59

Prof. Dr.-Ing. J. Vollmer
Hochschule für Angewändte Wissenschaften Hamburg
Department für Informations- und Elektrotechnik
Informationstechnik und Kommunikationstechnik

Vorname:_	Lings	
MatrNr.:		· .

Anzahl der abgegebenen Blätter:____

Klausur: Grundlagen der Nachrichtentechnik (E4a) vom 31. Januar 2009

Hinweis 1: Formeln dürfen nur aus dem aktuellen Vorlesungsskript von Prof. Missun übernommen werden (mit Quellenangabe!). Die Verwendung von Formeln aus anderen Quellen ist nur zur Kontrolle erlaubt. Der Lösungsweg ist in diesem Fall anzugeben!

Lösungen ohne Herleitungen und die korrekte Angabe der Einheiten erhalten nur eine verringerte Punktzahl.

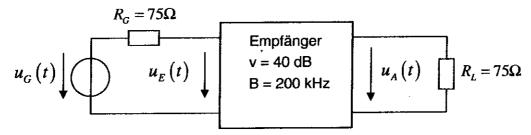
	bearbeitet (X = ja)	mögliche Punktzahl	erreichte Punktzahl
Aufgabe 1		15	15
Aufgabe 2		20	1
Aufgabe 3		25	13
Aufgabe 4		30	23
(Zusatzaufgabe)		(25)	•
Summe		90	58

Bewertung:

127

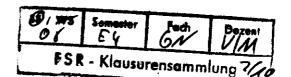
Aufgabe 1 Empfangssystem (15 Punkte)

Bei einer effektiven Eingangsspannung von $U_E=18\mu\mathrm{V}$ und T=290 K wird am Ausgang wird ein SNR von 18dB gemessen. Ein- und Ausgangsimpedanz des Systems sind jeweils 75Ω .

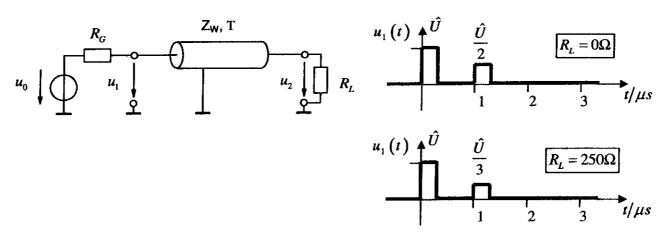


- a) Welche Rauchzahl muss der Empfänger haben?
- b) Bei welcher effektiven Generatorspannung U_{G} sinkt das SNR auf 6,02dB?

Aufgabe 2 Leitung (20 Punkte)



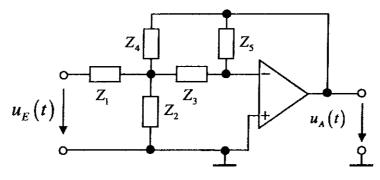
Auf eine schwach gedämpfte Leitung (G'=0) von 100 Meter Länge wird ein Rechteckimpuls gegeben. Die Bilder zeigen die Eingangsspannung $u_1(t)$ für die Fälle R_L=0 Ω und R_L=250 Ω . Nehmen Sie den Wellenwiderstand Z_W immer als rein reellwertig an.



- a) Wie ist das Verhältnis R_G/Z_W.? (Verständnisfrage ohne Rechnung.)
- b) Bestimmen Sie Z_{W_i} die Leitungsbeläge L', R', C' und den Ausbreitungskoeffizienten γ .
- c) Wie würde $u_1(t)$ für $R_G = Z_W/2$ aussehen? (Prinzipielle Beschreibung, keine Rechnung nötig)

Aufgabe 3 Filterentwurf (25 Punkte)

Mit der dargestellten Schaltung mit idealem Operationsverstärker soll ein Butterworthhochpassfilter zweiter Ordnung mit der 3dB Grenzfrequenz $f_g = 1$ kHz realisiert



werden.

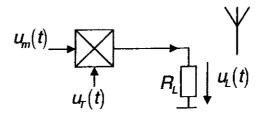
- a) Stellen Sie die Übertragungsfunktion U_A/U_E als Funktion der Impedanzen und $j\omega$ in Normalform auf. Für einen Hochpass müssen Z_1 , Z_3 und Z_4 Kapazitäten, Z_2 und Z_5 Widerstände sein. (Normalform: Nennerpolynom hat die Form $1+\alpha_1\cdot(j\omega)+\alpha_2\cdot(j\omega)^2+...$)
- b) Nun sein $C_3 = 100$ nF, $R_2 = 400\Omega$ und $U_A/U_E \rightarrow$ -1 für $\omega \rightarrow \infty$. Berechnen Sie die Werte der unbekannten Bauelemente.

Aufgabe 4 Amplitudenmodulation (30 Punkte)

Das Signal $u_m(t)$ ist definiert als

$$u_m(t) = 1V \cdot \left[\cos(\Omega_m t) + 0.11 \cdot \cos(3\Omega_m t) + 0.04 \cdot \cos(5\Omega_m t)\right]$$

mit $\Omega_{m}=2\pi\,F_{m}$ und $F_{m}=1$ kHz. Der modulierende Träger ist $u_{T}=1V\cdot\cos(\Omega_{T}t)$ mit $\Omega_{T}=2\pi\,F_{T}$ und $F_{T}=1$ MHz gilt. Das Signal $u_{m}(t)$ am Ausgang des Multiplizierers ist $u_{L}(t)=K\cdot u_{m}(t)\cdot u_{T}(t)$ mit $K=0.5V^{-1}$. Die Sendeantenne entspricht einem Lastwiderstand von $R_{L}=50~\Omega$. gilt.



- a) Skizzieren Sie von $u_m(t)$ eine halbe Periode $(0 \le t \le T_m/2 = 1/(2F_m))$ indem Sie die ersten zwei Teilfunktionen grafisch addieren. Beschriften Sie die Zeichnung vollständig. (Tipp: Zeichnen Sie die zweite Teilfunktion zuerst und lassen Sie sich Platz.)
- b) Bestimmen Sie die maximalen und minimalen Wert von $u_m(t)$ (Tipp: Eventuell hilft a)).
- c) Bestimmen Sie das Spektrum $U_m(f) = \mathcal{F}\{u_m(t)\}$.
- d) Geben Sie $u_L(t)$ als einfache gewichtete Summe von Cosinusfunktionen an, d.h. es sollen keine Produkte von Sinus- oder Cosinusfunktionen auftreten.
- e) Berechnen Sie die mittleren Leistungen **aller** Spektrallinien des Sendesignals $u_L(t)$ in dBm und tragen Sie diese mit den Frequenzen in eine Tabelle ein.
- f) Skizzieren das Betragsspektrum für $|f F_T| \le 6F_m$ (Vollständige Beschriftung).
- g) Berechnen Sie die an R_L im Mittel insgesamt umgesetzte Leistung.

Zusatzaufgabe: Verzerrungen (25 Punkte)

Vier Systeme sollen auf die Art der durch sie verursachten Verzerrungen hin untersucht werden. Dazu wird an den Eingang jeweils das Testsignal $x(t) = 2V \cdot \cos(2\pi f t)$ angelegt mit den Signalfrequenzen $|f| \le 1$ MHz. Man beobachtet für die 4 Systeme folgende Ausgangssignale:

$y_1(t) = 1.5V \cdot \cos(2\pi f t + \pi f/100\text{kHz})$	$y_2(t) = 1V + 1V \cdot \cos(4\pi f t)$
$y_3(t) = 1.5V \cdot \cos(2\pi f_x t + \Theta(f_x))$ mit $\Theta(f) = -\pi (f/1\text{MHz})^2$	$y_4(t) = \frac{1.5V}{\sqrt{1 + (f/1MHz)^2}} \cos(2\pi f t + \Theta(f))$
	$mit \Theta(f) = -\arctan(f/1MHz)$

Beantworten Sie für alle vier Systeme für das beobachtet Frequenzintervall folgende Fragen:

(Ohne Begründung gibt es bei a)-c) keine Punkte! Schreiben Sie in ganzen Sätzen!)

- a) Ist das System "Verzerrungsfrei"?
- b) Ist das System "Linear" oder "Nichtlinear"?
- c) Nennen Sie ein System aus der Nachrichtentechnik, welches sich so verhalten würde.
- d) Berechnen Sie für alle linearen Systeme die Signalverzögerungszeiten für f=1 MHz. (Hinweis: $\arctan(x)'=1/(1+x^2)$)

515

Sleven Abdiotentedant 31.01.08 Klausurensammlung 4/ w hofg. 1. a | SNR = 18 LB $SNR_e = \frac{P_S}{P_T} = \frac{(u_e)_R^2}{A \cdot B \cdot T} = \frac{\left(\frac{(AS_m V)^2}{25 \cdot R}\right)}{1.38 \cdot 10^{-23} \times 200 \text{ Me} \cdot 230 \text{ K}}$ (a) SMRe = 4,32-10-12W = 5397,3 = 37,32 LB 10110 Remarkati F = SNRe - SNRa = 37,32 d8-18 dB = 19,32 dB Newhall: 7 = 10 Flag = 85 54 61 SNR= 6,02 XB SNR = FIB + SNA = 19,32 LB + 6,02 LB = 25,34 LB £ 341,98

SNAe = 15 (=) Ps = 5Me. Pr

(=) (Let = SMe.P.

(e) le = VSNRe. Pr. R

€) UE = √341, 38.8,0.10-16W-2512 = 4,53 pV

beformed der glieben Eingungs - und Ausgergeingedem flat für den Germangstülen: U = 2. Ue = 3.06 mV

31.01.08

Julg. 2.1 a)

 $\begin{cases} r_2 = \frac{1}{2} & (r_2 = \frac{1}{3}) \text{ and} \\ \text{lei } R_1 = 0 & \text{bei } R_1 = 250 \text{ r} \end{cases}$

m1 dalg. 3.1 a)

FSR - Klousurensomming of

\(\frac{\alpha}{\alpha} = \frac{-\frac{1}{2_3} \cdot \frac{1}{2_3}}{\frac{1}{2_5} \cdot \left(\frac{1}{2_1} + \frac{1}{2_5} + \frac{1}{2_5} + \frac{1}{2_5} + \frac{1}{2_5} + \frac{1}{2_5} \cdot \frac{1}{2_5} \cdot \frac{1}{2_5} + \frac{1}{2_5} + \frac{1}{2_5} + \frac{1}{2_5} + \frac{1}{2_5} \cdot \frac{1

-4. 42 45. (4+42+13+141+13.14

-jw-1.jw-3
-jw-1.jw-3
-jw-4.jw-3+jw-4+f2)+jw-3.jw-4

= - yw/2. -3

wiw/2. C3 C4 + Gwl. (C4+C3+C4). 18 + 1/85/12

10/10 de = -130/2 C1. -3. 185.182

(30/2. C2C4. R2. 185 +630). (C4-C3+C4) 1/2+ 1

4 = 10 n7; 12 = 4002; Ke 3-1 fin w->00

8 15 I) the (w->00) = - G. G. B. B. = - G. - 1 + 3 - 4

II.)

Aufinit HP nicht TP

wort = 1 = bi wort = [Einhard]

AI. $(-1+\frac{-3+\frac{-4}{3}+\frac{-4}{4}}{\sqrt{3}}=\sqrt{2}=a$

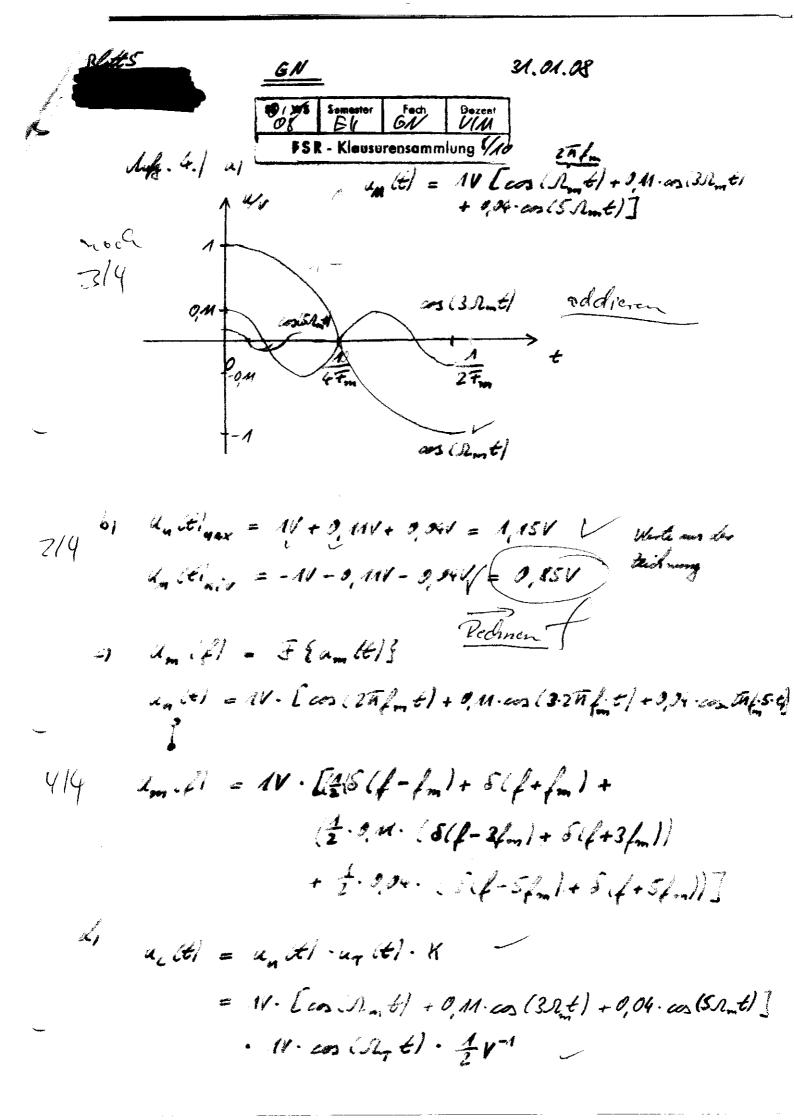
July . 3.1 6) \frac{1}{2^2} = \frac{1}{2} = \frac{1}{2} = \frac{1}{2} \frac{1}{2 (=) (-1+G+64)2. K2 (2-1 + -1) · R,2 by ist water the gitt einfahren: w, 2 = 23. 24. 12. 135 120 = (2,+2,+-4). Re = 2-1+-3/A

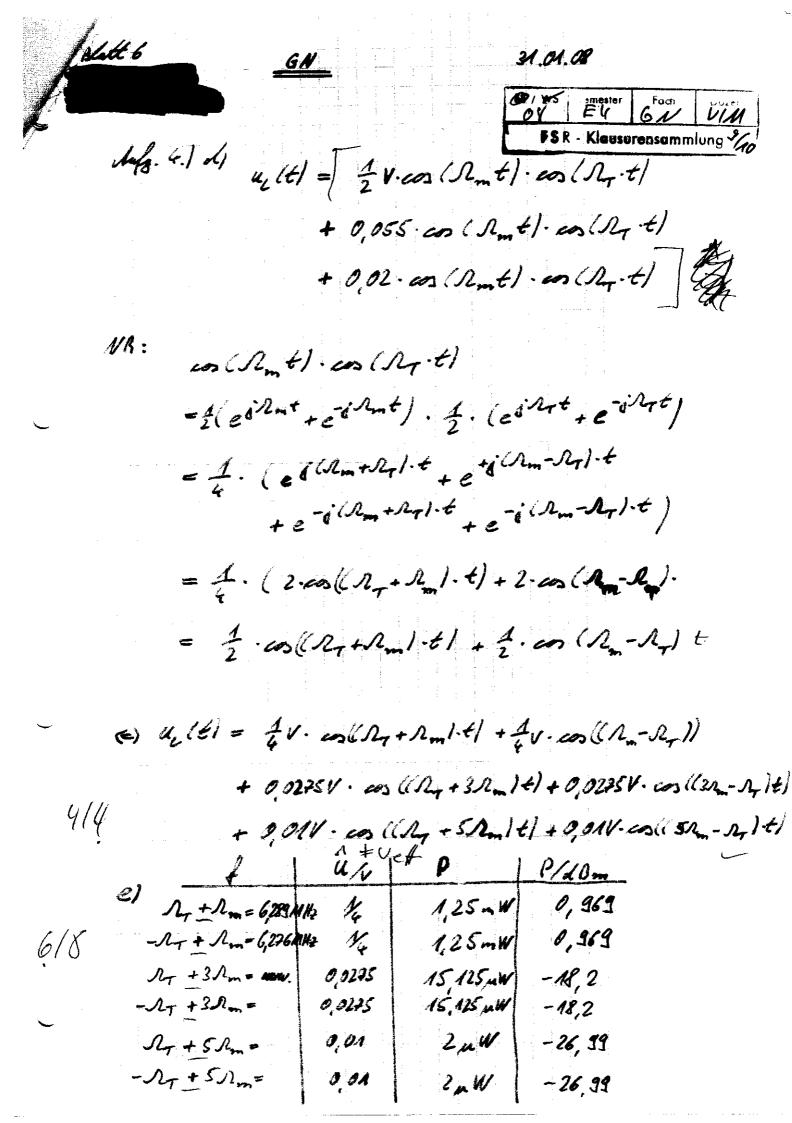
 $\omega_{3}^{2} = -3 \cdot -4 \cdot \ln_{2} \cdot \ln_{3}$ $\omega_{3}^{2} = -3 \cdot \ln_{3} \cdot \ln_{3}$ $\omega_{3}^{2} = -3 \cdot \ln_{3}$

 $\omega_g^2 = C_2 \cdot C_4 \cdot k_2 \cdot R_5$

E) Ry = 32.4. Rz = 3.4. Rz

4, B. -





21.01.08 en duly 4.1 f) $= \sqrt{2 \cdot \left(\frac{\sqrt{2}}{\sqrt{2}}\right)^2 + 2 \cdot \left(\frac{0.0275V}{\sqrt{2}}\right)^2 + \left(\frac{0.01V}{\sqrt{2}}\right)^2 \cdot 2}$ 42 $P = \frac{u_{4N} \cdot 4 R^2}{0} = \frac{0.2510 V}{50 \Omega} = 0.005 W = 5.034 - W$