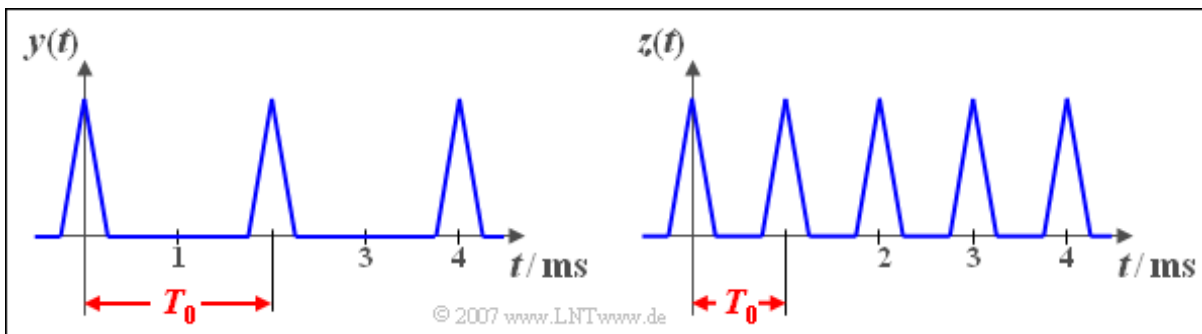


## Musterlösung zur Aufgabe A2.1

- a) Die nichtlineare Kennlinie  $y = g(x)$  beschreibt einen Einweggleichrichter und  $z = h(x) = |x|$  einen Zweiweggleichrichter  $\Rightarrow$  Richtig sind die Lösungsvorschläge 1 und 4.
- b) Die Periodendauer des gegebenen Signals  $x(t)$  beträgt  $T_0 = 2$  ms. Der Kehrwert hiervon ergibt die Grundfrequenz  $f_0 = 500$  Hz.
- c) Wie aus der folgenden linken Skizze hervorgeht, ändert sich durch die Einweggleichrichtung nichts an der Periodendauer. Das heißt:  $T_0$  ist weiterhin 2 ms.



- d) Das Signal  $z(t)$  nach der Doppelweggleichrichtung hat dagegen die doppelte Frequenz (siehe rechtes Bild). Es gelten dann folgende Werte:  $T_0 = 1$  ms,  $f_0 = 1$  kHz und  $\omega_0 = 6283$  1/s.



## Musterlösung zur Aufgabe A2.2

a) Alle Signale mit Ausnahme von  $x_2(t)$  beinhalten einen Gleichsignalanteil  $\Rightarrow$  Richtig sind somit die Antworten 1, 3, 4, 5 und 6.

b) Subtrahiert man vom Signal  $x_5(t)$  den Gleichanteil 1V, so ist das Restsignal  $\Delta x_5(t) = x_5(t) - 1V$  gleich Null. Dementsprechend ist auch die Spektralfunktion  $\Delta X_5(f) = 0$ . Bei allen anderen Zeitverläufen ist  $\Delta x_i(t)$  ungleich 0 und damit auch die dazugehörige Spektralfunktion  $\Delta X_i(f) \Rightarrow$  Richtig ist allein der Lösungsvorschlag 5.

c) Bei einem periodischen Signal genügt zur Berechnung des Gleichsignalanteils die Mittelung über eine Periode (hier: 3 ms). Damit ergibt sich der Gleichanteil zu

$$A_0 = \frac{1}{3 \text{ ms}} (1 \text{ V} \cdot 1 \text{ ms} + (-1 \text{ V}) \cdot 2 \text{ ms}) = \underline{-0.333 \text{ V}}.$$

d) Für das Signal  $x_4(t)$  kann geschrieben werden:  $x_4(t) = 0.5 \text{ V} + \Delta x_4(t)$ . Hierbei bezeichnet  $\Delta x_4(t)$  einen Rechteckimpuls der Amplitude 0.5 V und der Dauer 4 ms, der aufgrund seiner endlichen Dauer nicht zum Gleichsignalanteil beiträgt. Deshalb gilt hier  $A_0 = \underline{0.5 \text{ V}}$ .

e) Die allgemeine Gleichung zur Berechnung des Gleichsignalanteils lautet:

$$A_0 = \lim_{T_M \rightarrow \infty} \frac{1}{T_M} \int_{-T_M/2}^{+T_M/2} x(t) dt.$$

Spaltet man dieses Integral in zwei Teilintegrale auf, so erhält man:

$$A_0 = \lim_{T_M \rightarrow \infty} \frac{1}{T_M} \int_{-T_M/2}^0 0 \text{ V} \cdot dt + \lim_{T_M \rightarrow \infty} \frac{1}{T_M} \int_0^{T_M/2} 1 \text{ V} \cdot dt.$$

Nur der zweite Term liefert einen Beitrag. Daraus folgt wiederum  $A_0 = \underline{0.5 \text{ V}}$ .

## Musterlösung zur Zusatzaufgabe Z2.2

a) Der Gleichsignalanteil  $x_0$  ist der Mittelwert des Signals  $x(t)$ . Es genügt die Mittelung über eine Periodendauer  $T_0 = 1$  ms, und man erhält:

$$x_0 = \frac{1}{T_0} \int_0^{T_0} x(t) dt = \underline{1V}.$$

b) In der Hälfte der Zeit ist  $y(t) = 1$  V, in der anderen Hälfte liegt es zwischen 0 und 1 V mit dem Mittelwert bei 0.5 V. Daraus folgt  $y_0 = \underline{0.75 V}$ .

c) Aufgrund der Periodizität und der Symmetrie genügt die Mittelung über den Zeitbereich von 0 bis  $T_0/2$ . Mit der entsprechenden Kennlinie gilt dann:

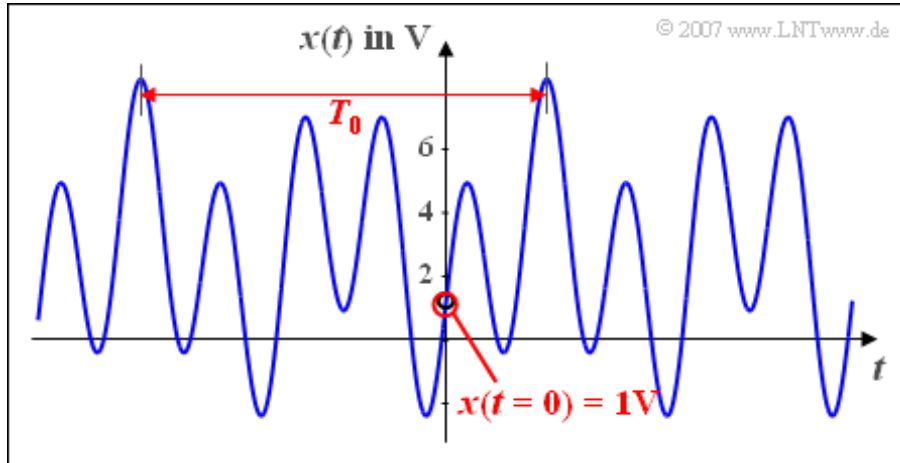
$$z_0 = \frac{1}{T_0/2} \int_0^{T_0/2} x^2(t) dt = \frac{4V^2}{T_0/2} \int_0^{T_0/2} (2t/T_0)^2 dt = 4/3 V^2 \approx \underline{1.333 V^2}.$$

## Musterlösung zur Aufgabe A2.3

a) Das Zeitsignal hat die folgende Form:

$$x(t) = 3V - 2V \cdot \cos(\omega_1 t) + 4V \cdot \sin(2.5\omega_1 t).$$

Hierbei bezeichnet  $\omega_1 = 2\pi f_1$  die Kreisfrequenz des Cosinusanteils. Zum Zeitpunkt  $t = 0$  hat das Signal den Wert 1V.



b) Die Grundfrequenz  $f_0$  ist der kleinste gemeinsame Teiler von  $f_1 = 4 \text{ kHz}$  und  $2.5 \cdot f_1 = 10 \text{ kHz}$ . Daraus folgt  $f_0 = 2 \text{ kHz}$  und  $T_0 = 1/f_0 = 0.5 \text{ ms}$ .

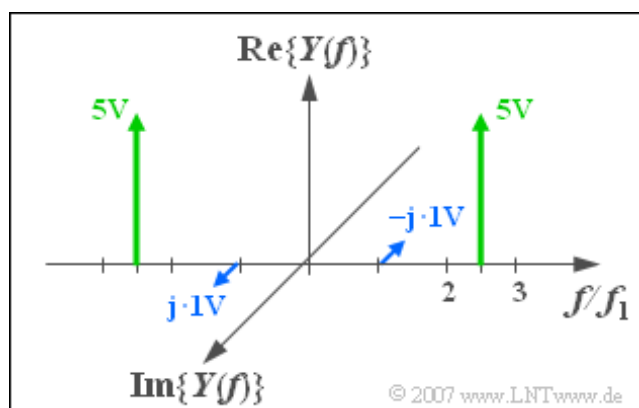
c) Für das Ausgangssignal  $y(t)$  des Differenzierers gilt:

$$y(t) = \frac{1}{\omega_1} \cdot \frac{dx(t)}{dt} = \frac{-2V}{\omega_1} \cdot \omega_1 \cdot (-\sin(\omega_1 t)) + \frac{4V}{\omega_1} \cdot 2.5\omega_1 \cdot \cos(2.5\omega_1 t).$$

Dies führt zum Ergebnis:

$$y(t) = 2V \cdot \sin(\omega_1 t) + 10V \cdot \cos(2.5\omega_1 t).$$

Für den Nullzeitpunkt ergibt sich der Wert 10 V.  
 Nebenstehend sehen Sie das Spektrum  $Y(f)$ .



d) Die Periodendauer  $T_0$  wird durch die Amplitude und die Phase der beiden Anteile nicht verändert. Das bedeutet, dass weiterhin  $T_0 = 0.5 \text{ ms}$  gilt.

Der Gleichanteil verschwindet aufgrund der Differentiation. Der Anteil bei  $f_1$  ist sinusförmig. Somit hat  $X(f)$  einen (imaginären) Dirac bei  $f = f_1$ , jedoch mit negativem Vorzeichen. Der Cosinusanteil mit der Amplitude 10 V hat die beiden Diracfunktionen bei  $\pm 2.5 \cdot f_1$  zur Folge, jeweils mit dem Gewicht 5 V. Richtig sind somit die Lösungsvorschläge 1 und 4.

## Musterlösung zur Zusatzaufgabe Z2.3

a) Es gilt  $T_0 = t_2 - t_1 = 12 \text{ ms}$  und  $f_0 = 1/T_0 \approx 83.33 \text{ Hz}$ .

b) Die Verschiebung beträgt  $\tau = 2 \text{ ms}$ ; die Phase ist  $\varphi = 2\pi \cdot \tau/T_0 = \pi/3$  entsprechend 60°.

c) Aus dem Wert zum Zeitpunkt  $t = 0$  folgt für die Amplitude  $C = 6 \text{ V}$ :

$$x_0 = x(t = 0) = C \cdot \cos(-60^\circ) = \frac{C}{2} = 3 \text{ V} \Rightarrow \underline{C = 6 \text{ V}}.$$

d) Die dazugehörige Spektralfunktion lautet:

$$X(f) = \frac{C}{2} \cdot e^{-j\varphi} \cdot \delta(f - f_0) + \frac{C}{2} \cdot e^{j\varphi} \cdot \delta(f + f_0).$$

Das Gewicht der Diraclinie bei  $f = f_0$  (erster Term) ist  $C/2 \cdot e^{-j\varphi} \approx \underline{1.5 \text{ V} - j \cdot 2.6 \text{ V}}$ .

## Musterlösung zur Aufgabe A2.4

**a)** Aus der Signalfrequenz  $f_0 = 10 \text{ kHz}$  folgt  $T_0 = 1/f_0 = 100 \text{ } \mu\text{s}$ . Das Cosinussignal ist gleichsignalfrei ( $A_0 = 0$ ) und wird durch einen einzigen Cosinuskoeffizienten – nämlich  $A_1$  – vollständig beschrieben. Alle Sinuskoeffizienten  $B_n$  sind identisch 0, da  $x(t)$  eine gerade Funktion ist. Die Fourierreihendarstellung bildet  $x(t)$  fehlerfrei nach.

Richtig sind somit alle Lösungsvorschläge außer dem Vierten.

**b)** Aufgrund der Doppelweggleichrichtung ergibt sich für die Periodendauer nunmehr der halbe Wert:  $T_0 = 50 \text{ } \mu\text{s} = \underline{0.05 \text{ ms}}$ . Bei allen nachfolgenden Punkten bezieht sich  $T_0$  auf diesen Wert, also auf die Periodendauer des Signals  $y(t)$ .

**c)** Im Bereich von  $-T_0/2$  bis  $T_0/2$  ( $-25 \text{ } \mu\text{s} \dots 25 \text{ } \mu\text{s}$ ) ist  $y(t) = x(t)$ . Mit  $f_x = 10 \text{ kHz} = 1/(2T_0)$  gilt deshalb für diesen Abschnitt:

$$y(t) = 1\text{V} \cdot \cos(2\pi f_0 t) = 1\text{V} \cdot \cos\left(\pi \frac{t}{T_0}\right).$$

Daraus ergibt sich für den Gleichsignalanteil:

$$A_0 = \frac{1}{T_0} \int_{-T_0/2}^{T_0/2} y(t) dt = \frac{1}{T_0} \int_{-T_0/2}^{T_0/2} 1\text{V} \cdot \cos\left(\pi \frac{t}{T_0}\right) dt.$$

Mit der Substitution  $u = \pi \cdot t/T_0$  erhält man

$$A_0 = \frac{1\text{V}}{\pi} \int_{-\pi/2}^{\pi/2} \cos(u) du = \frac{1\text{V}}{\pi} \sin(u) \Big|_{-\pi/2}^{\pi/2} = \frac{1\text{V} \cdot 2}{\pi} \approx \underline{0.637 \text{ V}}.$$

**d)** Da  $y(-t) = y(t)$  gilt, sind alle Sinuskoeffizienten  $B_n = 0$ . Insbesondere ist  $B_2 = \underline{0}$ .

**e)** Für die Koeffizienten  $A_n$  gilt mit der Substitution  $u = \pi \cdot t/T_0$  entsprechend dem angegebenen Integral:

$$\begin{aligned} A_n &= \frac{2\text{V}}{T_0} \int_{-T_0/2}^{T_0/2} \cos\left(\pi \frac{t}{T_0}\right) \cdot \cos\left(n \cdot 2\pi \frac{t}{T_0}\right) dt = \frac{2\text{V}}{\pi} \int_{-\pi/2}^{\pi/2} \cos(u) \cdot \cos(2nu) du \\ \Rightarrow A_n &= (-1)^{n+1} \frac{4 \text{ V}}{\pi (4n^2 - 1)}. \end{aligned}$$

Der Koeffizient  $A_2$  ist damit gleich  $-4 \text{ V}/(15\pi) \approx \underline{-0.085 \text{ V}}$ .

**f)** Für die endliche Fourierreihe mit  $N = 3$  gilt allgemein:

$$y_3(t) = \frac{2\text{V}}{\pi} \cdot [1 + 2/3 \cdot \cos(\omega_0 t) - 2/15 \cdot \cos(2\omega_0 t) + 2/35 \cdot \cos(3\omega_0 t)].$$

Zum Zeitpunkt  $t = 0$  ist  $y_3(0) \approx 1.0125 \text{ V}$ ; damit ergibt sich der Fehler zu  $\varepsilon_3(t = 0) = \underline{0.0125 \text{ V}}$ .

**g)** Die Zeit  $t = 25 \mu\text{s}$  entspricht der halben Periodendauer. Hierfür gilt wegen  $\omega_0 \cdot T_0 = 2\pi$ :

$$\begin{aligned}
 y_3(T_0/2) &= \frac{2V}{\pi} \left[ 1 + \frac{2}{3} \cdot \cos(\pi) - \frac{2}{15} \cdot \cos(2\pi) + \frac{2}{35} \cdot \cos(3\pi) \right] \\
 &= \frac{2V}{\pi} \left[ 1 - \frac{2}{3} - \frac{2}{15} - \frac{2}{35} \right] = \frac{2V}{7\pi} \approx 0.091V.
 \end{aligned}$$

Da  $y(T_0/2) = 0$  ist, ergibt sich für  $\varepsilon_3(T_0/2)$  ebenfalls 0.091 V. Dieser Fehler ist um mehr als den Faktor 7 größer als der Fehler bei  $t = 0$ , da das Signal  $y(t)$  bei  $t = T_0/2$  mehr hochfrequente Anteile besitzt (spitzförmiger Verlauf). Wird gefordert, dass der Fehler  $\varepsilon_3(T_0/2)$  kleiner als 0.01 sein soll, dann müssten mindestens 32 Fourierkoeffizienten berücksichtigt werden.



## Musterlösung zur Zusatzaufgabe Z2.4

a) Der Gleichanteil ist tatsächlich  $T_1/T_0$ . Da  $x(t)$  eine gerade Funktion ist, sind alle Koeffizienten  $B_n = 0$ . Die geradzahigen Koeffizienten  $A_{2n}$  verschwinden nur dann, wenn  $T_1 = T_0/2$  ist. In diesem Fall ist die Bedingung  $x(t) = 2A_0 - x(t - T_0/2)$  erfüllt (mit  $A_0 = 0.5$ ). Richtig sind die Lösungsvorschläge 1 und 2.

b) Unter Ausnutzung der Symmetrieeigenschaft  $x(-t) = x(t)$  erhält man:

$$A_n = 2 \cdot \frac{2}{T_0} \cdot \int_0^{T_1} \left(1 - \frac{t}{T_1}\right) \cos\left(2\pi n \frac{t}{T_0}\right) dt.$$

Dies führt zu zwei Teilintegralen  $I_1$  und  $I_2$ . Das erste lautet:

$$I_1 = \frac{4}{T_0} \cdot \int_0^{T_1} \cos\left(2\pi n \frac{t}{T_0}\right) dt = \frac{2}{\pi n} \sin\left(2\pi n \frac{T_1}{T_0}\right).$$

Für das zweite Integral gilt mit dem Integral auf der Angabenseite:

$$\begin{aligned} I_2 &= \frac{-4}{T_0 \cdot T_1} \cdot \int_0^{T_1} t \cdot \cos\left(2\pi n \frac{t}{T_0}\right) dt \\ &= \frac{-4}{T_0 \cdot T_1} \cdot \left[ \frac{T_0^2 \cdot \cos(2\pi n t/T_0)}{4\pi^2 n^2} + \frac{T_0 \cdot t \cdot \sin(2\pi n t/T_0)}{2\pi n} \right]_0^{T_1}. \end{aligned}$$

Dieses letzte Integral kann wie folgt zusammengefasst werden:

$$I_2 = \frac{-\cos(2\pi n T_1/T_0)}{\pi^2 n^2 T_1/T_0} + \frac{1}{\pi^2 n^2 T_1/T_0} - I_1.$$

Daraus folgt mit  $1 - \cos(2\alpha) = 2 \cdot \sin^2(\alpha)$ :

$$A_n = I_1 + I_2 = \frac{1 - \cos(2\pi n T_1/T_0)}{\pi^2 n^2 T_1/T_0} = \frac{2 \sin^2(\pi n T_1/T_0)}{\pi^2 n^2 T_1/T_0}.$$

Für  $T_1/T_0 = 0.25$  erhält man:

$$A_n = \frac{8 \sin^2(\pi n/4)}{\pi^2 n^2}.$$

Insbesondere gilt:

$$A_1 = \frac{8}{\pi^2} \sin^2(\pi/4) = \frac{4}{\pi^2} \approx 0.405, \quad A_2 = \frac{2}{\pi^2} \sin^2(\pi/2) = \frac{2}{\pi^2} \approx 0.202,$$

$$A_3 = \frac{8}{9\pi^2} \sin^2(3\pi/4) = \frac{4}{9\pi^2} \approx 0.045.$$

c) Es gilt:

$$x_3(t) = \frac{1}{4} + \frac{4}{\pi^2} \left[ \cos(\omega_0 t) + \frac{1}{2} \cos(2\omega_0 t) + \frac{1}{9} \cos(3\omega_0 t) \right].$$

Zum Zeitpunkt  $t = 0$  ergibt sich hieraus:

$$x_3(t=0) = \frac{1}{4} + \frac{4}{\pi^2} \cdot \frac{29}{18} \approx 0.9 \quad \Rightarrow \quad \varepsilon_3(t=0) = x_3(t=0) - x(t=0) = \underline{\underline{-0.1}}.$$

Für die Zeit  $t = 0$  und bei Vielfachen der Periodendauer  $T_0$  (Spitze der Dreiecksfunktionen) ist die Abweichung betragsmäßig am größten.

## Musterlösung zur Aufgabe A2.5

a) Auch das verschobene Signal  $v(t)$  ist gerade und alle Sinuskoeffizienten sind dementsprechend 0. Am Gleichsignalkoeffizienten ändert sich ebenfalls nichts:  $A_0 = 1$ .

Aus den Signalverläufen ist zu erkennen, dass  $v(t) = u(t - T/4)$  gilt:

$$v(t) = 1 + \frac{2}{3} \cos(2\omega_0(t - \frac{T}{4})) - \frac{2}{15} \cos(4\omega_0(t - \frac{T}{4})) + \frac{2}{35} \cos(6\omega_0(t - \frac{T}{4})) - \dots$$

Die Cosinusterme können nun mit  $\omega_0 \cdot T = 2\pi$  umgeformt werden:

$$\cos(2\omega_0(t - \frac{T}{4})) = \cos(2\omega_0 t - \pi) = -\cos(2\omega_0 t),$$

$$\cos(4\omega_0(t - \frac{T}{4})) = \cos(4\omega_0 t - 2\pi) = \cos(4\omega_0 t),$$

$$\cos(6\omega_0(t - \frac{T}{4})) = \cos(6\omega_0 t - 3\pi) = -\cos(6\omega_0 t).$$

Damit erhält man für die Fourierreihe

$$v(t) = 1 - 2/3 \cdot \cos(2\omega_0 t) - 2/15 \cdot \cos(4\omega_0 t) - 2/35 \cdot \cos(6\omega_0 t) - \dots$$

bzw. für die Cosinuskoeffizienten mit geradzahligem  $n$ :

$$A_n = \frac{-2}{n^2 - 1}.$$

Insbesondere ist  $A_2 = -2/3$ .

b) Wegen  $w(t) = \pi/2 \cdot \sin(\omega_0 t)$  sind alle Fourierkoeffizienten außer  $B_1 = \pi/2 = 1.571$  gleich 0.

c) Aus der grafischen Darstellung erkennt man den Zusammenhang

$$x(t) = \frac{1}{2} \cdot [v(t) + w(t)].$$

Das bedeutet:

$$x(t) = \frac{1}{2} + \frac{\pi}{4} \cdot \sin(\omega_0 t) - \frac{1}{3} \cdot \cos(2\omega_0 t) - \frac{1}{15} \cdot \cos(4\omega_0 t) - \frac{1}{35} \cdot \cos(6\omega_0 t) - \dots$$

Die gesuchten Fourierkoeffizienten sind somit  $A_0 = 1/2$ ;  $B_1 = \pi/4 = 0.785$  und  $A_2 = -1/3$ .

## Musterlösung zur Zusatzaufgabe Z2.5

a) Die Spektralfunktion beinhaltet eine Diracfunktion bei  $f = 0$  mit dem Gewicht 0.5 (Gleichanteil) sowie weitere Spektrallinien bei ungeradzahigen Vielfachen ( $n = \pm 1, \pm 3, \pm 5, \dots$ ) von  $f_0$ . Die Gewichte bei  $\pm f_0$  sind jeweils  $A_1/2 = 1/\pi$ . Richtig sind somit die Aussagen 1, 3 und 5.

b) Bei allen ungeradzahigen Vielfachen der Grundfrequenz existieren Spektrallinien, zusätzlich noch bei den 2-, 6- und 10-fachen. Beispielsweise gilt  $A_2 = 1/\pi$ . Die Spektrallinie bei  $2f_0$  hat somit das Gewicht  $A_2/2 = 1/(2\pi)$ . Für  $n = 4, n = 8$ , usw. sind dagegen die Koeffizienten  $A_n = 0$ , da für die Sinusfunktion gilt:  $\sin(\pi) = \sin(2\pi) = \dots = 0$ . Richtig sind somit die Aussagen 1, 2 und 4.

c) Aus der grafischen Darstellung des Signals  $y(t)$  wird deutlich, dass  $A_0 = 0.75$  gelten muss. Zum gleichen Ergebnis kommt man über die Beziehung:

$$A_0^{(y)} = 1 - A_0^{(x)} = 1 - 0.25 = \underline{0.75}.$$

d) Es gilt  $y(t) = 1 - x(t)$ . Für  $n \neq 0$  ergeben sich somit die gleichen Fourierkoeffizienten wie für das Signal  $x(t)$ , jedoch mit negativen Vorzeichen. Insbesondere gilt:

$$A_1 = -\frac{2}{\pi} \sin\left(\frac{\pi}{4}\right) = -\frac{\sqrt{2}}{\pi} \approx \underline{-0.450}, \quad A_2 = -\frac{1}{\pi} \approx \underline{-0.318}.$$

e) Es gilt  $z(t) = y(t - T_0/2)$ . Mit der Fourierreihendarstellung von  $y(t)$  folgt daraus:

$$\begin{aligned} z(t) &= A_0 + A_1^{(y)} \cos(\omega_0(t - \frac{T_0}{2})) + A_2^{(y)} \cos(2\omega_0(t - \frac{T_0}{2})) + \\ &\quad + A_3^{(y)} \cos(3\omega_0(t - \frac{T_0}{2})) + \dots \\ \Rightarrow z(t) &= A_0 - A_1^{(y)} \cos(\omega_0 t) + A_2^{(y)} \cos(2\omega_0 t) - A_3^{(y)} \cos(3\omega_0 t) + \dots \end{aligned}$$

Damit erhält man:

$$A_1^{(z)} = -A_1^{(y)} = \frac{\sqrt{2}}{\pi} = \underline{+0.450}, \quad A_2^{(z)} = A_2^{(y)} = -\frac{1}{\pi} = \underline{-0.318}.$$

Das gleiche Ergebnis erhält man ausgehend von den gegebenen Koeffizienten mit  $\Delta t/T_0 = 0.75$ :

$$A_1^{(z)} = 2/\pi \cdot \sin(3/4 \cdot \pi) = \sqrt{2}/\pi, \quad A_2^{(z)} = 1/\pi \cdot \sin(3/2 \cdot \pi) = -1/\pi.$$

## Musterlösung zur Aufgabe A2.6

a) Mit dem Eulerschen Satz ist der komplexe Fourierkoeffizient  $D_n$  wie folgt darstellbar:

$$\operatorname{Re}[D_n] = \frac{T_0/T_1}{(2\pi n)^2} (1 - \cos(2\pi n T_1/T_0)),$$
$$\operatorname{Im}[D_n] = \frac{T_0/T_1}{(2\pi n)^2} \sin(2\pi n T_1/T_0) - \frac{1}{2\pi n}.$$

Mit der für kleine  $\alpha$ -Werte gültigen Näherung  $\sin(\alpha) \approx \alpha$  erhält man für den Imaginärteil:

$$\operatorname{Im}[D_n] = \frac{T_0/T_1}{(2\pi n)^2} \cdot (2\pi n T_1/T_0) - \frac{1}{2\pi n} = 0.$$

Für den Realteil erhält man mit  $\cos(\alpha) \approx 1 - \alpha^2/2$ :

$$\operatorname{Re}[D_n] = \frac{T_0/T_1}{(2\pi n)^2} \frac{(2\pi n T_1/T_0)^2}{2} = \frac{T_1/T_0}{2}.$$

Für  $T_1 = T_0/2$  folgt daraus der Gleichsignalkoeffizient  $D_0 \equiv 0.25$ . Mit  $T_1 = T_0$  ergibt sich  $D_0 = 0.5$ . Ein Vergleich mit den Signalen  $x(t)$  und  $y(t)$  auf der Angabenseite zeigen die Richtigkeit dieser Ergebnisse.

b) Es wird nun  $n \neq 0$  vorausgesetzt. Mit  $T_1 = T_0$  erhält man für den Realteil wegen  $\cos(2\pi n) = 1$ :

$$\operatorname{Re}[D_n] = \frac{1}{(2\pi n)^2} (1 - \cos(2\pi n)) = 0.$$

Der Imaginärteil lautet:

$$\operatorname{Im}[D_n] = \frac{1}{(2\pi n)^2} (\sin(2\pi n)) - \frac{1}{2\pi n}.$$

Wegen  $\sin(2\pi n) = 0$  folgt daraus:

$$\operatorname{Im}[D_n] = -\frac{1}{2\pi n}.$$

Somit ist

$$D_n = \frac{-j}{2\pi n} = \frac{1}{2}(A_n - j \cdot B_n).$$

Der Koeffizientenvergleich liefert  $A_n = 0$  und  $B_n = 1/(\pi n)$ , Insbesondere sind  $A_1 \equiv 0$  und  $B_1 \approx 0.318$ .

Wie zu erwarten war, gilt stets  $B_{-n} = -B_n$ .

c) Aus der in der Teilaufgabe a) berechneten allgemeinen Gleichung folgt mit  $T_1/T_0 = 1/2$ :

$$D_n = \frac{2}{(2\pi n)^2} (1 - \cos(\pi n)) + j \cdot \left[ \frac{2 \sin(\pi n)}{(2\pi n)^2} - \frac{1}{(2\pi n)} \right].$$

Daraus erhält man die Cosinuskoeffizienten

$$A_n = 2 \cdot \operatorname{Re}[D_n] = \begin{cases} \frac{2}{(\pi n)^2} & \text{für ungeradzahliges } n, \\ 0 & \text{für geradzahliges } n. \end{cases}$$

Die Sinuskoeffizienten lauten:

$$B_n = -2 \cdot \operatorname{Im}[D_n] = \frac{1}{\pi n}.$$

Hierbei ist berücksichtigt, dass für alle ganzzahligen Werte von  $n$  die Funktion  $\sin(n\pi) = 0$  ist. Die jeweils ersten reellen Koeffizienten lauten  $A_1 = 2/\pi^2 \approx 0.203$  und  $B_1 = 1/\pi \approx 0.318$ .

**d)** Das Signal  $x(t)$  ist gleich der Differenz zwischen  $y(t)$  und  $z(t)$ . Da  $z(t)$  eine gerade und  $y(t)$  eine ungerade Funktion ist, werden die Cosinuskoeffizienten  $A_n$  allein durch die Koeffizienten des Signals  $z(t)$  bestimmt, allerdings mit negativen Vorzeichen. Die Sinuskoeffizienten  $B_n$  stimmen vollständig mit denen von  $y(t)$  überein. Der Gleichsignalanteil von  $x(t)$  ergibt sich aus der Differenz der beiden Gleichanteile von  $y(t)$  und  $z(t)$ :  $A_0 = 0.5 - 0.25 = 0.25$ . Richtig sind somit die Lösungsvorschläge 2, 4 und 5.

## Musterlösung zur Zusatzaufgabe Z2.6

- a) Der Gleichsignalkoeffizient beträgt  $A_0 = 1$  V. Gleichzeitig gilt  $C_0 = D_0 = A_0 \Rightarrow C_0 \underline{=} 1, \varphi_0 \underline{=} 0$ .
- b) Es gibt keine Anteile mit  $\sin(\omega_0 t)$  und  $\cos(3\omega_0 t)$ . Daraus folgt direkt  $B_1 = A_3 = 0$ . Alle anderen hier aufgeführten Koeffizienten sind ungleich 0.  $\Rightarrow$  Richtig sind also die Antworten 1, 3, 4 und 6.

c) Allgemein gilt:

$$\varphi_n = \arctan\left(\frac{B_n}{A_n}\right), \quad C_n = \sqrt{A_n^2 + B_n^2}, \quad D_n = \frac{1}{2}(A_n - jB_n).$$

Wegen  $B_1 = 0$  erhält man  $\varphi_1 \underline{=} 0, C_1 = A_1 = \underline{2$  V und  $D_1 = A_1/2 \underline{=} 1$  V.

d) Mit  $A_2 = 2$  V und  $B_2 = -1$  V erhält man:

$$\varphi_2 = \arctan(-0.5) \underline{=} -26.56^\circ, \quad C_2 = \sqrt{A_2^2 + B_2^2} \underline{=} 2.236$$
 V,

$$D_2 = \frac{1}{2}(A_2 - j \cdot B_2) = 1$$
 V +  $j \cdot 0.5$  V  $\Rightarrow \operatorname{Re}[D_2] \underline{=} 1$  V,  $\operatorname{Im}[D_2] \underline{=} 0.5$  V.

e) Es ist  $\varphi_3 \underline{=} -90^\circ$  und  $C_3 = |B_3| \underline{=} 1$  V.

f) Es gilt  $D_3 = -j \cdot B_3/2 = j \cdot 0.5$  V und  $D_{-3} = D_3^* = j \cdot B_3/2 \underline{=} -j \cdot 0.5$  V.