

Synchronní demodulace a detekce signálů zjednodušenou metodou bez analogové násobičky (násobení +1 a -1)

Petr Sládek 2016-05-17 www.smishek.com

Vstupní detekovaný nosný signál necht' je obecný – fourierova řada (obdélník, trojúhelník,.. která má jen sinové/cosinové koeficienty):

$$S = \sum_{n=0}^{\infty} A_n \cos(\omega n t + \varphi)$$

Kde φ je fázový posun základní harmonické, tedy fázový rozdíl mezi referencí a detekovanou nosnou. Pozn. sinus z cosinu uděláme tímto posunem.

Referenční **ortogonální dvojice obdélníkových signálů** z lokálního oscilátoru pro demodulování:

$$R_x = \frac{4}{\pi} \sum_{n=0}^{\infty} \frac{1}{n} \cos \omega n t \quad R_y = \frac{4}{\pi} \sum_{n=0}^{\infty} \frac{1}{n} \sin \omega n t$$

Po násobení získáváme produkty $X = S \cdot R_x$, $Y = S \cdot R_y$,

a jelikož platí:

$$\begin{aligned} 2 \sin \alpha \cos \beta &= \sin(\alpha - \beta) + \sin(\alpha + \beta) \\ 2 \cos \alpha \cos \beta &= \cos(\alpha - \beta) + \cos(\alpha + \beta) \end{aligned}$$

Za low pass nejsou

pro n-té harmonické detekovaného i referenčního signálu pro které je shodná frekvence ωn a tedy jsou **rozdílové složky nulové** což je stejnosměrný produkt za Low-Pass filtrem:

$$X_R = \frac{2}{\pi} \sum_{n=0}^{\infty} \frac{A_n}{n} \cos \varphi \quad Y_R = \frac{2}{\pi} \sum_{n=0}^{\infty} \frac{A_n}{n} \sin \varphi$$

Jelikož absolutní amplituda není podstatná (je závislá na útlumech a zesílení), můžeme zjednodušeně psát:

$$X = \cos \varphi \sum_{n=0}^{\infty} \frac{A_n}{n} \quad Y = \sin \varphi \sum_{n=0}^{\infty} \frac{A_n}{n}$$

Jelikož platí „identita kruhu“ $1 = \sin^2 \alpha + \cos^2 \alpha$, umocněním a sečtením X a Y dostaneme demodulovanou kvadrát-obálku:

$$\left(\sum_{n=0}^{\infty} \frac{A_n}{n} \right)^2 = \cos^2 \varphi \left(\sum_{n=0}^{\infty} \frac{A_n}{n} \right)^2 + \sin^2 \varphi \left(\sum_{n=0}^{\infty} \frac{A_n}{n} \right)^2$$