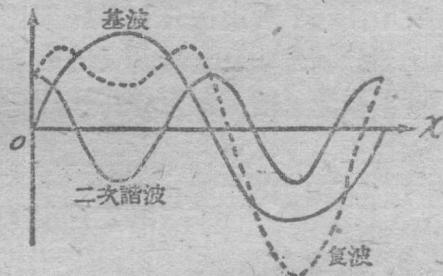


图13-3 二次諧波的破坏对称性

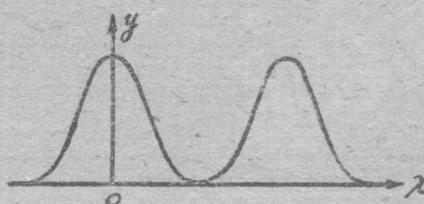


图13-4 縱軸对称的複波

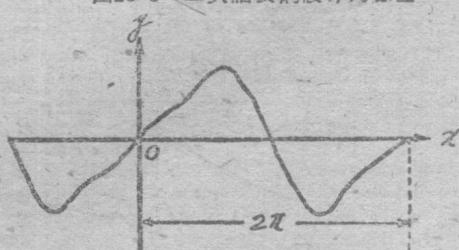


图13-5 对原點为对称的複波

比較(13-7), (13-12)兩式，欲合乎(13-11)式的條件，必須含  $\sin$  的各項都是零，即：

$$y = f(x) = A_0 + C_1 \cos x + C_2 \cos 2x + \dots \quad (13-13)$$

这种波是依縱軸而对称，叫做縱軸对称波。凡縱軸对称波，必不含(13-7)式中正弦的各项(图13-4)。把右边的曲綫依縱軸翻过去，就可与左边的曲綫相重迭。

在倍頻器的复波中，若选定原点在函数为零之点时，所遇到的函数，将能满足下列条件：

$$f(x) = -f(-x). \quad (13-14)$$

由(13-9)式

$$\begin{aligned} -f(-x) &= -A_0 + B_1 \sin x + B_2 \sin(2x) + \dots \\ &\quad -C_1 \cos x - C_2 \cos(2x) - \dots \end{aligned}$$

以与(13-7)式相比較，欲合乎(13-14)式的條件，必須  $A_0$  及含  $\cos$  各項都為零，即原函数應為：

$$y = f(x) = B_1 \sin x + B_2 \sin(2x) + \dots \quad (13-15)$$

这种波是依原点而对称，叫做原点对称波。凡原点对称波，在(13-7)式中，必不含直流及  $\cos$  各項的分量。

欲確定某一复波，只須求出它的  $A$ 、 $B$ 、 $C$  等系数就是。確定这些系数的方法，可以分为兩种：一种是分析法；一种是图解法。分別叙述于以下二节。

## 第2节 非正弦波的分析法

若曲綫方程式  $y = f(x)$  为已知，或可以由觀察复波而求得，則  $A$ 、 $B$ 、 $C$  等系数可以算出。例如把(13-7)式的兩邊，各乘以  $dx$ ，再各从0积到  $2\pi$ ，就可以求出  $A_0$  来。

$$\begin{aligned} \int_{0}^{2\pi} y dx &= \int_{0}^{2\pi} A_0 dx + \int_{0}^{2\pi} B_1 \sin x dx + \int_{0}^{2\pi} B_2 \sin 2x dx + \dots \\ &\quad + \int_{0}^{2\pi} C_1 \cos x dx + \int_{0}^{2\pi} C_2 \cos 2x dx + \dots \end{aligned}$$

上式的右边各項，除第一項為  $2\pi A_0$  外，其余各項各為零，故：

$$A_0 = \frac{1}{2\pi} \int_0^{2\pi} y dx. \quad (13-16)$$

欲求系数  $B_k$ , 只須把 (13-7) 式的兩邊各乘以  $\sin kx dx$ , 再各从零积到  $2\pi$ , 就是:

$$\begin{aligned} \int_0^{2\pi} y \sin kx dx &= \int_0^{2\pi} A_0 \sin kx dx + \int_0^{2\pi} B_1 \sin x \sin kx dx + \dots \\ &+ \int_0^{2\pi} C_1 \cos x \sin kx dx + \int_0^{2\pi} C_2 \cos 2x \sin kx dx + \dots \end{aligned}$$

上式右边各項可分为四类 ( $m \neq n$ ):

$$\begin{aligned} A_0 \int_0^{2\pi} \sin kx dx &= 0; \\ B \int_0^{2\pi} \sin mx \sin nx dx &= -\frac{B}{2} \int_0^{2\pi} \cos(m-n)x dx \\ &- \frac{B}{2} \int_0^{2\pi} \cos(m+n)x dx = 0; \\ C \int_0^{2\pi} \sin mx \cos nx dx &= -\frac{C}{2} \int_0^{2\pi} \sin(m+n)x dx \\ &+ \frac{C}{2} \int_0^{2\pi} \sin(m-n)x dx = 0; \\ B_k \int_0^{2\pi} \sin^2 kx dx &= -\frac{B_k}{2} \int_0^{2\pi} (1 - \cos 2kx) dx = \pi B_k. \end{aligned} \quad (13-17)$$

前三类各为零, 只有最后一类为  $\pi B_k$ , 故:

$$B_k = \frac{1}{\pi} \int_0^{2\pi} y \sin kx dx. \quad (13-18)$$

$$\text{同理 } C_k = \frac{1}{\pi} \int_0^{2\pi} y \cos kx dx. \quad (13-19)$$

如此复波函数  $y=f(x)$  与系数  $A_0$ 、 $B_k$ 、 $C_k$  间已有一定的关联。我們就可以从方程式  $y=f(x)$ , 按照 (13-16)、(13-18)、(13-19) 三式以求得各系数。既求得各系数后, 又可按照 (13-7) 式, 求出复波的分解式。

(例1) 有一锯齿形的复波 (图13-6), 在一週之間,  $y$  的数值从  $(-\pi)$  到  $(+\pi)$ , 試以傅里叶級數表示这复波。

锯齿形的波在一週之中是一直綫波。当  $x$  为零时,  $y$  为  $(-\pi)$ ;  $x$  为  $2\pi$  时,  $y$  为  $(+\pi)$ 。故:

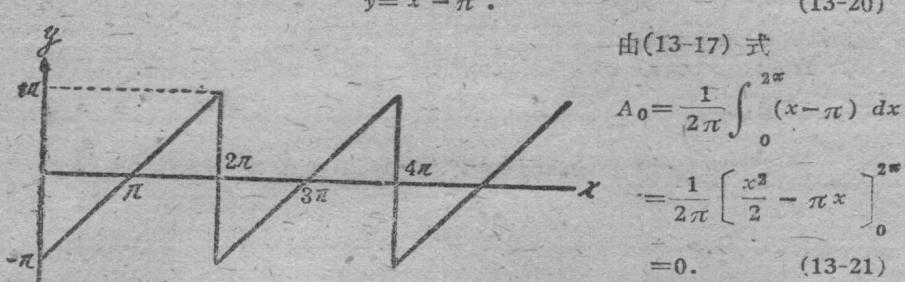


图13-6 锯齿波的分析

由(13-17)式

$$A_0 = \frac{1}{2\pi} \int_0^{2\pi} (x - \pi) dx \\ = \frac{1}{2\pi} \left[ \frac{x^2}{2} - \pi x \right]_0^{2\pi} \\ = 0. \quad (13-21)$$

由(13-18)式

$$B_k = \frac{1}{\pi} \int_0^{2\pi} (x - \pi) \sin kx dx \\ = \frac{1}{\pi} \int_0^{2\pi} x \sin kx dx - \frac{1}{\pi} \int_0^{2\pi} \pi \sin kx dx,$$

等式右边第二项为零，第一项的积分可引用积分公式：

$$\int x \sin x dx = \sin x - x \cos x,$$

$$\text{得 } B_k = \frac{1}{\pi} \int_0^{2\pi} x \sin kx dx = \frac{1}{\pi} \left[ \frac{1}{k^2} \sin kx - \frac{x \cos kx}{k} \right]_0^{2\pi} = -\frac{2}{k}, \quad (13-22)$$

$$\text{故 } B_1 = -\frac{2}{1}; B_2 = -\frac{2}{2}; B_3 = -\frac{2}{3}; B_4 = -\frac{2}{4} \text{ 等.}$$

由(13-19)式

$$C_k = \frac{1}{\pi} \int_0^{2\pi} (x - \pi) \cos kx dx = \frac{1}{\pi} \int_0^{2\pi} x \cos kx dx - \int_0^{2\pi} \cos kx dx$$

上式右边第二项为零，第一项的积分可引用积分公式：

$$\int x \cos x dx = \cos x + x \sin x,$$

$$\text{得 } C_k = \frac{1}{\pi} \int_0^{2\pi} x \cos kx dx = \frac{1}{\pi} \left[ \frac{\cos kx}{k^2} + \frac{x \sin kx}{k} \right]_0^{2\pi} = 0. \quad (13-23)$$

以(13-21)、(13-22)、(13-23)三式的A、B、C的数值代入(13-7)式，得锯齿波的傅里叶级数式为：

$$y = -2 \left( \sin x + \frac{1}{2} \sin 2x + \frac{1}{3} \sin 3x + \dots \right). \quad (13-24)$$

〔例2〕有一正弦波，經整流后，只留正的半波（图13-7）。試以傅里叶級數前四項表示这波的近似值。

在  $x$  从零到  $\pi$  时， $i = I_m \sin \alpha$ ，

在  $x$  从  $\pi$  到  $2\pi$  时， $i = 0$ 。

由 (13-16) 式

$$A_0 = \frac{1}{2\pi} \int_0^\pi (I_m \sin \alpha) d\alpha + \frac{1}{2\pi} \int_\pi^{2\pi} (0) d\alpha = \frac{I_m}{2\pi} \left[ -\cos \alpha \right]_0^\pi = \frac{I_m}{\pi}. \quad (13-25)$$

由 (13-18) 式

$$\begin{aligned} B_1 &= \frac{1}{\pi} \int_0^\pi (I_m \sin \alpha) \sin \alpha d\alpha + \frac{1}{\pi} \int_\pi^{2\pi} (0) \sin \alpha d\alpha \\ &= \frac{I_m}{2\pi} \int_0^\pi (1 - \cos 2\alpha) d\alpha = \frac{I_m}{2}. \end{aligned} \quad (13-26)$$

在  $k$  不为零，也不为 1，而为 2 以上时，则：

$$\begin{aligned} B_k &= \frac{1}{\pi} \int_0^\pi (I_m \sin \alpha) \sin k\alpha d\alpha \\ &= \frac{1}{2\pi} \left[ \frac{\sin(k-1)\alpha}{k-1} - \frac{\sin(k+1)\alpha}{k+1} \right]_0^\pi = 0. \end{aligned} \quad (13-27)$$

由 (13-19) 式

$$\begin{aligned} C_1 &= \frac{1}{\pi} \int_0^\pi (I_m \sin \alpha) \cos \alpha d\alpha + \frac{1}{\pi} \int_\pi^{2\pi} (0) \cos \alpha d\alpha \\ &= \frac{I_m}{\pi} \int_0^\pi \frac{\sin 2\alpha}{2} d\alpha = \frac{I_m}{\pi} \left[ -\frac{\cos 2\alpha}{4} \right]_0^\pi = 0. \end{aligned} \quad (13-28)$$

在  $k$  不为零，也不为 1，而为 2 以上时，则：

$$\begin{aligned} C_k &= \frac{1}{\pi} \int_0^\pi (I_m \sin \alpha) \cos k\alpha d\alpha \\ &= \frac{I_m}{2\pi} \int_0^\pi [\sin(\alpha + k\alpha) + \sin(\alpha - k\alpha)] d\alpha \\ &= \frac{I_m}{2\pi} \left[ -\frac{\cos(1+k)\alpha}{1+k} - \frac{\cos(1-k)\alpha}{1-k} \right]_0^\pi; \end{aligned}$$

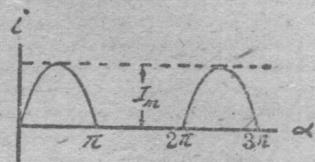


图13-7 半波整流的复波

当  $k=2$  时,  $C_2 = -\frac{2I_m}{3\pi}$ .

$k=3$  时,  $C_3 = 0$ . (13-29)

$k=4$  时,  $C_4 = -\frac{2I_m}{15\pi}$ .

以 (13-25) 到 (13-29) 式各值代入 (13-7) 式, 得整流波(图 13-7) 的傅里叶级数的前四项式:

$$i = \frac{I_m}{\pi} + \frac{I_m}{2} \sin \alpha - \frac{2I_m}{3\pi} \cos 2\alpha - \frac{2I_m}{15\pi} \cos 4\alpha \\ = 0.318I_m + 0.500I_m \sin \alpha - 0.212I_m \cos 2\alpha - 0.0424I_m \cos 4\alpha. \quad (13-30)$$

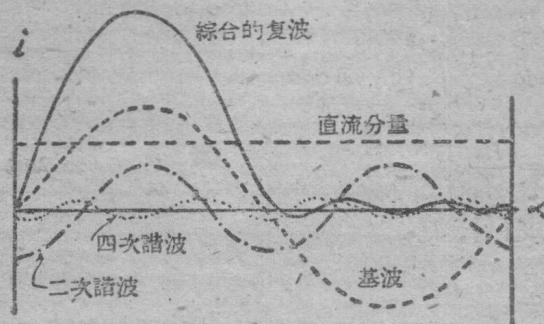


图13-8 整流波的各分量

把这四个分量各绘於图 13-8, 綜合的复波已接近於整流波。

[例 3] 有一  $R$ 、 $C$ 、 $L$  相串联的电路, 电源的基波频率为 50 赫, 已知:

$$R = 10 \text{ 欧},$$

$$L = 0.05 \text{ 亨},$$

$$C = 22.5 \text{ 微法},$$

試求电路中的电流。

$$Z_1 = R + j\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right) = 10 + j\left(314 \times 0.05 - \frac{10^6}{314 \times 22.5}\right) \\ = 10 + j(15.7 - 141) = 10 - j125.3 = 126 \angle -85.3^\circ \text{ 欧},$$

$$I_{1m} = \frac{U_{1m}}{z_1} = \frac{180}{126} = 1.43 \text{ 安},$$

$$i_1 = 1.43 \sin(\omega t + 85.3^\circ) \text{ 安.}$$

$$Z_3 = R + j\left(3\omega L - \frac{1}{3\omega C}\right) = 10 + j\left(3 \times 15.7 - \frac{141}{3}\right) = 10 + j(47 - 47) \\ = 10 \angle 0^\circ \text{ 欧},$$

$$I_{3m} = \frac{U_{3m}}{z_3} = \frac{60}{10} = 6 \text{ 安},$$

$$i_3 = 6 \sin(3\omega t + 0^\circ) = 6 \sin 3t \text{ 安.}$$

$$Z_5 = R + j\left(5\omega L - \frac{1}{5\omega C}\right) = 10 + j\left(5 \times 15.7 - \frac{141}{5}\right) = 10 + j50.3 \\ = 51.2 \angle 78^\circ \text{ 欧},$$

$$I_{5m} = \frac{U_{5m}}{z_5} = \frac{40}{51.2} = 0.78 \text{ 安},$$

$$\therefore i_5 = 0.78 \sin(5\omega t + 18^\circ - 78^\circ) = 0.78 \sin(5\omega t - 60^\circ) \text{ 安}.$$

电流  $i = i_1 + i_3 + i_5 = 1.43 \sin(\omega t + 85.3^\circ) + 6 \sin 3\omega t + 0.78 \sin(5\omega t - 60^\circ)$  安。—請注意上例的波幅，电压的基波远大於第3次諧波，而电流的基波，却远小於第3次諧波，其理由請思考（或參閱以下第10節）。

### 第3节 非正弦波的图解法

从以上的分析，可知傅里叶的級數是复波和正弦波間的橋梁。一个任意形状的复波，經過傅里叶級數的分解，可以化作若干不同頻率的正弦波，对于复波的处理，可援用正弦波的方法。

例如有一复波的电势施于一电路，我們可以把复波的电势經傅里叶級數的分解，化作若干不同頻率的电势，分別施于这电路，这电路的电流按照迭加定理，就是这些电势所产生的电流的总和，如上节的例3。

倘  $y = f(x)$  为已知或可求得，则用上节的分析方法，經過傅里叶級數的橋梁，分解为不同頻率的正弦波，自是最省事的办法。但实际所研究的复波往往是現波器所照下来的波形，无从确定它的数学方程式，而只有一定形状的波形。如此就須採用近似的图解法。所謂图解法，就是从已知复波的图中，求出各級數的系数  $A_0, B_k, C_k$  来。理論很简单，而計算的数字甚繁。

先叙述求  $A_0$  的方法。由 (13-16) 式，可知：

$$A_0 = \frac{1}{2\pi} \int_0^{2\pi} y dx = \text{一週間平均的縱坐标}.$$

量出复波在一週以內的曲綫与横軸所包围的面积的代数和，再用一週間的横坐标  $2\pi$  来除，所得的商就是系数  $A_0$ 。

（图13-9）。这面积可用「面积計」量出，也可用精細而透明的方格紙数出。如复波对横軸对称，则一週之間面积的代数和为零， $A_0$  也必为零，就是横軸对称波，不含有直流分量。

次叙述求  $B_k$  的方法。既系图解，自不能

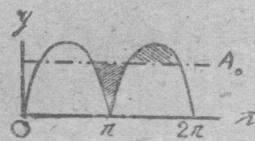


图13-9  $A_0$  是一週間平均的縱坐标