# Fourier-Analyse Aufgaben

Zur Berechnung der Frequenzanteile eines rechteckförmigen Signales gibt es einerseits die Fourier-Reihen (siehe Tabellenbücher oder Formelblatt) andererseits die Spektraldichtefunktion

Gleichung 1: 
$$u(n*f_0) = \frac{2U_{SS}*t_i}{T} * \frac{\sin(\pi*n*f_0*t_i)}{\pi*n*f_0*t_i} = \frac{2U_{SS}}{n*\pi} * \sin(\pi*n*f_0*t_i) = \frac{2U_{SS}}{n*\pi} * \sin(\pi*n*f_0*t_i)$$

Mit den Fourier-Reihen können Signale mit  $t_i = t_p$ , mit der Spektraldichtefunktion Signale mit  $t_i = t_p$  und  $t_i \neq t_p$  analysiert werden. In der Laboraufgabe 1.2 wird das Signal mit  $t_i = t_p$  sowohl mit der Fourier-Reihe als auch der Spektraldichtefunktion berechnet.

# Übung zur Fourier-Synthese/Fourier-Reihe (mit PSPICE-Simulation):

Schalten Sie 6 Sinusgeneratoren (VSIN) in Reihe, und tragen Sie folgende Werte ein:

1. 
$$\hat{\mathbf{u}}_1 = 12 \text{ V}$$
; 1 kHz 2.  $\hat{\mathbf{u}}_2 = -4 \text{ V}$ ; 3 kHz 3.  $\hat{\mathbf{u}}_3 = 2,4 \text{ V}$ ; 5 kHz 4.  $\hat{\mathbf{u}}_4 = -1,7 \text{ V}$ ; 7 kHz

5. 
$$\hat{\mathbf{u}}_5 = 1.33 \text{ V}$$
; 9 kHz 6.  $\hat{\mathbf{u}}_6 = -1.1 \text{ V}$ ; 11 kHz.

Alle Generatoren bekommen noch eine Phasenverschiebung von 90° => PHASE = 90.

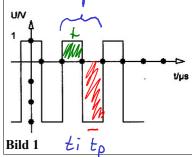
Ergebnis: Sie erhalten eine rechteckähnliche Spannungsform.

Die von Ihnen eingetragenen Generator-Werte sind die Koeffizienten der Fourier-Reihe. Mit der Fourier-Reihe könnte man also auch Rechteckspannungen erzeugen (Synthese), oder anders herum: Wenn ein Rechteck aus unendlich vielen Sinusspannungen besteht, kann man diese nach Frequenz und Amplitude analysieren.

# Aufgaben

- T: = 0,5 => T= ti = 2.t; = 200/mg **1. Bild 1:** Signal mit ti/T = 0.5Mit den Werten:  $ti = 100 \mu s$ ; ti/T = 0.5;  $\hat{u} = 1V$ ,  $u_{ss} = 4V$ .
- 1.1 Berechnen Sie den DC-Anteil.
- 1.2 Berechnen Sie 5 Linien des Spektrums mit der Fourier-Reihe und der Spektraldichtefunktion, und skizzieren Sie das Spektrum. Vergessen Sie bei der Berechnung nicht, den Taschenrechner auf den

Modus: Rad zu stellen!



- 1.3 Verifizieren Sie Ihr Ergebnis mit PSPICE-Simulation. (Bemerkung: Je mehr Perioden Sie bei der Berechnung zulassen (Final-Time), desto genauer wird das Spektrum). Wählen Sie z. B.: Final Time >> 2 ms, und beachten Sie, dass PSPICE im Spektrum den Betrag der Spannung wiedergibt!
- 1.4 Wie ändert sich das Spektrum, wenn bei gleichem t1 und t das Signal mit einem Offset von +3 V beaufschlagt wird?
- 2. Bild 2: Zeitfunktion mit ti/T < 0.5

Bild 2 stellt ein mehrfach gesendetes Bitwort: 1000010000100... dar.

Die Bitdauer beträgt ti = 4  $\mu$ s;  $\hat{u} = 4V$ .

- 2.1 Berechnen Sie das Spektrum bis zur 1. Nullstelle.
- 2.2 Berechnen Sie die Nullstellen.
- 2.3 Ermitteln Sie das Spektrum.

# Bild 2

### 3. Analyse eines Bitmusters

- 3.1 Ermitteln Sie den DC-Anteil, und berechnen Sie einige Linien des Spektrums des folgenden periodisch wiederkehrenden Bitmusters: 1000000100000010000001..., wenn  $\hat{u} = 5 \text{ V}$  und die Übertragungsrate 2 Mbit/s beträgt.
- 3.2 Welche Bandbreite muss das Kabel besitzen, wenn bis zur 1. Nullstelle übertragen werden soll?
- 3.3 Wie ändert sich das Spektrum, wenn nun laufend das Datenwort: ...1010101010101010... gesendet wird?

### 4. Signal 3

- 4.1 Zerlegen Sie das Signal in Bild 3 in zwei Signale, so dass diese mit Hilfe der Gleichung (1) analysiert werden könnten.
- 4.2 Ermitteln Sie den DC-Wert des Signals.

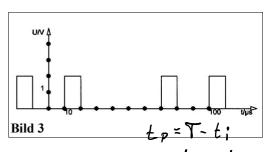
# 5. Signal 4

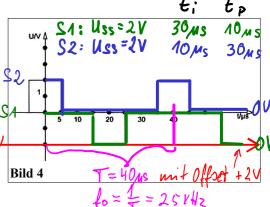
- 5.1 Das Signal in Bild 4 ist das AMI- codierte Binärsignal: 1,0,1,0,1,.... Da hier ti = tp ist, dürften nur die ungeradzahligen Vielfache von  $f_0$ auftauchen. Zerlegen Sie das Signal in zwei Signale, so dass diese mit Hilfe der Gleichung (1) analysiert werden können.
- 5.2 Ermitteln Sie den DC-Wert des Signals, und berechnen Sie einige

Linien des Spektrums.

f Nuce 1 = 30ms = 33,3 K Hz

f Nuce 2 = 10ms = 100 K Hz





# Fourier-Analyse Lösungen

1. Signal mit ti/T = 0.5

$$U_{DC} = \frac{t_i * \hat{u}_i + t_p * \hat{u}_p}{T} \implies \frac{100 \mu s * 1V + 100 \mu s * (-3V)}{200 \mu s} = -1V$$

$$u(t) = U_{DC} + \frac{2U_{SS}}{\pi} \left[ \frac{1}{1} * cos(1\omega_0 t) - \frac{1}{3} * cos(3\omega_0 t) + \frac{1}{5} * cos(5\omega_0 t) - \frac{1}{7} * cos(7\omega_0 t) .... \right]$$

$$T = 200 \text{ } \mu \text{s} \Rightarrow f_0 = 5 \text{kHz}$$
  $U_{DC} = 400 \text{ } \mu \text{s}$ 

Linien: 1 f<sub>0</sub> = 5kHz (Grundwelle) => 
$$U_0 = (2*4V)/\pi = 2.54V$$

$$3 \text{ f}_0 = 15 \text{kHz} (1. \text{ Oberwelle}) =>$$
  $U_2 = -(2*4\text{V})/3\pi = -0.848\text{V}$ 

$$\begin{array}{ll} T = 200 \; \mu s => f_0 = 5 k Hz & U_{DC} = -1 V \\ \text{Linien: 1 } f_0 = 5 k Hz \; (\text{Grundwelle}) => & U_0 = (2*4V)/\pi = 2,54V \\ 3 \; f_0 = 15 k Hz \; (1. \; \text{Oberwelle}) => & U_3 = -(2*4V)/3\pi = -0,848V \\ 5 \; f_0 = 25 k Hz \; (2. \; \text{Oberwelle}) => & U_5 = (2*4V)/5\pi = 0,508V \; \text{usw.} \end{array}$$

Mit Gleichung1:

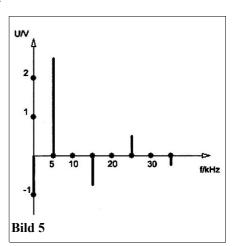
$$U(1*f_0) = 2*4V*0.5 * \frac{\sin(\pi*1*0.5)}{\pi*1*0.5} = 2.54V (\frac{t_i}{T} = f_0 t_i = 0.5)$$

$$U(2*f_0) = 4V* \frac{\sin(\pi*2*0.5)}{\pi*2*0.5} = 0V$$
 (1.Nullstelle)

$$U(3*f_0) = 4V* \frac{\sin(\pi*3*0.5)}{\pi*3*0.5} = -0.848 V$$

$$U(4*f_0) = 4V* \frac{\sin(\pi*4*0.5)}{\pi*4*0.5} = 0V$$
 (2.Nullstelle)

$$U(5*f_0) = 4V* \frac{\sin(\pi*5*0.5)}{\pi*5*0.5} = 0.51 V$$



Aus der Fourier-Reihe ist zu ersehen, dass es nur ungeradzahlige Vielfache von f<sub>0</sub> gibt. Die geradzahligen Vielfache sind die Nullstellen, d.h. diese Linien gibt es nicht.

1.3

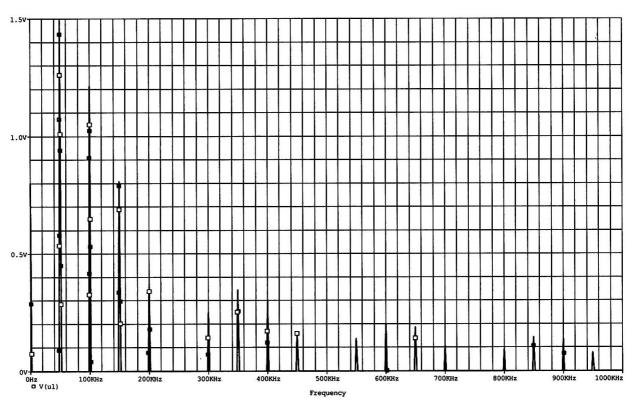


Bild 6

1.4 Ein Offset bewirkt keine Spektrallinie; es ändert sich nur der DC-Anteil.

# Fourier-Analyse Lösungen

# Zeitfunktion mit ti/T < 0.5

2.1 
$$T = 5 \cdot ti = 20 \mu s \Rightarrow f_0 = 50 kHz$$
  
 $ti / T = 1/5 = f_0 ti$   
Mit Gleichung1:  
 $U(1 * f_0) = 2 * 4V * 0 \% * \frac{\sin(\pi * 1 * 0.2)}{\sin(\pi * 1 * 0.2)} = 1.49 V$  (50kHz)

$$U(1*f_0) = 2*4V*02 * \frac{\sin(\pi*1*0.2)}{\pi*1*0.2} = 1.49V \quad (50kHz) \qquad \frac{2 \cdot \mathcal{U}_{55}}{\mathcal{T}_{1} \cdot N} \cdot Sin(\mathcal{T}_{1} \cdot N \cdot \frac{t_{1}}{T_{2}})$$

$$U(2*f_0) = 1.21V \cdot (100kHz)$$

$$U(2 f_0) = 1,21V (100kHz)$$

$$U(3 f_0) = 0.81V (150kHz)$$

$$U(4 f_0) = 0.375V (200kHz)$$
 usw.

2.2 Die Nullstellen ergeben sich, wenn: n  $f_0 * t = 1,2,3,...$  wird (ganzzahliges  $\pi$ ).

=> Die 1. Nullstelle liegt bei 
$$f_1$$
= 1/ti = 250 kHz (dabei wurde:  $1f_0$  =  $f_1$  gesetzt)

$$=>$$
 Die 2. Nullstelle liegt bei  $f_2=2/ti=500$  kHz (dabei wurde:  $2f_0=f_2$  gesetzt), usw. siehe Bild 6 (PSPICE)

Bemerkung: Die Übertragungssysteme (z. B. Kabel etc.) müssen für Datenübetragung eine Bandbreite mindestens bis zur 1. Nullstelle zur Verfügung stellen. Daher ist 1/ti ein Maß für die Bandbreite eines Signales  $\Rightarrow$  Hohe Bitrate ( ti  $\downarrow\downarrow$  ), hohe Bandbreite! Beispiel: Ein Zündfunken, Blitz mit ti --> 0 besitzt ∞ Bandbreite (stört alle Frequenzbänder).

# 3. Analyse eines Bitmusters

3.1 2 Mbit in 1s: 
$$t_{Bit} = 1s/2M = 0.5 \mu s$$

$$U_{DC} = \frac{5V * 10ns + 0}{70ns} = 0.714 V$$

$$3.2 ext{ } f_1 = 1/ti = 2Mhz$$

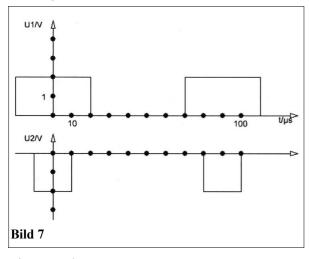
3.3 T' = 
$$1\mu s => f_0' = 1Mhz$$

innerhalb  $f_1$  liegt nur die Linie der Grundwelle , davor lagen mit  $f_0$  = 285,7kHz 7 Linien (Grundwelle + 6 Oberwellen)

# 4. Signal 3

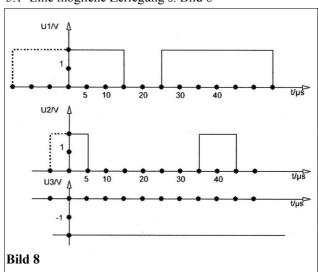
# 4.1 siehe Bild 7

$$4.2 U_{DC} = 444,4mV$$



# 5. Signal 4

# 5.1 Eine mögliche Zerlegung s. Bild 8



$$5.2 \ \mathrm{U_{DC}} = 0 \mathrm{V}$$

U1	U2	Uges
$U_1(1f_0) = 0.9V$	$U_2(1f_0) = 0.9V$	1,8V
$U_1(2f_0) = -0,636 \text{ V}$	$U_2(2f_0) = 0,636 \text{ V}$	0V
$U_1(3f_0) = 0.3 \text{ V}$	$U_2(3f_0) = 0.3 \text{ V}$	0,6V
$U_1(4f_0) = 0$	$U_2(4f_0) = 0$	0V
$U_1(5f_0) = -0.18 \text{ V}$	$U_2(5f_0) = -0.18 \text{ V}$	- 0,36V
$U_1(6f_0) = 0.212 \text{ V}$	$U_2(6f_0) = -0.212 \text{ V}$	0V