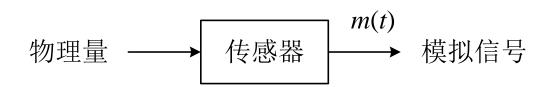
第5章模拟调制系统(背景知识介绍)

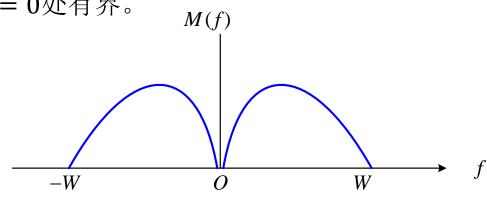
- 目的: 把模拟信号m (t)从一个地点传送到另一地点
- 所谓模拟信号(analog signal),是说m (t)在模拟某个物理量的变化。例如麦克风输出的电信号在模拟声波振动。各类传感器输出的电信号都是模拟信号,它们在模拟各种物理量。麦克风、摄像头等都属于传感器。



■ *m*(*t*)通常是*t*的连续函数,其特征可以表述为: 时间连续、取值 连续

- "取值连续"是指电压m取值于某个连续区间,例如 $m \in (-\infty, +\infty)$ 或者 $m \in [-A_m, +A_m]$ 。与连续相对的是离散,例如m只取值于 $\{-3, -1, +1, +3\}$ 就属于取值离散。
- "时间连续"是指t取值于连续区间,例如 $t \in (-\infty, \infty)$ 。或者 $t \in \left[-\frac{T}{2}, \frac{T}{2}\right]$ 。在该连续区间内的任何时刻t,函数m(t)都有定义。与此对应的是时间离散,例如对m(t)采样后的序列 $\{m_k\}$ 仅在采样时刻 $t \in \{0, \pm T_s, \pm 2T_s, \cdots\}$ 有值。
- Remark: 与模拟信号相对的是数字信号(digital signal)。在不同的语境中,"数字信号"所指不同。在数字电路中,数字信号指TTL、ECL等逻辑信号;在数字信号处理中,数字信号指离散时间序列,其取值可以是量化值(离散)或未量化的值(连续);在通信中,数字信号指表达数字信息的波形,就波形本身来说,时间是连续的,信号取值可能连续也可能离散。但所携带的数字信息是时间离散、取值离散的。

- 传感器输出的模拟信号*m*(*t*)通常是基带信号。本章假设*m*(*t*) 是零均值的实基带信号,其绝对带宽是*W*。
- 本章中的模拟基带信号m(t)可以是能量信号也可以是确定信号,可以是确定信号也可以是随机信号。
 - **实信号**意味着m(t)的频谱密度共轭对称: $M(f) = M^*(-f)$ 。对于功率信号,功率谱密度是偶函数: $P_m(f) = P_m(-f)$ 。
 - 基带信号意味着m(t)的频谱主要集中在f=0附近。M(f)或 $P_m(f)$ 在区间 [-W,W]之外为零。
 - **零均值**意味着 $\overline{m(t)} = 0$,即m(t)没有直流分量,其频谱(傅氏变换或功率谱密度)在f = 0处有界。

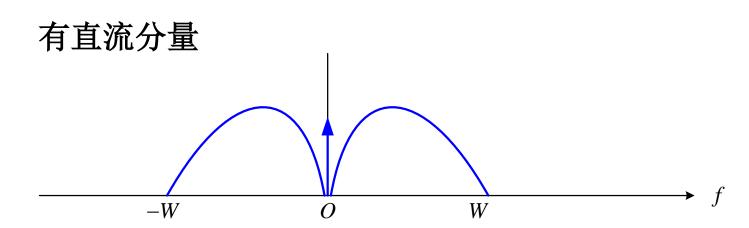


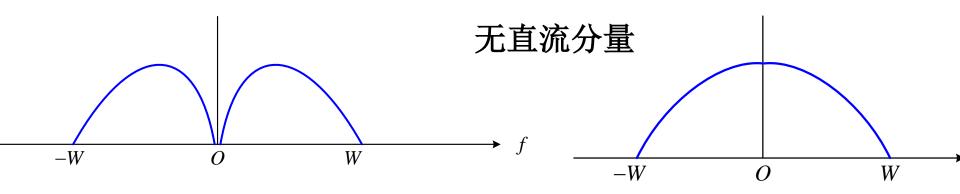
Remark: 表述 "信号s(t)包含xx分量"可以有多种理解。在多数情况下,"信号s(t)包含xx分量"表示"该信号中可以分离出一个单独的xx分量。"在这些情形中,单独存在的xx分量可能有特别的意义,或者可能是我们想要提取的分量

例如:

- $s(t) = A + \text{rect}(t)\cos(200\pi t)$ 包含直流分量A
- $s(t) = [3 + \text{rect}(t)]\cos(2\pi f_{c}t)$ 包含载波分量 $\cos(2\pi f_{c}t)$,因为 $s(t) = 3\cos(2\pi f_{c}t) + \text{rect}(t)\cos(2\pi f_{c}t)$
- $s(t) = \text{rect}(t)\cos(200\pi t)$ 不包含直流分量
- $s(t) = \text{rect}(t)\cos(2\pi f_{c}t)$ 不包含载波分量 $\cos(2\pi f_{c}t)$

下面示出了三个信号的频谱图(傅氏变换的幅度谱,或者是功率信号的功率谱密度),第一个有直流分量,后两个无直流分量





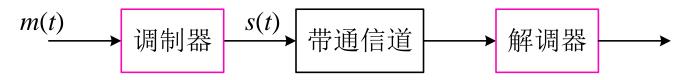
模拟基带信号的传输

模拟基带信号m(t)的传输可以有以下几种情形。

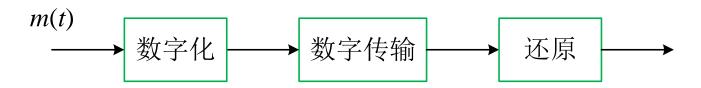
■ 模拟信号基带传输



■ 模拟信号频带传输(本章内容)



■ 模拟信号数字化传输: 数字化之后用数字通信来传输



注:本课所用词语中,"频带信道"="带通信道","基带信道"="低通信道"

模拟基带信号的频带传输



能够通过带通信道的只能是带通信号,我们想传的m(t)是基带信号,为此在发送端需要把基带信号m(t)变成带通信号s(t)。这个操作称为调制(modulation)。称m(t)为调制信号(modulating signal),称携带m(t)的s(t)为已调信号(modulated signal)。

收端做相反的事情,称为解调(demodulation)。

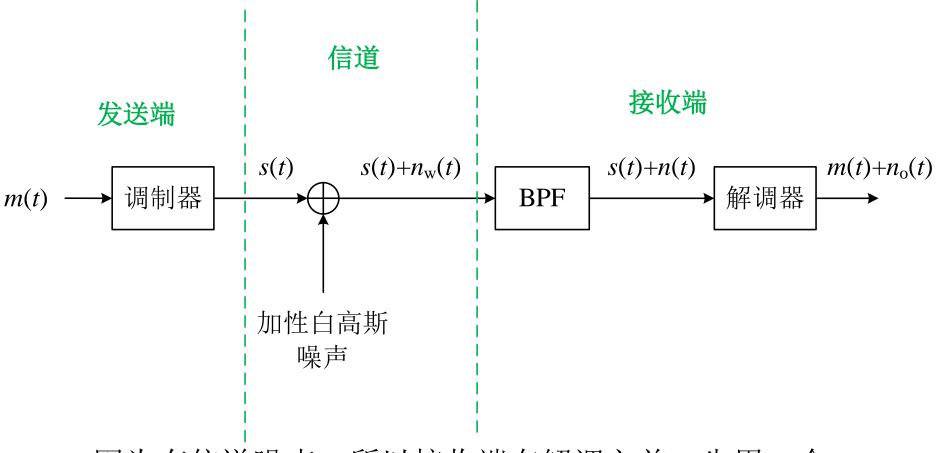
无失真信道(distortion less channel)

- 本章假设传输已调信号s(t)的带通信道是理想无失真信道
- 对于接收端恢复信息来说,收到的信号大小与发送端不同不是问题,加一个放大器就好;信号到达接收端的时间稍微晚一点,比如延迟几个微秒毫秒也没关系。但如果到达接收端的波形样子与发送波形不同,就是问题。波形形状不同,就是有失真(distortion)。
- 无失真:波形的形状不变,可以有延迟,可以幅度不同

$$s(t)$$
 — 信道 $K \cdot s(t - t_0)$

■ 本章默认假设K = 1、 $t_0 = 0$

系统模型



因为有信道噪声,所以接收端在解调之前,先用一个 带通滤波器(band-pass filter)来抑制噪声

模拟调制的基本思路

■ 目标:

• 发送端: 把基带信号m(t)变成带通信号s(t)

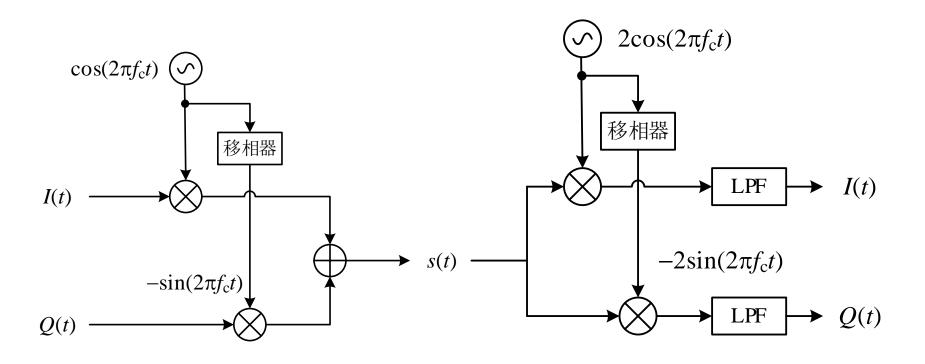
■ 接收端: 从带通信号*s*(*t*)中恢复出*m*(*t*)

■思路

■ 接收端: 从复包络中获得*m*(*t*)

现代通信设备(例如你的手机)中,发送端标配有I/Q调制器(或者叫正交调制器),其输入是一对实信号,分别是s(t)的同相分量和正交分量,输出是s(t)。也即:I/Q调制器负责把复包络变成带通信号。接收端标配有I/Q解调器,做相反的工作,其输出是接收到的带通信号的同相、正交分量。

I/Q调制与I/Q解调



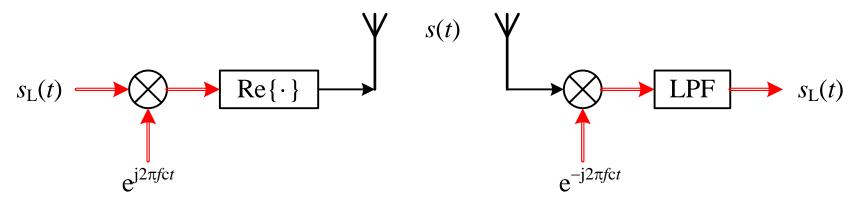
$$s(t) = I(t)\cos(2\pi f_{c}t) - Q(t)\sin(2\pi f_{c}t)$$

I(t)、Q(t)分别是s(t)的同相分量和正交分量

复调制与复解调

以上正交调制解调过程也可以用复数表示为复调制

(complex modulator) 和复解调(complex demodulator)



图中红线部分是复信号,是一对实信号。复载波e^{j2πfct}表示cos和sin这一对实载波;复包络表示I路和Q路的一对实信号。实际传输的是解析信号的实部。

$$s_{L}(t) = I(t) + j \cdot Q(t) \qquad z(t) = s_{L}(t) e^{j2\pi f_{c}t}$$
$$s(t) = \text{Re}\{z(t)\} = I(t)\cos(2\pi f_{c}t) - Q(t)\sin(2\pi f_{c}t)$$

模拟调制的典型方法

- ■幅度类调制
 - 复包络直接就是*m*(*t*)——DSB-SC
 - 包络(复包络的模)携带m(t)——AM
 - 复包络是m(t)的解析信号——SSB
- 角度类调制
 - 复包络的相位 $\varphi(t)$ 与m(t)成正比——PM
 - $\varphi(t)$ 的时间变化率 $\varphi'(t)$ 与m(t)成正比——FM

关键性能指标

- 发送端: 已调信号的带宽及频谱特征
 - 涉及频谱资源的占用情况(效率)
- 接收端: 输出信噪比
 - 涉及抗噪声能力(质量)

信噪比
$$\left(\frac{S}{N}\right)_{O} = \frac{\overline{m^{2}(t)}}{\mathrm{E}[n_{O}^{2}(t)]}$$

输出信噪比定义为输出端有用信号m(t)的平均功率比上输出端噪声 $n_{o}(t)$ 的平均功率。注意是平均功率的比值,不是功率比值的平均。如果m(t)是随机信号,分子需要代成随机过程的平均功率 $\mathbf{E}\left[\overline{m^{2}(t)}\right]=\overline{\mathbf{E}[m^{2}(t)]}$ 。

小结

- 模拟信号的特征: 时间连续、取值连续
- 本章默认假设m(t)是零均值(无直流分量)实基带信号
- 模拟基带信号通过带通信道传输时,必须要进行调制和解调
- 理想无失真信道:可以有延迟,可以有幅度变化,但波形的样子不变: $s(t) \rightarrow K \cdot s(t-t_0)$
- 模拟调制的基本思路: 让复包络携带m(t)
- 关键性能指标
 - 发送端: 带宽、频谱特征
 - 接收端: 输出信噪比
- 本章的系统模型 $s(t) + n_w(t)$ BPF s(t) + n(t) 解调器 $m(t) + n_o(t)$ 噪声